

# Capitolul 7

## Electromagnetism

### 7.1 Electrostatică

#### 7.1.1 Sarcina electrică

Sarcina electrică este o mărime scalară care măsoară starea de electrizare a corpurilor. S-a demonstrat experimental că există două tipuri de sarcină, una a electronilor (sarcină negativă) și una a protonilor (sarcină pozitivă). Sarcina este discretă, electronii au o sarcină  $-e = -1,6 \times 10^{-19}$  C iar protonii  $+e = 1,6 \times 10^{-19}$  C. Ea este un invariant scalar și satisface o lege de conservare. Un corp electrizat de dimensiuni neglijabile față de distanțele la care se găsesc corpurile cu care interacționează poate fi considerat punctiform iar sarcina este punctiformă. Starea de încărcare a corpurilor poate fi descrisă prin mărimea  $\rho$  numită densitate de sarcină. Astfel se poate exprima sarcina  $dq$  dintr-un volum  $dV$  ca fiind  $dq = \rho dV$ . Aici prin  $dV$  se înțelege un element de volum foarte mic la scară microscopică, dar suficient de mare la scară microscopică încât să conțină mulți atomi și molecule. Numai în acest fel se poate trata densitatea de sarcină ca fiind continuă de la punct la punct. În cazul în care sarcina este distribuită pe o suprafață se poate introduce o densitate superficială de sarcină  $\sigma$  astfel încât sarcina de pe o suprafață elementară  $dS$  este  $dq = \sigma dS$ .



Figura 7.1: Forța cu care sarcina  $q_2$  acționează asupra sarcinii  $q_1$  în cazul în care semnele celor două sarcini coincid

### 7.1.2 Legea lui Coulomb

Legea introdusă de Coulomb se bazează pe următoarele fapte experimentale referitoare la interacția dintre două particule încărcate:

- dacă sarcinile sunt de același fel ele se resping, dacă sunt de semne contrare ele se atrag;
- forța acționează de-a lungul liniei ce unește cele două particule;
- forța este invers proporțională cu pătratul distanței dintre sarcini;
- forța este proporțională cu mărimea fiecărei sarcini.

Forma matematică a legii lui Coulomb în sistemul de unități internațional SI este:

$$\vec{F}_{21} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q_1 q_2}{r_{21}^2} \frac{\vec{r}_{21}}{r_{21}} \quad (7.1)$$

$\vec{F}_{21}$  reprezintă forța cu care sarcina  $q_2$  acționează asupra sarcinii  $q_1$  (Fig. 7.1). Se observă că ecuația pune în evidență caracterul atractiv sau repulsiv al forței dacă semnele sarcinilor sunt incluse în  $q_1$  și  $q_2$ . Când  $q_1 q_2 > 0$  (adică ambele sarcini au același semn)  $\vec{F}_{21}$  are sensul vectorului  $\vec{r}_{21}$  și forța este repulsivă, iar dacă  $q_1 q_2 < 0$  (sarcinile au semne contrare)  $\vec{F}_{21}$  are sens contrar lui  $\vec{r}_{21}$  și forța este atractivă. Sarcinile se măsoară în coulombi, distanța în metri iar forța în newtoni. Factorul  $1/4\pi$  este o constantă de proporționalitate introdusă pentru a simplifica anumite ecuații iar  $\epsilon_0 = 8,854 \times 10^{-12} \text{ C}^2/\text{Nm}^2$  este o constantă numită permitivitatea vidului.

În cazul unui sistem de sarcini forța totală care se exercită asupra uneia dintre ele este egală cu suma forțelor exercitate de celelalte particule asupra ei. Astfel forța  $\vec{F}_j$  care se exercită asupra sarcinii  $q_j$  datorată celorlalte sarcini este:

$$\vec{F}_j = \sum_{i \neq j} \vec{F}_{ij} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \sum_{i \neq j} \frac{q_i q_j}{r_{ij}^3} \vec{r}_{ij} \quad (7.2)$$

Dacă se notează cu  $\vec{r}_i$  vectorul de poziție al sarcinii  $i$  atunci:

$$\vec{r}_{ij} = |\vec{r}_j - \vec{r}_i| \quad (7.3)$$

iar 7.2 devine:

$$\vec{F}_j = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \sum_{i \neq j} \frac{q_i q_j}{|\vec{r}_j - \vec{r}_i|^3} (\vec{r}_j - \vec{r}_i) \quad (7.4)$$

### 7.1.3 Câmpul electric

S-a văzut că forța totală ce se exercită asupra unei particule încărcate este egală cu suma forțelor exercitate de celelalte particule încărcate. În natură există un număr enorm de particule și când se consideră forța ce acționează asupra uneia din ele este util să ne referim la multitudinea de surse ce contribuie la această forță prin introducerea conceptului de câmp electric. Astfel dacă se consideră un corp de probă cu sarcina  $q$  (foarte mică) iar asupra lui acționează o forță  $\vec{F}$ , atunci raportul  $\vec{F}/q$  este intensitatea câmpului electric în punctul în care sarcina este localizată.

Referitor la interacția dintre sarcini trebuie remarcat că ea se realizează în două etape:

- în prima etapă sarcina sursă determină apariția în spațiul din jurul său a unei stări speciale, care conferă spațiului proprietăți diferite de cele ale spațiului vid.

- în a doua etapă orice sarcină adusă în spațiul în care s-a realizat această stare specială suferă acțiunea unei forțe. De fapt această stare specială, în care fiecare sarcină este acționată de o forță, poartă numele de câmp electric.

Considerând în punctul P o sarcină de probă  $q$  iar în jurul ei o serie de sarcini  $q_i$  unde  $i = 1, 2, \dots, n$  forța care acționează asupra sarcinii din punctul P este:

$$\vec{F} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \sum_i \frac{q_i q}{|\vec{r} - \vec{r}_i|^3} (\vec{r} - \vec{r}_i) \quad (7.5)$$

Se observă că:

$$\frac{\vec{F}}{q} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \sum_i \frac{q_i}{|\vec{r} - \vec{r}_i|^3} (\vec{r} - \vec{r}_i) \quad (7.6)$$

nu mai depinde de sarcina  $q$ , care poate fi făcută oricât de mică încât prezența ei să nu modifice poziția celorlalte sarcini. Astfel se poate defini intensitatea câmpului electric în punctul  $P$  creat de sarcinile  $q_i$ :

$$\vec{E} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \sum_i \frac{q_i}{|\vec{r} - \vec{r}_i|^3} (\vec{r} - \vec{r}_i) \quad (7.7)$$

Dacă sistemul ar avea doar sarcina  $q_i$  intensitatea câmpului creat de aceasta ar fi:

$$\vec{E}_i = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q_i}{|\vec{r} - \vec{r}_i|^3} (\vec{r} - \vec{r}_i) \quad (7.8)$$

Astfel:

$$\vec{E} = \sum_i \vec{E}_i \quad (7.9)$$

Cu alte cuvinte intensitatea câmpului electric este suma intensităților câmpurilor electrice datorate fiecărei sarcini în parte. Acesta este așa numitul principiu al superpoziției.

Pentru a obține o reprezentare a câmpului electric se pot defini liniile de câmp ca fiind curbele la care în fiecare punct vectorul intensitate câmp electric este tangent. Ele au sensul lui  $\vec{E}$ . Astfel în cazul unei sarcini pozitive (Fig. 7.2) sensul liniei de câmp este dinspre sarcină iar în cazul unei sarcini negative sensul este înspre sarcina respectivă. Trebuie remarcat că liniile de câmp sunt continue, pornesc de pe sarcinile încărcate pozitiv și se termină pe cele negative. Ele nu se intersectează deoarece în orice punct câmpul electric trebuie să fie univoc determinat.

### 7.1.4 Câmp electric în medii substanțiale

S-a considerat câmpul electric generat de particule care sunt în repaus și încărcate electric. Această imagine nu este cea mai potrivită atunci când se consideră câmpul electric în interiorul unui atom, deoarece electronul în acest caz nu este o sarcină electrică în repaus. Mai mult, în mecanica cuantică se arată că poziția electronului nu poate fi determinată. În loc să se imagineze

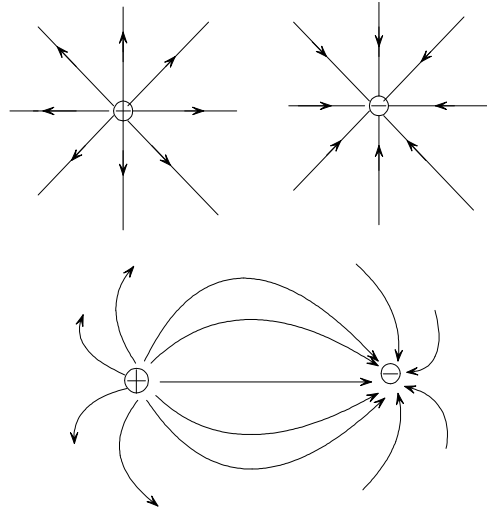


Figura 7.2: Linii de câmp

electronul ca o sarcină punctiformă este de preferat ca sarcina lui să fie privită ca fiind împrăștiată în spațiu în așa numitul *nor electronic* aflat în jurul nucleului. Se consideră că  $\rho_{el}(\vec{r}) d\tau$  este sarcina conținută în elementul de volum  $d\tau$  determinat de vectorul de poziție  $\vec{r}$  într-un sistem de referință care are ca origine, de exemplu nucleul, iar  $\rho_{el}(\vec{r})$  este densitatea de sarcină a norului electronic. Atunci sarcina totală a electronului este egală cu suma tuturor sarcinilor din elementele de volum  $d\tau$  din norul electronic. Putem exprima sarcina electronului ca o integrală pe volumul norului electronic. Deoarece acest volum nu poate fi cu exactitate definit<sup>1</sup> integrala se extinde în tot spațiul.

$$\iiint_{\infty} \rho_{el}(\vec{r}) d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \rho_{el}(\vec{r}) dx dy dz \quad (7.10)$$

În atomii complecși norii electronici ai diferiților electroni se pot suprapune și într-o porțiune poate exista o sarcină provenită de la mai mulți electroni.

Sarcina cu care este încărcat nucleul poate fi reprezentată printr-o densitate de sarcină, chiar dacă nucleul este mult mai mic în comparație cu întreg

<sup>1</sup>Prin aceasta nu se introduce nici o eroare deoarece probabilitatea de a găsi electronul la distanțe mari de nucleu este foarte mică.

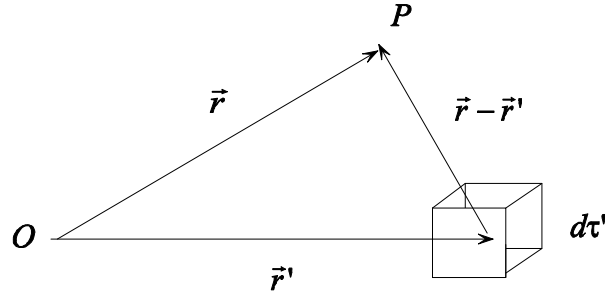


Figura 7.3: Sarcina din fiecare volum  $d\tau'$  contribuie la câmpul creat în punctul P

atomul.

Se poate defini o densitate de sarcină atomică  $\rho_{at}(\vec{r})$  care să ia în considerație și sarcina pozitivă a nucleului. Această densitate este pozitivă în regiunea nucleului și negativă în regiunile unde se găsesc norii electronici. Integrala densității de sarcină atomică pe întreg volumul atomului este nulă deoarece atomii sunt neutri din punct de vedere electric.

Pentru determinarea câmpului produs de densitatea atomică de sarcină se generalizează formula 7.8 înlocuind suma printr-o integrală. Astfel câmpul electric într-un punct P (Fig. 7.3) este:

$$\vec{E}_{at}(\vec{r}) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \iiint_{\infty} \frac{(\vec{r} - \vec{r}') \rho_{at}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|^3} d\tau' \quad (7.11)$$

Relația de mai sus nu este foarte utilă deoarece în general nu se cunoaște densitatea de sarcină atomică. Nu numai că această densitate nu este cunoscută dar și atomii sunt într-o continuă mișcare de agitație termică. Aceasta face ca  $\rho_{at}(\vec{r})$  și  $\vec{E}_{at}(\vec{r})$  să fie într-o continuă schimbare. În interiorul atomilor câmpul electric, numit câmp electric intern este foarte mare în apropierea nucleului. Peste acest câmp se suprapune și câmpul provenit de la atomii și moleculele din jurul atomului considerat. Trebuie remarcat că nu numai atomii și moleculele încărcate generează câmp electric ci și atomii și moleculele neutre. Aceste câmpuri sunt extrem de puternice pe distanțe de câteva diametre atomice. Astfel molecula de HCl este neutră din punct de vedere electric dar în cadrul legăturii chimice care ține cei doi atomi împreună o parte a norului electronic al atomului de hidrogen este transferat către atomul de clor. Atunci atomul de hidrogen rămâne cu un exces de sarcină pozitivă în

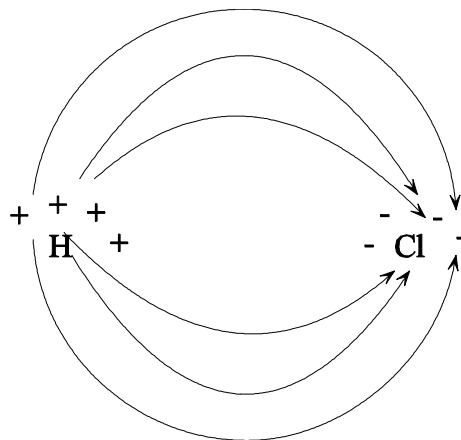


Figura 7.4: Liniile de câmp din jurul moleculei de HCl . Hidrogenul a pierdut o parte din norul electronic astfel că în regiunea respectivă apare un exces de sarcină pozitivă

În timp ce cel de clor rămâne cu un exces de sarcină negativă. Astfel liniile de câmp pleacă de la atomul de hidrogen la cel de clor și ies în afara moleculei (Fig. 7.4)

### 7.1.5 Câmpul macroscopic

În cazul unor sisteme macroscopice, detaliile câmpului atomic nu mai au nici o importanță și ceea ce este important este câmpul mediu. Valoarea medie a câmpului electric estimată pe o regiune mult mai mare decât a unui singur atom, dar încă foarte mică față de dimensiunea întregului sistem poartă numele de câmp electric macroscopic.

În comparație cu câmpurile atomice mari din apropierea nucleelor, câmpurile macroscopice sunt mici. În izolatori, precum porțelanul, electronii sunt ținuti strâns legați de atomi iar excesul de sarcină pozitivă și negativă poate rămâne mult timp, menținând un câmp macroscopic. Sarcina netă a izolatorului poate fi distribuită în volum sau pe suprafață. În cazul metalelor conductoare precum cuprul, sarcinile în exces se distribuie doar pe suprafață. În cazul conductorilor anumiți electronii de valență și electronii de conducție sunt liberi să se miște în interiorul conductorului în prezența unui câmp electric macroscopic. Atunci când un corp conductor este plasat într-un câmp

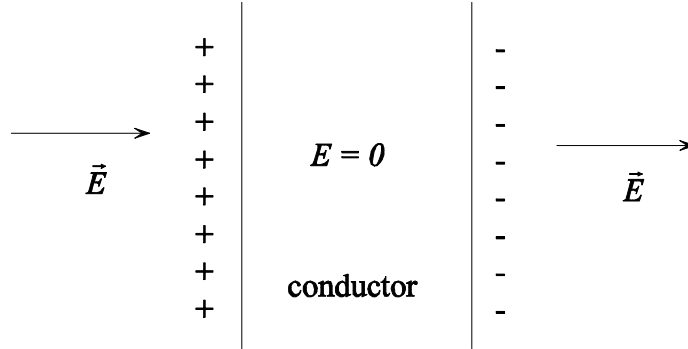


Figura 7.5: Sarcini induse care apar pe suprafața unui conductor aflat în câmp electric

extern electronii de conducție se deplasează sub influența câmpului astfel că pe suprafețele conductorului apar sarcini ca în Fig. 7.5.

Sarcinile care apar pe suprafața conductorului în acest mod, datorită prezenței unui câmp electric se numesc sarcini induse.

În continuare vom studia legătura dintre câmpul macroscopic și cel microscopic. Să considerăm un volum  $\delta V$  mic în comparație cu volumul sistemului, dar suficient de mare pentru a conține suficienți atomi. Sarcina netă din  $\delta V$  este:

$$\iiint_{\delta V} \rho_{at}(\vec{r}') d\tau'$$

Atunci putem defini o densitate macroscopică de sarcină

$$\rho(\vec{r}) = \frac{1}{\delta V} \iiint_{\delta V} \rho_{at}(\vec{r}') d\tau' \quad (7.12)$$

ca fiind sarcina pe unitatea de volum  $\delta V$  centrată pe  $\vec{r}$ . Densitatea de sarcină astfel definită  $\rho(\vec{r})$  este o funcție ce variază continuu în interiorul corpurilor cu excepția frontierelor, unde densitatea de sarcină se schimbă în mod discontinuu.

Pe suprafețe pot fi concentrații mari de sarcină. Sarcina de suprafață ocupă un strat subțire având grosimea de câteva diametre atomice. De aceea se poate reprezenta această sarcină ca un strat de grosime infinitezimală. Densitatea superficială de sarcină poate fi definită ca și cea de volum. Să



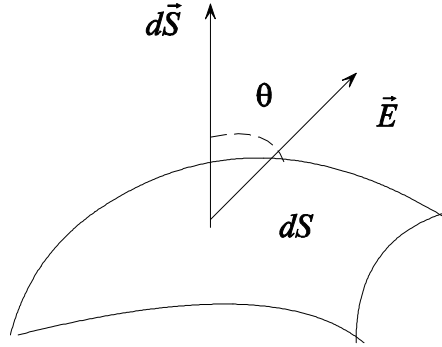


Figura 7.6: Fluxul câmpului electric printr-o suprafață

considerăm o porțiune  $\delta V$  din stratul subțire având sarcina de pe suprafața  $\delta S$  centrată pe vectorul de poziție  $\vec{r}$ . Densitatea superficială de sarcină este:

$$\sigma(\vec{r}) = \frac{1}{\delta S} \iiint_{\delta V} \rho_{at}(\vec{r}') d\tau' \quad (7.13)$$

Câmpul macroscopic satisface principiul superpoziției. Pentru a găsi un câmp electric într-un punct al cărui vector de poziție este  $\vec{r}$  este necesar să se însumeze contribuția sarcinii nete  $\rho(\vec{r}') d\tau'$  din toate elementele de volum și contribuția sarcinilor de suprafață  $\sigma(\vec{r}') dS'$  de pe toate elementele de suprafață. Rezultă:

$$\vec{E} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \iiint \frac{(\vec{r} - \vec{r}') \rho(\vec{r}') d\tau'}{|\vec{r} - \vec{r}'|^3} + \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \iint \frac{(\vec{r} - \vec{r}') \sigma(\vec{r}') dS'}{|\vec{r} - \vec{r}'|^3} \quad (7.14)$$

### 7.1.6 Legea lui Gauss

Se definește fluxul câmpului electric printr-o suprafață  $d\vec{S}$  (Fig. 7.6) ca fiind:

$$d\Phi = \vec{E} d\vec{S} \quad (7.15)$$

unde  $d\vec{S} = \vec{n} dS$ , iar  $\vec{n}$  este normal la suprafață în punctul considerat. Atunci:

$$d\Phi = E dS \cos \theta \quad (7.16)$$

unde  $\theta$  este unghiul format de vectorii  $\vec{n}$  și  $\vec{E}$ .

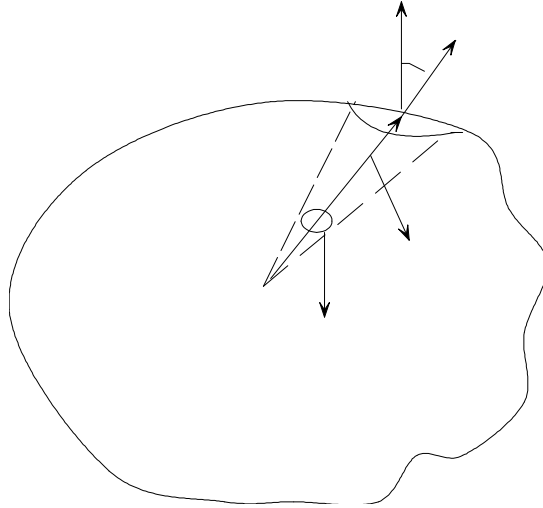


Figura 7.7: Legea lui Gauss. În cazul că sarcina este în interiorul suprafeței, unghiul total sub care se vede suprafața din  $q$  este  $4\pi$

Pentru a determina forma legii lui Gauss se consideră o sarcină  $q$  în interiorul unei suprafețe închise  $S$  (Fig. 7.7). Atunci fluxul prin suprafața considerată este:

$$\Phi = \iint \vec{E} d\vec{S} = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \iint \frac{\vec{r} d\vec{S}}{r^3} \quad (7.17)$$

Se observă că:

$$\frac{1}{r^2} \frac{\vec{r}}{r} d\vec{S} = \frac{1}{r^2} dS \cos \theta = \frac{dS_n}{r^2} \quad (7.18)$$

unde  $dS_n$  este proiecția suprafeței  $d\vec{S}$  pe un plan perpendicular pe  $\vec{r}$ . Cum:

$$\frac{dS_n}{r^2} = d\Omega \quad (7.19)$$

atunci:

$$\Phi = \iint_s \vec{E} d\vec{S} = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \iint d\Omega = \frac{q}{\epsilon_0} \quad (7.20)$$

Dacă sarcina este aleasă în exteriorul suprafeței rezultă că fluxul total al câmpului electric este nul.

Dacă în locul unei singure sarcini, în interiorul suprafeței  $S$  există un sistem de sarcini atunci în locul lui  $q$  se află o sumă de sarcini.

$$\Phi = \iint_S \vec{E} d\vec{S} = \frac{\sum_{i=1}^n q}{\varepsilon_0} \quad (7.21)$$

Relația 7.20 rămâne adevărată și în cazul în care sarcina  $q$  este distribuită în mod continuu în volumul  $V$ . Atunci se poate exprima sarcina  $q$  în funcție de densitatea volumică de sarcină astfel:

$$q = \iiint_V \rho(\vec{r}) dV \quad (7.22)$$

unde  $V$  este volumul închis de suprafața  $S$ . Relația ?? devine:

$$\iint_S \vec{E} d\vec{S} = \frac{1}{\varepsilon_0} \iiint_V \rho(\vec{r}) dV \quad (7.23)$$

care este forma integrală a legii lui Gauss în vid.

Dar integrala de suprafață se poate transforma într-una de volum:

$$\iint_S \vec{E} d\vec{S} = \iiint_V \nabla \vec{E} dV \quad (7.24)$$

unde  $\nabla$  este operatorul divergență.

$$\nabla \vec{E} = \frac{\partial E_x}{\partial x} + \frac{\partial E_y}{\partial y} + \frac{\partial E_z}{\partial z} \quad (7.25)$$

Atunci:

$$\iiint_V \nabla \vec{E} = \frac{1}{\varepsilon_0} \iiint_V \rho(\vec{r}) dV \quad (7.26)$$

Astfel se ajunge la forma diferențială a legii lui Gauss pentru sarcini în vid:

$$\nabla \vec{E} = \frac{\rho(\vec{r})}{\varepsilon_0} \quad (7.27)$$

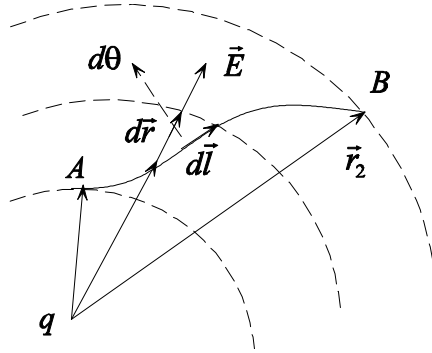


Figura 7.8: Lucrul mecanic efectuat la deplasarea unei sarcini de-a lungul curbei AB

### 7.1.7 Potentialul electric

Se demonstrează în continuare că forțele electrostatice sunt forțe conservative. Pentru aceasta se arată că lucrul mecanic efectuat de forța datorată câmpului electric al unei sarcini  $Q$  ce acționează asupra sarcinii  $q$  care este deplasată între două puncte, nu depinde de drum ci doar de poziția inițială și finală. Se consideră situația arătată în Fig. 7.8, unde sarcina  $q$  este deplasată între punctele  $A$  și  $B$ .

Lucrul mecanic elementar este:

$$\delta L = \vec{F}_e d\vec{l} = \frac{Qq}{4\pi\epsilon_0 r^2} \frac{\vec{r}}{r} d\vec{l} \quad (7.28)$$

Cum:

$$\frac{\vec{r}}{r} d\vec{l} = dl \cos \theta = dr \quad (7.29)$$

atunci lucrul mecanic total va fi:

$$L = \int_{r_A}^{r_B} \frac{Qq}{4\pi\epsilon_0 r^2} dr = -\frac{Qq}{4\pi\epsilon_0} \left( \frac{1}{r_B} - \frac{1}{r_A} \right) \quad (7.30)$$

și se constată că el nu depinde de drum.

Se obține același rezultat dacă corpul cu sarcina  $q$  este deplasat în câmpul produs de o distribuție continuă de sarcini.

Să considerăm două puncte  $A$  și  $B$  într-un câmp electrostatic (Fig. 7.9).

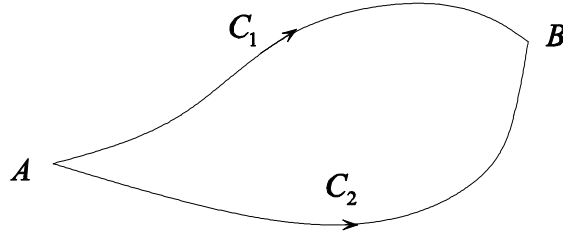


Figura 7.9: Lucrul mecanic al câmpului electric asupra unei sarcini calculat pe două drumuri între două puncte este același

Din faptul că lucrul mecanic nu depinde de drum rezultă:

$$q \int_{A(C_1)}^B \vec{E} d\vec{l} = q \int_{A(C_2)}^B \vec{E} d\vec{l} = -q \int_{B(C_2)}^A \vec{E} d\vec{l} \quad (7.31)$$

Atunci:

$$q \int_{A(C_1)}^B \vec{E} d\vec{l} + q \int_{B(C_2)}^A \vec{E} d\vec{l} = \oint_C \vec{E} d\vec{l} = 0 \quad (7.32)$$

Prin urmare pentru un câmp electrostatic conservativ circulația vectorului respectiv pe orice curbă închisă este nulă.

$$\oint_C \vec{E} d\vec{l} = 0 \quad (7.33)$$

Ecuția 7.33 poate fi folosită ca criteriu de conservativitate pentru orice câmp vectorial pentru care este îndeplinită o relație de tipul de mai sus.

Utilizând teorema lui Stokes care permite trecerea de la integrala pe un contur la o integrală pe o suprafață ce se sprijină pe conturul respectiv, se obține:

$$\oint_C \vec{E} d\vec{l} = \iint_S (\nabla \times \vec{E}) d\vec{S} = 0 \quad (7.34)$$

Pentru ca o astfel de integrală să fie nulă indiferent de suprafața aleasă este necesar ca rotorul intensității câmpului electric să fie nul:

$$\nabla \times \vec{E} = 0 \quad (7.35)$$

În coordonate carteziene ecuația 7.35 se scrie:

$$\left( \frac{\partial E_z}{\partial y} - \frac{\partial E_y}{\partial z} \right) \vec{e}_x + \left( \frac{\partial E_x}{\partial z} - \frac{\partial E_z}{\partial x} \right) \vec{e}_y + \left( \frac{\partial E_y}{\partial x} - \frac{\partial E_x}{\partial y} \right) \vec{e}_z = 0 \quad (7.36)$$

Aceasta este forma diferențială a condiției de conservativitate a câmpului electric.

Într-un câmp conservativ se poate introduce o energie potențială astfel că lucrul mecanic efectuat la deplasarea unui corp dintr-un punct în altul să fie egal cu diferența dintre energiile potențiale pe care corpul le are în cele două puncte:

$$E_P(\vec{r}_B) - E_P(\vec{r}_A) = -L_{AB} \quad (7.37)$$

În cazul unei sarcini punctiforme  $q$  ce se deplasează în câmpul creat de o altă sarcină punctiformă  $Q$ :

$$E_P(\vec{r}_B) - E_P(\vec{r}_A) = \frac{qQ}{4\pi\epsilon_0} \left( \frac{1}{r_B} - \frac{1}{r_A} \right) \quad (7.38)$$

Atunci energia potențială de interacție dintre cele două sarcini este:

$$E_P = \frac{qQ}{4\pi\epsilon_0 r} + \text{const}$$

unde constanta este determinată de modul de alegere al punctului în care energia potențială este nulă. Trebuie remarcat că relația 7.38 definește doar diferența dintre energiile potențiale. Alegerea punctului în care energia potențială este nulă se face de obicei astfel încât forma energiei potențiale să fie cât mai simplă. Din acest motiv în cazul sistemului format din două sarcini se poate considera că la o distanță infinită dintre ele energia potențială este nulă. Rezultă:

$$E_P = \frac{qQ}{4\pi\epsilon_0 r} \quad (7.39)$$

Se introduce noțiunea de potențial electric ca raportul dintre energia potențială a unui corp de probă și valoarea sarcinii aceluia corp:

$$V = \frac{E_P}{q} \quad (7.40)$$

Pentru un câmp produs de o sarcină punctiformă forma acestuia este:

$$V = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0 r} \quad (7.41)$$

Se determină în continuare relația dintre intensitatea câmpului electric și potențial. Să considerăm încă o dată lucrul mecanic efectuat de câmpul electric la deplasarea unei sarcini între două puncte.

$$L_{AB} = \int_A^B \vec{F} d\vec{l} = q \int_A^B \vec{E} d\vec{l}$$

Atunci:

$$E_p(\vec{r}_B) - E_p(\vec{r}_A) = -L_{AB} = -q \int_A^B \vec{E} d\vec{l}$$

dar:

$$\frac{E_p(\vec{r}_B)}{q} - \frac{E_p(\vec{r}_A)}{q} = - \int_A^B \vec{E} d\vec{l}$$

Rezultă:

$$V_B - V_A = - \int_A^B \vec{E} d\vec{l} \quad (7.42)$$

Ecuția de mai sus poate fi privită ca una de definiție pentru potențial, însă ca și în cazul anterior, potențialul este definit până la o constantă arbitrară. Cum

$$\int_A^B \vec{E} d\vec{l} = \frac{1}{q} L_{AB} \quad (7.43)$$

atunci:

$$V_B - V_A = -\frac{1}{q}L_{AB} = \frac{1}{q}L_{BA} \quad (7.44)$$

Se alege un punct de referință în care se consideră potențialul nul (de exemplu punctul A). Rezultă:

$$V_B = \frac{1}{q}L_{BA} = \frac{1}{q}L_{BR} \quad (7.45)$$

Aceasta înseamnă că potențialul într-un punct este egal cu raportul dintre lucrul mecanic efectuat de forțele câmpului la deplasarea unei sarcini din acel punct într-un punct de referință și valoarea sarcinii respective.

Să considerăm diferența de potențial între două puncte aflate la distanța  $\delta\vec{r}$  care este suficient de mică pentru ca  $\vec{E}$  să poată fi considerat constant pe acest interval. Atunci:

$$\delta V = V(\vec{r} + \delta\vec{r}) - V(\vec{r}) = -\int_{\vec{r}}^{\vec{r} + \delta\vec{r}} \vec{E} d\vec{l} = -\vec{E} \delta\vec{r}$$

În coordonate carteziene :

$$\frac{\partial V}{\partial x} \delta x + \frac{\partial V}{\partial y} \delta y + \frac{\partial V}{\partial z} \delta z = -E_x \delta x - E_y \delta y - E_z \delta z$$

Rezultă:

$$E_x = -\frac{\partial V}{\partial x} \quad , \quad E_y = -\frac{\partial V}{\partial y} \quad , \quad E_z = -\frac{\partial V}{\partial z}$$

sau

$$\vec{E} = -\nabla V \quad (7.46)$$

Se pornește de la relația anterioară și se ține cont de faptul că:

$$\nabla \cdot \vec{E} = \frac{\rho}{\epsilon_0} \quad (7.47)$$

Se obține:

$$\nabla \cdot \vec{E} = -\nabla^2 V = -\Delta V = \frac{\rho}{\epsilon_0} \quad (7.48)$$

Operatorul



$$\Delta = \nabla^2 = \frac{\partial^2}{\partial^2 x} + \frac{\partial^2}{\partial^2 y} + \frac{\partial^2}{\partial^2 z}$$

este operatorul Laplace

Relația

$$\Delta V = -\frac{\rho}{\varepsilon_0} \quad (7.49)$$

poartă denumirea de ecuația lui Poisson. Dacă în regiunea din spațiu considerată nu există sarcini libere atunci:

$$\Delta V = 0 \quad (7.50)$$

Ecuația 7.50 poartă numele de ecuația lui Laplace.

Trebuie remarcat că noțiunea de potențial, precum și relația  $\nabla \times \vec{E} = 0$  pot fi deduse pornind de la forma generală a legii lui Coulomb 7.14 în care se consideră numai termenul de volum (deoarece termenul de suprafață provine practic tot dintr-o distribuție volumică cu o grosime foarte mică). Câmpul produs de o distribuție continuă este:

$$\vec{E} = \frac{1}{4\pi\varepsilon_0} \iiint \frac{(\vec{r} - \vec{r}') \rho(\vec{r}') d\tau'}{|\vec{r} - \vec{r}'|^3} \quad (7.51)$$

Factorul vectorial al integrantului poate fi privit ca o funcție de  $\vec{r}$  și este gradientul cu semn schimbat al scalarului  $1/|\vec{r} - \vec{r}'|$ . Într-adevăr:

$$\frac{(\vec{r} - \vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|^3} = -\nabla \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \quad (7.52)$$

Relația de mai sus se poate verifica prin calcul direct.

Deoarece gradientul se aplică coordonatelor  $x, y, z$  iar integrarea se referă la coordonatele  $x', y', z'$  operatorul gradient poate fi scos în afara integralei:

$$\vec{E} = -\frac{1}{4\pi\varepsilon_0} \nabla \iiint \frac{\rho(\vec{r}') d\tau'}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \quad (7.53)$$

Din ecuația de mai sus se observă că intensitatea câmpului electric este generată de un scalar  $V$  numit potențial:

$$\vec{E} = -\nabla V \quad (7.54)$$

Potențialul poate fie exprimat în funcție de densitatea de sarcină astfel:

$$V = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \iiint \frac{\rho(\vec{r}') d\tau'}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \quad (7.55)$$

Deoarece rotorul gradientului oricărei funcții scalare este nul rezultă:

$$\nabla \times \vec{E} = 0 \quad (7.56)$$

### 7.1.8 Momentul de dipol

*Momentul electric*

Prin definiție momentul electric al unei sarcini punctiforme este:

$$\vec{p}_q = q\vec{r} \quad (7.57)$$

unde  $\vec{r}$  este vectorul de poziție al sarcinii electrice.

În cazul când există mai multe sarcini punctiforme  $q_1, q_2, \dots, q_n$  plasate față de origine la distanțele  $\vec{r}_1, \vec{r}_2, \dots, \vec{r}_n$  momentul electric al acestei distribuții este:

$$\vec{p} = \sum_{i=1}^n q_i \vec{r}_i \quad (7.58)$$

*Dipolul electric*

Dipolul electric este un sistem de două sarcini egale și semne contrare  $q$  și  $-q$  aflate la distanța  $\vec{l}$  una de alta (Fig. 7.10).

Momentul electric al dipolului este:

$$\vec{p} = q\vec{r}_1 - q\vec{r}_2 = q(\vec{r}_1 - \vec{r}_2) = q\vec{l} \quad (7.59)$$

În continuare se calculează potențialul creat de un dipol electric la o distanță mult mai mare decât distanța dintre sarcinile dipolului. Se presupune că sarcinile sunt situate pe axa Oz. Potențialul în punctul  $P$  va fi (Fig. 7.11):

$$V = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \left( \frac{1}{r_2} - \frac{1}{r_1} \right) \quad (7.60)$$

unde:

$$r_2^2 = r^2 + \frac{1}{4}l^2 - lr \cos \theta = r^2 \left( 1 + \frac{l^2}{r^2} - \frac{l}{r} \cos \theta \right)$$

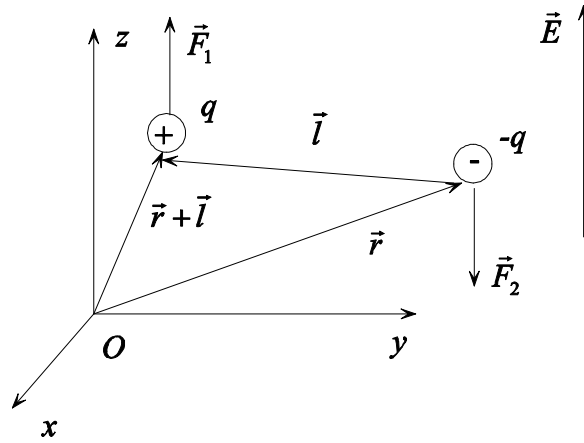


Figura 7.10: Dipolul electric

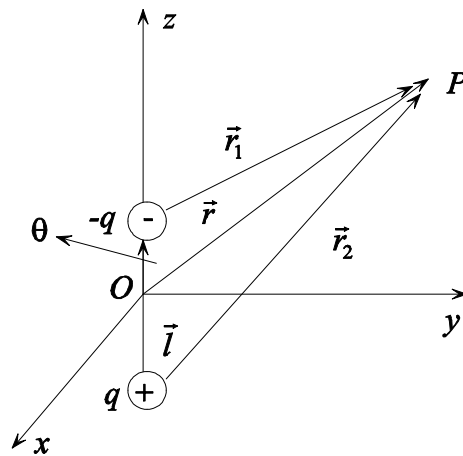


Figura 7.11: Calculul potențialului creat de un dipol

$$r_1^2 = r^2 + \frac{1}{4}l^2 + lr \cos \theta = r^2 \left( 1 + \frac{l^2}{r^2} + \frac{l}{r} \cos \theta \right)$$

Deoarece s-a presupus că  $r \gg l$  atunci:

$$\frac{1}{r_2} = (r_2^2)^{-\frac{1}{2}} = \frac{1}{r} \left( 1 + \frac{l^2}{r^2} - \frac{l}{r} \cos \theta \right)^{-\frac{1}{2}} = \frac{1}{r} \left( 1 + \frac{l}{2r} \cos \theta + \dots \right)$$

$$\frac{1}{r_1} = (r_1^2)^{-\frac{1}{2}} = \frac{1}{r} \left( 1 + \frac{l^2}{r^2} + \frac{l}{r} \cos \theta \right)^{-\frac{1}{2}} = \frac{1}{r} \left( 1 - \frac{l}{2r} \cos \theta + \dots \right)$$

Rezultă:

$$V = \frac{ql \cos \theta}{4\pi\epsilon_0 r^2} \quad (7.61)$$

Se observă că  $\vec{p}\vec{r} = pr \cos \theta = qlr \cos \theta$ . Relația 7.61 se mai scrie:

$$V = \frac{\vec{p}\vec{r}}{4\pi\epsilon_0 r^3} \quad (7.62)$$

Câmpul electric creat de această distribuție de sarcină se calculează utilizând relația 7.46

$$\vec{E} = -\nabla V = -\nabla \left( \frac{\vec{r}\vec{p}}{4\pi\epsilon_0 r^3} \right) = -\frac{1}{4\pi\epsilon_0} \nabla \left( \frac{\vec{r}\vec{p}}{r^3} \right)$$

Dar:

$$\nabla \left( \frac{\vec{r}\vec{p}}{r^3} \right) = \frac{1}{r^3} \nabla (\vec{r}) + (\vec{r}\vec{p}) \nabla \left( \frac{1}{r^3} \right)$$

Considerând că momentul de dipol este un vector constant:

$$\nabla (\vec{r}\vec{p}) = \vec{p}; \quad \nabla \left( \frac{1}{r^3} \right) = -\frac{3\vec{r}}{r^5}$$

Câmpul creat de un dipol la o distanță mult mai mare decât cea dintre sarcinile sale este:

$$\vec{E} = -\frac{\vec{p}}{4\pi\epsilon_0 r^3} + \frac{3(\vec{r}\vec{p})\vec{r}}{4\pi\epsilon_0 r^5} \quad (7.63)$$

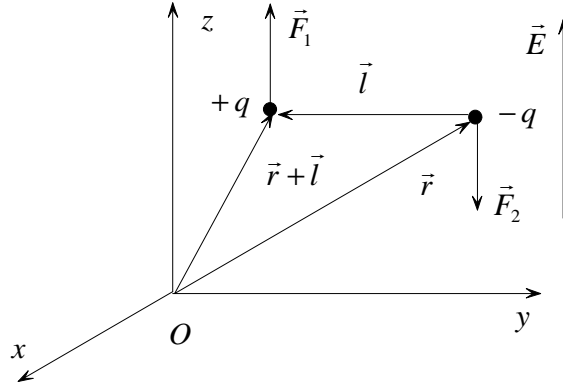


Figura 7.12: Dipol în câmp electric

### 7.1.9 Dipolul în câmp electrostatic

Se consideră un dipol într-un câmp electrostatic  $\vec{E}$  (Fig. 7.12).

Asupra fiecărei sarcini va acționa câte o forță, rezultanta acestora fiind:

$$\vec{F} = \vec{F}_1 + \vec{F}_2 = q \left( \vec{E}_1 - \vec{E}_2 \right) \quad (7.64)$$

unde  $\vec{E}_1$  și  $\vec{E}_2$  sunt intensitățile câmpului în punctele în care este plasată sarcina pozitivă respectiv sarcina negativă. Expresia 7.64 mai poate fi scrisă:

$$\vec{F} = q\vec{E}(\vec{r} + \vec{l}) - q\vec{E}(\vec{r})$$

sau

$$\begin{aligned} \vec{F} = & q \left[ E_x(\vec{r} + \vec{l}) - E_x(\vec{r}) \right] \vec{e}_x + \\ & q \left[ E_y(\vec{r} + \vec{l}) - E_y(\vec{r}) \right] \vec{e}_y + \\ & q \left[ E_z(\vec{r} + \vec{l}) - E_z(\vec{r}) \right] \vec{e}_z + \end{aligned} \quad (7.65)$$

Cum:

$$E_x(\vec{r} + \vec{l}) - E_x(\vec{r}) = \frac{\partial E_x}{\partial x} l_x + \frac{\partial E_x}{\partial y} l_y + \frac{\partial E_x}{\partial z} l_z = \vec{l} \nabla E_x$$

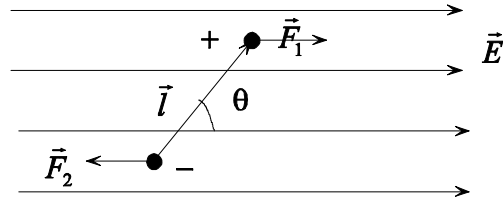


Figura 7.13: Dipol în câmp electric uniform

$$E_y(\vec{r} + \vec{l}) - E_y(\vec{r}) = \frac{\partial E_y}{\partial x} l_x + \frac{\partial E_y}{\partial y} l_y + \frac{\partial E_y}{\partial z} l_z = \vec{l} \cdot \nabla E_y$$

$$E_z(\vec{r} + \vec{l}) - E_z(\vec{r}) = \frac{\partial E_z}{\partial x} l_x + \frac{\partial E_z}{\partial y} l_y + \frac{\partial E_z}{\partial z} l_z = \vec{l} \cdot \nabla E_z$$

Rezultă:

$$\vec{F} = q(\vec{l} \cdot \nabla E_x) \vec{e}_x + q(\vec{l} \cdot \nabla E_y) \vec{e}_y + q(\vec{l} \cdot \nabla E_z) \vec{e}_z = q(\vec{l} \cdot \nabla) \vec{E} = (\vec{p} \cdot \nabla) \vec{E} \quad (7.66)$$

Dacă dipolul se află într-un câmp electric uniform, rezultanta forței ce acționează asupra sa este nulă. Se observă că numai în câmpuri electrice neomogene, asupra dipolului acționează o forță diferită de zero.

Trebuie remarcat că în câmp electric omogen asupra dipolului acționează un cuplu de forțe care în raport cu centrul dipolului este:

$$\vec{M} = \vec{l} \times q\vec{E} = \vec{p} \times \vec{E} \quad (7.67)$$

Când dipolul este orientat de-a lungul liniilor de câmp adică atunci când vectorii  $\vec{p}$  și  $\vec{E}$  au aceeași direcție cuplul se anulează (Fig. 7.13).

Prin urmare această poziție corespunde energiei potențiale minime a dipolului în câmp electric.

Calculul energiei potențiale a dipolului în câmp electric se face pornind de la faptul că lucrul mecanic efectuat la rotația dipolului cu un unghi  $d\theta$  este egal cu variația energiei potențiale.

$$dE_p = -\delta L = -M d\theta$$

sau

$$dE_p = -pE \sin \theta d\theta$$

Se integrează:

$$\Delta E_p = -pE \cos \theta \quad (7.68)$$

De aici rezultă că:

$$E_p = -pE \cos \theta + \text{const} \quad (7.69)$$

Deoarece atunci când dipolul se așează de-a lungul liniilor de câmp energia este minimă, ar trebui ca această poziție să se aleagă ca poziție de zero pentru energia potențială.

Totuși, de obicei, se alege poziția de zero a energiei potențiale când  $\theta = \pi/2$ , adică atunci când dipolul este perpendicular pe liniile de câmp. În acest caz cele două sarcini ale dipolului se află în același plan echipotențial.

Punând  $E_p = 0$  când  $\theta = \pi/2$  rezultă că  $\text{const} = 0$  astfel că:

$$E_p = -pE \cos \theta = -\vec{p}\vec{E} \quad (7.70)$$

### 7.1.10 Energia potențială a unui sistem de sarcini

Să considerăm o sarcină punctiformă izolată  $q_1$ . Când sarcina  $q_2$  este adusă la distanța  $\vec{r}_{12}$  față de prima sarcină energia potențială a sistemului de sarcini este:

$$\frac{q_1 q_2}{4\pi\epsilon_0 r_{12}}$$

Când o altă sarcină  $q_3$  este adusă în apropierea celor două, energia potențială adițională este:

$$\frac{q_3}{4\pi\epsilon_0} \left( \frac{q_1}{r_{13}} + \frac{q_2}{r_{23}} \right)$$

Pentru un ansamblu de  $n$  sarcini, energia totală este:

$$E_p = \frac{q_2}{4\pi\epsilon_0} \frac{q_1}{r_{12}} + \frac{q_3}{4\pi\epsilon_0} \left[ \frac{q_1}{r_{13}} + \frac{q_2}{r_{23}} \right] + \frac{q_4}{4\pi\epsilon_0} \left[ \frac{q_1}{r_{14}} + \frac{q_2}{r_{24}} + \frac{q_3}{r_{34}} \right] + \dots$$

sau:

$$E_p = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \sum_i q_i \sum_{j:j<i} \frac{q_j}{r_{ij}} \quad (7.71)$$

Restricția  $j < i$  este impusă pentru ca fiecare interacție să fie luată doar o singură dată.

Se poate exprima energia potențială considerând fiecare interacție de două ori și apoi să împărțim la 2:

$$E_p = \frac{1}{8\pi\epsilon_0} \sum_i q_i \sum_{j:j\neq i} \frac{q_j}{r_{ij}} = \frac{1}{2} \sum_i q_i V_i \quad (7.72)$$

unde

$$V_i = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \sum_{j:j\neq i} \frac{q_j}{r_{ij}} \quad (7.73)$$

este potențialul în punctul în care se află sarcina  $q_i$ .

Pentru o distribuție de sarcină continuă energia potențială capătă forma

$$E_p = \frac{1}{8\pi\epsilon_0} \int \dots \int \frac{\rho(\vec{r}) \rho(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} dv dv' \quad (7.74)$$

Se observă că:

$$V(\vec{r}) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \iiint \frac{\rho(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} dv'$$

Atunci energia potențială se poate exprima astfel:

$$E_p = \frac{1}{2} \iiint \rho(\vec{r}) V(\vec{r}) dv \quad (7.75)$$

Ecuțiile 7.72 , 7.74 și 7.75 exprimă energia potențială electrostatică în funcție de poziția sarcinilor și relevă interacțiunile dintre acestea prin forțe coulumbiene.

O altă abordare este aceea care pune în evidență câmpul electric și care interpretează energia sistemului de sarcini ca fiind energia câmpului electric generat de sarcinile electrice. Pentru aceasta se utilizează ecuația Poisson pentru o densitate de sarcină:

$$\Delta V = -\frac{\rho}{\epsilon_0}$$



Rezultă:

$$E_p = -\frac{1}{2} \iiint \varepsilon_0 V \Delta V dv \quad (7.76)$$

Această integrală care se extinde în tot spațiul se va integra prin părți; rezultă:

$$E_p = -\frac{\varepsilon_0}{2} \iiint \nabla(V \nabla V) dv + \frac{\varepsilon_0}{2} \iiint |\nabla V|^2 dv \quad (7.77)$$

Prima integrală este nulă deoarece la infinit valoarea potențialului tinde către zero. Atunci:

$$E_p = \frac{\varepsilon_0}{2} \iiint |\nabla V|^2 dv = \frac{1}{2} \iiint \varepsilon_0 E^2 dv \quad (7.78)$$

Se observă că în această formulare orice referire explicită la sarcina electrică a dispărut. Se poate considera că integrantul din 7.78

$$w = \frac{\varepsilon_0}{2} |E|^2 \quad (7.79)$$

este o densitate de energie.

Trebuie remarcat că densitatea de energie a câmpului este o mărime pozitivă. Din acest motiv integrala care dă energia câmpului este tot o mărime pozitivă. Aceasta pare a contrazice formula 7.72 deoarece în cazul a două sarcini opuse această energie este negativă. Explicația constă în faptul că relația 7.79 și relația 7.75 conțin și contribuțiile "energiei proprii" la densitatea de energie.

### 7.1.11 Conductori în echilibru electrostatic

Proprietatea esențială a unui conductor este conferită de mobilitatea sarcinilor (de regulă electroni) în interiorul său.

*În cazul echilibrului electrostatic câmpul electric este egal cu zero în interiorul conductorului iar potențialul este constant.*

Pentru a demonstra prima parte a acestei afirmații se consideră că intensitatea câmpului electric în conductori este diferită de zero. Atunci electronii liberi vor fi puși în mișcare, fapt ce ar însemna că nu ne găsim în condiții de echilibru electrostatic așa cum am presupus. Rezultă că în conductori câmpul

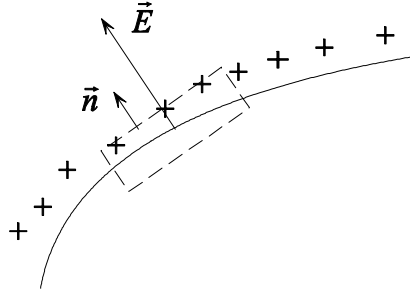


Figura 7.14: Câmpul electric la suprafața unui conductor

este nul. Datorită acestui fapt conform ecuației 7.54 rezultă că potențialul este constant în toate punctele din interiorul conductorului.

*Sarcina electrică netă este repartizată în întregime pe suprafața conductorilor și nu în interiorul lor.*

Pentru a arăta acest lucru imaginăm o suprafață închisă  $S$  în interiorul conductorului pentru care aplicăm legea lui Gauss. Deoarece în interiorul conductorilor și deci și pe suprafața  $S$  intensitatea câmpului electric este nulă:

$$\iint_S \vec{E} d\vec{S} = 0 = \frac{Q_{int}}{\epsilon_0}$$

De aici rezultă că sarcina  $Q_{int}$  din interiorul suprafeței este nulă. Cum suprafața considerată poate lua orice formă, aceasta poate fi făcută să tindă spre suprafața conductorului care închide tot volumul său. Rezultă că sarcina din interiorul conductorului va fi nulă. Sarcina se distribuie pe suprafața conductorului.

*La suprafața conductorilor în echilibru electrostatic câmpul electric este orientat totdeauna normal la suprafața acestora, iar suprafața conductorilor este o suprafață echipotențială.*

Dacă intensitatea câmpului electric nu este normală la suprafața conductorului, atunci ar exista o componentă tangențială a câmpului electric. Cum sarcina este dispusă pe suprafața conductorului rezultă că această sarcină ar fi pusă în mișcare și conductorul nu ar mai fi în echilibru electrostatic.

Se va calcula în continuare valoarea câmpului electric la suprafața conductorilor cunoscând densitatea de sarcină. În Fig. 7.14 este reprezentată o porțiune din suprafața unui conductor pe care densitatea superficială de sarcină este  $+\sigma$ . Se consideră o suprafață foarte mică sub formă de cilindru

cu o bază aflată în interiorul conductorului iar o alta în afară. Bazele se aleg suficient de mici pentru ca pe întreaga lor arie câmpul electric să fie normal la suprafața conductorului și să fie constant. Se aplică legea lui Gauss pentru această suprafață și se observă că numai integrala prin baza situată în vid aduce o contribuție diferită de zero la fluxul câmpului (în interiorul conductorului  $\vec{E} = 0$  iar pe fețele laterale  $\vec{E} \perp \vec{n}$ ). Atunci:

$$\iint_S \vec{E} d\vec{S} = E \Delta S = \frac{\sigma \Delta S}{\varepsilon_0} \quad (7.80)$$

unde  $\sigma \Delta S$  este sarcina totală din interiorul suprafeței considerate. Din 7.80 rezultă câmpul la suprafața conductorului:

$$E = \frac{\sigma}{\varepsilon_0} \quad (7.81)$$

### 7.1.12 Energia stocată de un sistem de conductori încărcăți electric

Fie un ansamblu de conductori 1 , 2 , .. la potențialele  $V_1 , V_2 , \dots$  pe care densitățile de sarcină sunt:  $\sigma_1 , \sigma_2 , \dots$  . Un astfel de sistem este prezentat în Fig. 7.15. Densitatea de sarcină nu este aceeași pe fiecare conductor. Se înconjoară sistemul cu o suprafață  $S_0$  care să includă toate corpurile considerate dar care să fie la o distanță suficient de mare încât câmpurile să fie neglijabile pe aceasta. Atunci energia unui astfel de ansamblu este:

$$E_p = \frac{1}{2} \iint_{S_1} \sigma_1 V_1 dS_1 + \frac{1}{2} \iint_{S_2} \sigma_2 V_2 dS_2 + \dots \quad (7.82)$$

Cum la suprafața conductorilor  $\sigma = \varepsilon_0 E$  iar normalele la suprafețe sunt îndreptate spre interiorul acestora relația de mai sus se scrie:

$$E_p = -\frac{1}{2} \iint_{S_1} \varepsilon_0 V_1 \vec{E}_1 d\vec{S}_1 - \frac{1}{2} \iint_{S_2} \varepsilon_0 V_2 \vec{E}_2 d\vec{S}_2 - \dots \quad (7.83)$$

Dacă se înlocuiește suma acestor integrale de suprafață cu o singură integrală pe suprafața  $S = S_0 \cup S_1 \cup S_2 \dots$  se poate exprima energia potențială cu ajutorul unei integrale de volum.

$$E_p = -\frac{1}{2} \iint_S \varepsilon_0 V \vec{E} d\vec{S} = -\frac{1}{2} \iiint_V \varepsilon_0 \nabla \cdot (V \vec{E}) dv \quad (7.84)$$

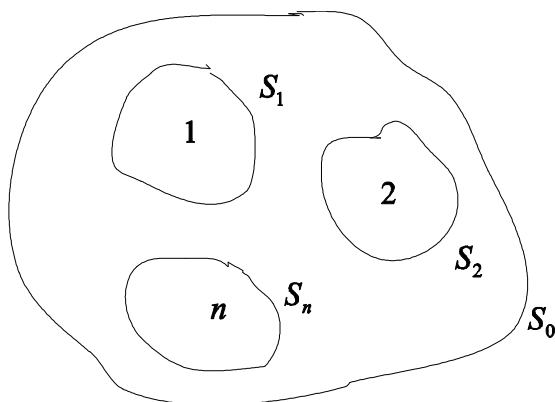


Figura 7.15: Sistem de conductoare încărcate electric

Se observă că:

$$\nabla (V \vec{E}) = V \nabla \vec{E} + \vec{E} \nabla V = V \nabla \vec{E} - \vec{E}^2$$

Deoarece conductoarele sunt în vid, nu avem sarcini electrice în volumul exterior corpurilor, astfel încât  $\nabla \vec{E} = 0$ ; atunci 7.84 capătă forma mai simplă:

$$E_p = \frac{1}{2} \iiint_V \varepsilon_0 E^2 dv = \frac{1}{2} \iiint_V \varepsilon_0 (\nabla V)^2 dv \quad (7.85)$$

care indică dependența energiei potențiale de potențialul electric.

## 7.2 Dielectrics

Dielectricsii sunt medii în care nu apare curent electric în prezența unui câmp electric extern, dar își modifică starea sub acțiunea câmpurilor electrice și care la rândul lor modifică interacțiunea dintre corpurile cu sarcină electrică. Proprietatea electrică fundamentală a dielectricilor o constituie apariția efectului de polarizare sub acțiunea unui câmp electrostatic. Fenomenul este determinat de orientarea dipolilor în câmp electric. Există trei mecanisme prin care un dielectric se poate polariza:

a) *Polarizarea electronică* se datorează electronilor din dielectricsii alcătuiți din moleculele simetrice, atomii sau ionii în care centrul sarcinilor pozitive coincide cu centrul sarcinilor negative. În prezența unui câmp electric are loc

o deplasare relativă a centrului sarcinilor negative față de nucleu încât întreg ansamblul atomic sau ionic se manifestă ca un dipol electric. Polarizarea electronică nu depinde de agitația termică, deoarece în acest caz avem de-a face cu procese atomice.

b) *Polarizarea de orientare dipolară* este prezentă în dielectricsi constituiți din molecule nesimetrice (molecule polare) în care centrul sarcinilor pozitive nu coincide cu centrul sarcinilor negative. Un exemplu îl constituie oxidul de carbon în care moleculele posedă un moment dipolar permanent. Din cauza agitației termice dipoli sunt orientați haotic. În prezența unui câmp electric ei tind să se orienteze în direcția acestuia.

c) *Polarizarea ionică* apare prin deplasarea ionilor din pozițiile de echilibru sub acțiunea unui câmp electric. Este caracteristică cristalelor ionice. Toate substanțele prezintă polarizare electronică. Unele substanțe prezintă și polarizare ionică iar altele și polarizare orientatională.

## 7.2.1 Dipoli electrici

### Dipoli electrici induși

Câmpul electric generat de o distribuție de sarcini poate fi estimat aplicând principiul superpoziției. În practică însă acest lucru este extrem de dificil de realizat deoarece sarcinile electrice nu sunt fixe. Astfel într-un metal electronii de conducție se deplasează până ce câmpul macroscopic devine zero în interiorul metalului. Într-un izolator, electronii sunt legați de atomi dar un câmp electric extern deplasează ușor electronii în interiorul fiecărui atom. Rezultatul deplasării constă în apariția unor sarcini induse care micșorează câmpul în izolator fără să-l anuleze.

Astfel dacă se consideră un atom neutru care are  $Z$  electroni, în absența unui câmp electric extern, nucleul se află în centrul norului electronic acolo unde nu se exercită forțe electrice. Nucleul se găsește într-o poziție de echilibru stabil, astfel încât dacă el se deplasează apar forțe care tind să-l readucă în poziția inițială.

Dacă atomul este introdus într-un câmp electric atunci nucleul este deplasat în sensul câmpului iar norul electronic în sens contrar până se ajunge din nou într-o stare de echilibru stabil. Distorsiunea este extrem de mică. În noua poziție de echilibru se spune că atomul este polarizat. Dacă se notează cu  $\vec{d}$  distanța dintre centrul sarcinilor negative și al celor pozitive vectorul

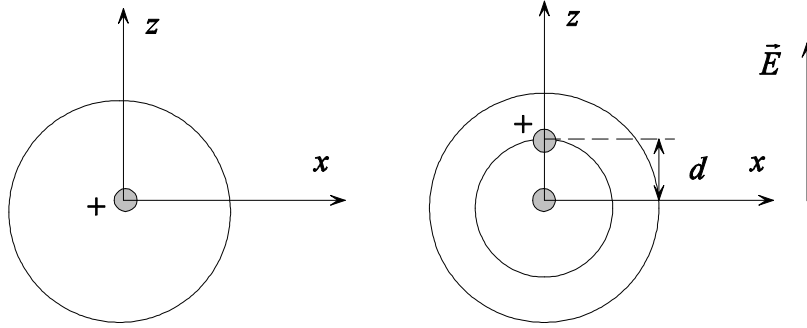


Figura 7.16: Dipolul indus în atomul de hidrogen

$$\vec{p} = Ze\vec{d} \quad (7.86)$$

poartă numele de moment de dipol al atomului considerat. Un astfel de atom care prezintă un moment electric de dipol se denumește atom polarizat, iar dipolul asociat dipol indus.

Se evaluează în continuare mărimea acestui moment electric dipolar pentru atomul de hidrogen folosind un model simplificat. Presupunem că în absența unui câmp electric sarcina electrică negativă este uniform repartizată în volumul unei sfere de rază  $r_0$ , al cărui centru coincide cu poziția nucleului. Se consideră că în prezența câmpului electric exterior distribuția își păstrează forma sferică și dimensiunea, dar se deplasează din poziția ei inițială în sens contrar sensului în care se deplasează nucleul (Fig. 7.16). Se notează cu  $d$  distanța dintre centrul sferei ce reprezintă norul electronic și nucleul. La echilibru forța  $e\vec{E}$  cu care câmpul electric acționează asupra nucleului trebuie să fie egală cu forța cu care norul electronic acționează asupra nucleului. Pentru a stabili valoarea acestei forțe se utilizează legea lui Gauss. Conform acestei legi câmpul electric din regiunea nucleului este determinat numai de sarcinile din interiorul sferei de rază  $d$  așa cum este arătat în Fig. 7.16. Prin urmare:

$$\iint_S \vec{E}_d d\vec{S} = \frac{1}{\epsilon_0} \iiint_{V_d} \rho dv \quad (7.87)$$

Integrând se obține:

Atom	H	He	Ne	Ar	C	Li	Na	K
$\alpha \times 10^{-41} \text{F/m}$	7,34	2,34	4,45	17,80	16,68	134,4	300,40	378

Tabelul 7.1: Polarizabilități

$$E_d 4\pi d^2 = \frac{e d^3}{\varepsilon_0 r_0^3}$$

Valoarea câmpului electric ce acționează asupra nucleului este:

$$E_d = \frac{e d}{4\pi\varepsilon_0 r_0^3} \quad (7.88)$$

și este orientat în sens invers sensului câmpului electric exterior. Se egalează cele două forțe

$$eE = eE_d$$

Rezultă:

$$E = \frac{e d}{4\pi\varepsilon_0 r_0^3}$$

Momentul electric dipolar se poate exprima ca

$$p = ed = 4\pi\varepsilon_0 r_0^3 E = \alpha E \quad (7.89)$$

sau vectorial

$$\vec{p} = \alpha \vec{E} \quad (7.90)$$

Mărimea  $\alpha$  poartă denumirea de polarizabilitate.

Proportionalitatea între momentul electric de dipol indus și câmpul electric este valabilă doar pentru câmpuri mici. Proprietatea atomilor de a dobândi un moment electric de dipol când sunt introduși în câmp exterior poartă numele de polarizație electrică. Coeficientul de proporționalitate poartă numele de polarizabilitate atomică. În Tabelul 7.1 sunt prezentate câteva valori ale acestui coeficient pentru câteva substanțe.

Se observă că pentru gazele rare valorile polarizabilității sunt foarte mici deoarece electronii sunt foarte puternic legați de atomi.

Cunoscând efectul de polarizare în câmp electric uniform asupra atomilor, putem să imaginăm ce se va întâmpla cu un dielectric constituit din asemenea atomi asupra cărora acționează un câmp electric exterior. Vor fi induse momentele de dipol ale acestor atomi care se vor alinia aproximativ paralel cu direcția câmpului electric exterior deoarece asupra fiecărui dipol va acționa și un câmp rezultat din compunerea câmpurilor electrice create de dipoli vecini. În general cele două câmpuri nu sunt paralele. În plus în sistemul de atomi procesul este afectat și de vibrațiile rețelei cristaline.

### Dipoli electrici induși în molecule

Să considerăm inițial moleculele în care, în absența unui câmp exterior centrele distribuțiilor sarcinilor pozitive și negative nu coincid. Există două tipuri de molecule: cele cu simetrie sferică și cele cu o simetrie mai joasă. În cazul moleculelor cu simetrie sferică ca de exemplu  $\text{CH}_4$  sau  $\text{BCl}_3$  valoarea momentului dipolar în primă aproximație nu depinde de direcția câmpului exterior și este valabilă relația 7.90 cu observația că polarizabilitatea moleculei nu este suma polarizabilităților atomilor constituenți.

În cazul unor molecule care nu au o simetrie sferică polarizarea moleculei depinde de direcția câmpului electric exterior.

Astfel în cazul moleculei de dioxid de carbon un câmp electric aplicat de-a lungul moleculei va induce un dipol mai mare decât în cazul când acesta este aplicat perpendicular. Această diferență rezultă din faptul că molecula este mai ușor deformabilă în lungul axei proprii decât într-o direcție perpendiculară. Se notează cele două polarizabilități cu  $\alpha_{\perp}$  și  $\alpha_{\parallel}$ . Câmpul  $\vec{E}$  se descompune după cele două direcții (Fig. 7.17):

$$E_y = E \cos \theta \quad ; \quad E_z = E \sin \theta$$

Atunci momentele de dipol induse pe cele două direcții sunt:

$$p_{\parallel} = \alpha_{\parallel} E \cos \theta$$

$$p_{\perp} = \alpha_{\perp} E \sin \theta$$

Momentul de dipol total este:

$$\vec{p} = E (\alpha_{\parallel} \cos \theta \vec{e}_x + \alpha_{\perp} \sin \theta \vec{e}_z) \quad (7.91)$$



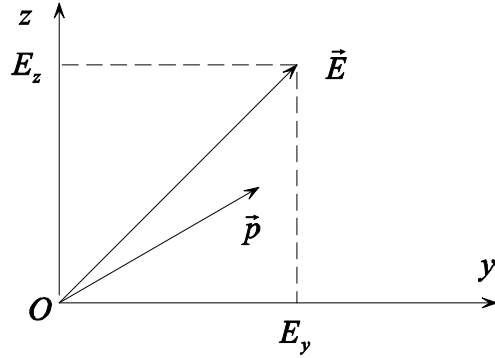


Figura 7.17: Polarizarea moleculei de dioxid de carbon

Rezultă că direcția vectorului  $\vec{p}$  nu mai coincide cu direcția câmpului electric. În acest caz polarizabilitatea unei molecule nu mai este o mărime scalară ci tensorială (compusă dintr-un ansamblu de coeficienți ce exprimă o dependență liniară între componentele vectorului  $\vec{p}$  și cele ale vectorului  $\vec{E}$ ). În cazul general:

$$\begin{aligned} p_x &= \alpha_{xx}E_x + \alpha_{xy}E_y + \alpha_{xz}E_z \\ p_y &= \alpha_{yx}E_x + \alpha_{yy}E_y + \alpha_{yz}E_z \\ p_z &= \alpha_{zx}E_x + \alpha_{zy}E_y + \alpha_{zz}E_z \end{aligned} \quad (7.92)$$

adică

$$\vec{p} = \bar{\alpha}\vec{E}$$

unde:

$$\bar{\alpha} = \begin{pmatrix} \alpha_{xx} & \alpha_{xy} & \alpha_{xz} \\ \alpha_{yx} & \alpha_{yy} & \alpha_{yz} \\ \alpha_{zx} & \alpha_{zy} & \alpha_{zz} \end{pmatrix} \quad (7.93)$$

Valorile componentelor acestui tensor sunt funcții de modul de alegere al sistemului de referință. În plus tensorul este simetric, adică:

$$\alpha_{xy} = \alpha_{yx} \quad ; \quad \alpha_{yz} = \alpha_{zy} \quad ; \quad \alpha_{zx} = \alpha_{xz}$$

Atunci matricea asociată acestui tensor este simetrică și există un sistem de coordonate particular pentru care doar componentele diagonale ale tensorului sunt diferite de zero.

### Momente dipolare permanente

Există unele molecule la care datorită structurii lor, chiar în absența câmpului electric exterior, centrele sarcinilor pozitive și negative nu coincid și în consecință ele posedă un moment dipolar permanent.

Orice moleculă biatomică, formată din atomi de natură diferită, posedă un asemenea moment dipolar. Această proprietate se datorează faptului că la formarea unor asemenea molecule, de exemplu a moleculelor de HCl, HBr și HI o parte din norul electronic al atomului de hidrogen se transferă atomilor de iod, brom sau clor. Rămâne un exces de sarcină pozitivă la extremitatea moleculei ce conține atomul de hidrogen și un exces de sarcină negativă la cealaltă extremitate.

### 7.2.2 Densitate de polarizare (materiale omogene)

Când un izolator este plasat într-un câmp electric atomii lui se polarizează. Pentru simplificare să considerăm un material dielectric care conține  $N$  atomi pe unitatea de volum. Într-un câmp electric uniform centrul sarcinilor negative al fiecărui atom se deplasează cu aceeași distanță față de nucleu în sens contrar câmpului electric. Fiecare atom va avea un moment de dipol  $\vec{p}$  orientat în sensul câmpului. Se consideră o situație simplificată în sensul că nu vom lua în considerare interacția dintre momentele de dipol induse și nici câmpul electric produs de acestea. Deplasarea electronilor conduce la apariția unor sarcini la suprafața dielectricului. Având în vedere cele discutate mai sus, momentul de dipol ce poate fi asociat unui element de volum  $dv$  este  $\vec{p}Ndv$ . Câmpul electric creat de acest element de volum este echivalent cu cel creat de un dipol electric  $\vec{p}Ndv$ . Produsul  $\vec{p}N$  se numește densitate de polarizare și se notează cu  $\vec{P}$ .

Vom încerca să asociem momentele de dipol de densitatea de sarcină de la suprafața dielectricului.

Pentru aceasta se consideră o porțiune de dielectric de grosime  $d$  având suprafața  $dx dy$  (Fig.7.18). Deoarece s-a presupus dielectricul omogen și izotrop direcția vectorului de polarizare coincide cu direcția câmpului electric.

Unui element de volum din paralelipipedul considerat a cărui înălțime este egală cu  $dz$  i se poate asocia un moment de dipol:

$$\vec{P}dv = \vec{P}dxdydz \quad (7.94)$$

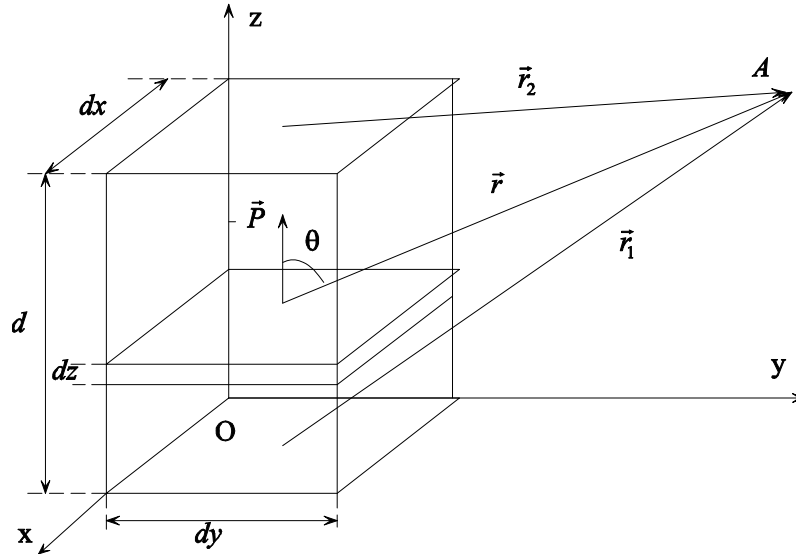


Figura 7.18: Câmpul electric creat de un volum paralelipipedic dintr-un dielectric polarizat.

Potențialul creat de acest element de volum în punctul A suficient de depărtat de acest volum este:

$$dV = \frac{P dx dy dz \cos \theta}{4\pi\epsilon_0 r^2} \quad (7.95)$$

Se notează  $dS = dx dy$  și integrând în raport cu  $z$  se obține:

$$V_A = \frac{PdS}{4\pi\epsilon_0} \int_{z_1}^{z_2} \frac{dz \cos \theta}{r^2} = \frac{PdS}{4\pi\epsilon_0} \int_{r_1}^{r_2} \frac{dr}{r^2} = \frac{PdS}{4\pi\epsilon_0} \left( \frac{1}{r_1} - \frac{1}{r_2} \right) \quad (7.96)$$

Relația 7.96 este echivalentă cu expresia potențialului creat de două sarcini punctiforme egale și de semn contrar având valoarea  $PdS$ . Sarcina  $+PdS$  este situată la capătul paralelipipedului care se găsește la distanța  $r_1$  față de punctul A iar sarcina negativă  $-PdS$  la celălalt capăt la distanța  $r_2$  față de punctul A.

O placă dielectrică introdusă între plăcile unui condensator plan poate fi descompusă în paralelipede de tipul anterior astfel încât pe baza celor discutate anterior ea poate fi înlocuită cu două distribuții de sarcini plan paralele a căror densități superficiale sunt  $\sigma = +P$  și  $\sigma = -P$ .

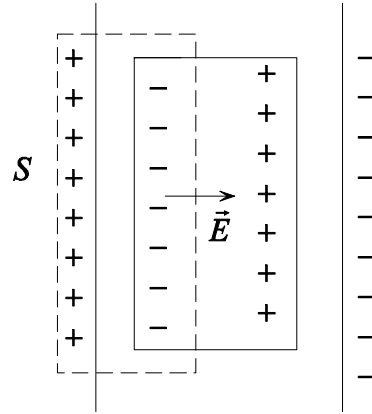


Figura 7.19: Dielectric între plăcile unui condensator încărcat

Dacă  $\vec{P}$  nu este perpendicular pe suprafața dielectricului densitatea de sarcină de pe suprafața dielectricului este egală cu componenta normală a densității de polarizare. Atunci:

$$\sigma = P_n = P \cos \theta \quad (7.97)$$

unde  $\theta$  este unghiul dintre  $\vec{P}$  și normala la suprafață.

### 7.2.3 Permitivitatea relativă și susceptibilitatea electrică

Sarcinile induse pe suprafața materialului dielectric contribuie la câmpul electric macroscopic din interiorul materialului. Contribuțiile acestora poartă denumirea de câmp de depolarizare, deoarece câmpul creat de sarcinile induse la suprafață are sens contrar câmpul electric din exterior.

O consecința a câmpului de depolarizare este creșterea capacității unui condensator prin umplerea acestuia cu material dielectric.

Să considerăm un condensator plan paralel cu suprafața armăturilor  $S$  și distanța  $d$  dintre acestea. Pe armături se află o densitate de sarcină  $\sigma$ . Se introduce între plăcile condensatorului plan un material dielectric păstrând densitatea de sarcină inițială (Fig. 7.19). Aplicând legea lui Gauss pentru o suprafață  $S$  rezultă:

$$ES = \frac{1}{\varepsilon_0} (\sigma - P) S \quad (7.98)$$

Experimental se arată că și în cazul în care în interiorul condensatorului se introduce un dielectric se păstrează proporționalitatea dintre sarcina de pe condensator și diferența de potențial ce se aplică pe armăturile sale. Mai mult se constată că factorul  $\varepsilon_r$  cu care capacitatea crește depinde numai de natura dielectricului nu și de dimensiunile geometrice. Se notează cu  $C_0$  capacitatea condensatorului în absența dielectricului și cu  $C$  capacitatea condensatorului cu dielectric. Relația dintre acestea este:

$$C = \varepsilon_r C_0 = \varepsilon_r \frac{\varepsilon_0 S}{d} \quad (7.99)$$

Dar capacitatea condensatorului cu dielectric se poate scrie ținând cont de relația 7.98 astfel:

$$C = \frac{q}{U} = \frac{\sigma S}{Ed} = \left(1 + \frac{P}{\varepsilon_0 E}\right) \frac{\varepsilon_0 S}{d} \quad (7.100)$$

Din compararea relațiilor 7.99 și 7.100 rezultă că pentru materiale dielectrice omogene și izotrope:

$$\varepsilon_r = \left(1 + \frac{P}{\varepsilon_0 E}\right) \quad (7.101)$$

Constanta  $\varepsilon_r$  poartă numele de permitivitate relativă. Atunci din relația 7.101 se obține:

$$P = (\varepsilon_r - 1) \varepsilon_0 E = \chi_e \varepsilon_0 E \quad (7.102)$$

unde

$$\chi_e = \varepsilon_r - 1 \quad (7.103)$$

poartă denumirea de susceptibilitate electrică.

În cazul unor dielectricsi cristalini sau al unor dielectricsi neomogeni permitivitate relativă și susceptibilitatea sunt mărimi tensoriale.

### 7.2.4 Câmpul local

Pentru dielectrics omogeni relația 7.102 se poate scrie vectorial astfel:

$$\vec{P} = \chi_e \varepsilon_0 \vec{E} \quad (7.104)$$

Deoarece densitatea de polarizare se poate exprima în funcție de momentul de dipol:

$$\vec{P} = N \vec{p} \quad (7.105)$$

rezultă

$$\vec{p} = \frac{\chi_e \varepsilon_0}{N} \vec{E} \quad (7.106)$$

Ecuția 7.106 stabilește legătura dintre momentul de dipol mediu al unei singure molecule și câmpul macroscopic. Totuși relația nu este corectă în totalitate deoarece câmpul macroscopic reprezintă o medie pe o regiune mai mare și de cele mai multe ori nu coincide cu câmpul local în care se află de fapt molecula respectivă. Câmpul local este suma dintre câmpul extern și câmpul generat de celelalte molecule din jurul moleculei considerate. Relația 7.106 este corectă numai pentru gaze rarefiate, deoarece într-un astfel de sistem moleculele sunt foarte depărtate unele de altele iar câmpul local coincide cu cel macroscopic.

În lichide sau în solide se va considera în loc de 7.106 relația:

$$\vec{p} = \frac{\chi_e \varepsilon_0}{N} \vec{E}_{local} \quad (7.107)$$

### 7.2.5 Susceptibilitatea dielectricilor gazoși polari

În cazul moleculelor polare, câmpul electric poate induce în atomii constituenți dipoli electrici însă contribuția acestora este mai mică decât a dipolilor permanenți. În absența câmpului electric, moleculele polare dintr-un dielectric sunt orientate haotic astfel că momentul dipolar al unității de volum este nul. Datorită distanțelor mari dintre molecule (cazul dielectricilor gazoși) se poate neglija interacția dintre dipolii respectivi. Dacă se aplică un câmp electric apare o interacție între acesta și dipolii din gaz.

Energia potențială de interacție dintre moleculele polare și câmpul electric este:

$$E_p = -\vec{p}\vec{E} = pE \cos \theta \quad (7.108)$$

unde  $\theta$  este unghiul dintre momentul de dipol și direcția câmpului electric.

Dacă asupra moleculelor nu ar acționa alte forțe, dipolii s-ar alinia paralel cu câmpul electric. Acest lucru nu se petrece deoarece moleculele sunt într-un proces continuu de agitație termică și acest fapt face ca dipolii moleculari să fie parțial aliniați în câmp electric. Se notează cu  $\theta_i$  unghiul făcut de dipolul  $i$  cu direcția câmpului electric. Atunci densitatea de polarizare va fi egală cu:

$$\vec{P} = \sum_{i=1}^N p \cos \theta_i = Np \langle \cos \theta \rangle \quad (7.109)$$

unde  $N$  este numărul de molecule din unitatea de volum iar  $\langle \cos \theta \rangle$  este valoarea medie a cosinusurilor unghiurilor făcute de momentele de dipol cu direcția câmpului electric. Pentru calculul acestei medii se aplică statistica Boltzmann:

$$\langle \cos \theta \rangle = \frac{\int \cos \theta \exp\left(-\frac{E_p}{k_B T}\right) d\Omega}{\int \exp\left(-\frac{E_p}{k_B T}\right) d\Omega} \quad (7.110)$$

unde  $d\Omega = \sin \theta d\theta d\varphi$ .

Trebuie remarcat că exponentul  $-E_p/k_B T$  este foarte mic.

Pentru a evalua energia potențială se consideră că dipolul provine din transferarea unui electron de la un atom la un alt atom. Atunci  $q = e = 1,6 \times 10^{-19}$  C iar distanța este de ordinul distanțelor atomice ( $d = 10^{-10}$  m). Se consideră câmpul electric ca având valoarea  $E = 10^6$  V/m, adică valoarea maximă permisă astfel încât să nu se producă o descărcare electrică în aer. Obținem astfel pentru energia potențială  $E_p = edE \approx 10^{-4}$  eV. La temperaturi obișnuite (300 K) energia cinetică medie de translație  $\bar{\epsilon}_c = 3k_B T/2$  are valoarea  $\approx 10^{-2}$  eV.

Din acest motiv  $k_B T \gg E_p$ ; se poate aproxima:

$$\exp\left(-\frac{E_p}{k_B T}\right) \simeq \left(1 - \frac{E_p}{k_B T}\right) \quad (7.111)$$

Cele două integrale care apar în expresia 7.110 au expresiile:

$$\int \cos \theta \exp\left(-\frac{E_p}{k_B T}\right) d\Omega = \int_0^{2\pi} d\varphi \int_0^\pi \left(1 - \frac{pE \cos \theta}{k_B T}\right) \cos \theta \sin \theta d\theta$$

$$\int \cos \theta \exp\left(-\frac{E_p}{k_B T}\right) d\Omega = \frac{2pE}{3k_B T}$$

$$\int \exp\left(-\frac{E_p}{k_B T}\right) d\Omega = \int_0^{2\pi} d\varphi \int_0^\pi \left(1 - \frac{pE \cos \theta}{k_B T}\right) \sin \theta d\theta = 4\pi$$

iar densitatea de polarizare este:

$$P = \frac{Np^2 E}{3k_B T} \quad (7.112)$$

Având în vedere modul de definire al susceptibilității electrice obținem pentru aceasta:

$$\chi_e = \frac{P}{\varepsilon_0 E} = \frac{Np^2}{3\varepsilon_0 k_B T} \quad (7.113)$$

Dacă se iau în considerare și momentele de dipol induse, care sunt în direcția câmpului, polarizarea este:

$$P = N \left( \alpha + \frac{p^2}{3k_B T} \right) E \quad (7.114)$$

De aici rezultă

$$\chi_e = \frac{N}{\varepsilon_0} \left( \alpha + \frac{p^2}{3k_B T} \right) \quad (7.115)$$

Această relație este importantă deoarece prin determinarea susceptibilității electrice la diverse temperaturi se pune în evidență existența sau inexistența moleculelor polare. Astfel, lipsa dependenței de temperatură a lui  $\chi_e$  (cazul metanului) dovedește că substanța nu conține molecule polare.



### 7.2.6 Susceptibilitatea lichidelor nepolare

Moleculele din lichide și solide sunt atât de apropiate încât sunt afectate de câmpurile create de ceilalți dipoli. Atunci câmpul efectiv în care se află aceste molecule este câmpul local. Trebuie remarcat că polarizabilitatea  $\alpha$  nu variază funcție de câmp deoarece depinde numai de structura moleculei. Atunci fiecare din moleculele respective în câmpul local va avea un moment dipolar  $\alpha \vec{E}_{local}$ . Dacă concentrația de molecule este  $N$ , momentul de dipol pe unitatea de volum este:

$$\vec{P} = N\alpha \vec{E}_{local} \quad (7.116)$$

În general este dificil de estimat câmpul local. Pentru calculul câmpului local se consideră un model simplificat. În acest model pe care-l vom considera pentru lichide nepolare, atomul sau molecula respectivă este înconjurată de vecini dispuși pe o suprafață sferică cu centrul în centrul moleculei considerate. Acest model este valabil pentru lichidele nepolare deoarece câmpurile generate de aceste molecule au rază mică de acțiune și nu sunt prea intense.

Să considerăm în interiorul dielectricului o cavitate sferică de rază  $r$ ; ne propunem să găsim valoarea câmpului creat în interiorul cavității (Fig.7.20). În interiorul cavității câmpul local este suma a doi termeni:  $\vec{E}$  - câmpul creat de sarcinile libere și  $\vec{E}_P$  câmpul creat de sarcinile de polarizare de pe suprafața sferei considerate.

Se calculează valoarea câmpului de polarizare de pe suprafața sferei. Densitatea de sarcină de pe suprafața interioară a sferei depinde de polarizare prin relația:

$$\sigma = -P \cos \theta \quad (7.117)$$

În relația 7.117 s-a considerat că densitatea de polarizare are direcția câmpului local iar  $\theta$  este unghiul dintre direcția razei  $\vec{r}$  și direcția lui  $\vec{P}$ . Se consideră o nouă rază  $\vec{r}'$  foarte apropiată de prima cu care face unghiul  $d\theta$  suficient de mic pentru ca să se poată admite că pe inelul de lățime  $rd\theta$  densitatea de sarcină este constantă. Atunci un element de suprafață de pe acest inel cu lungimea  $dx$  este încărcat cu sarcina:

$$dq = \sigma dS = P \cos \theta rd\theta dx \quad (7.118)$$

Această sarcină crează un câmp electric în centrul sferei care poate fi descompus după o direcție paralelă cu  $\vec{P}$  și una perpendiculară pe  $\vec{P}$ . Con-

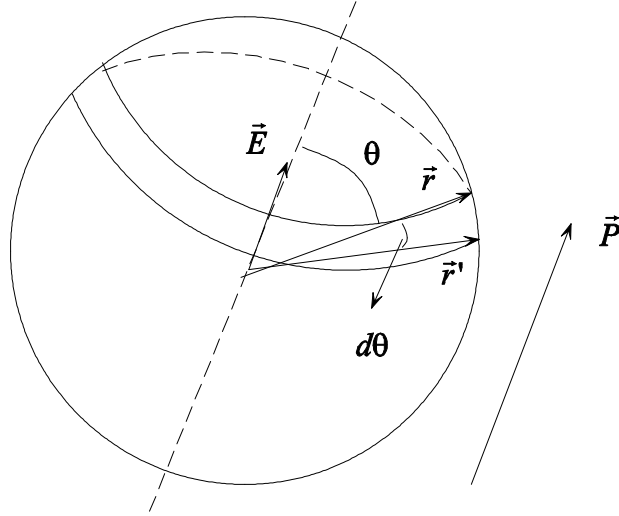


Figura 7.20: Modelul pentru calcularea câmpului în centrul unei cavități sferice

siderând un element simetric celui ales inițial, componentele perpendiculare ale câmpului se anulează astfel încât sunt efective doar componentele câmpului care sunt paralele cu densitatea de polarizare. Atunci:

$$dE_{ps} = -\frac{1}{4\pi\epsilon_0 r^2} P \cos\theta (2\pi r \sin\theta) r d\theta \cos\theta$$

sau

$$dE_{ps} = -\frac{P \cos^2\theta \sin\theta d\theta}{2\epsilon_0} \quad (7.119)$$

Integrând relația 7.119 pentru toate valorile pe care le poate lua unghiul  $\theta$  se obține:

$$E_{ps} = -\int_0^\pi \frac{P \cos^2\theta \sin\theta d\theta}{2\epsilon_0} = \frac{P}{3\epsilon_0} \quad (7.120)$$

Atunci:

$$\vec{E}_{local} = \vec{E} + \vec{E}_{ps} = \vec{E} + \frac{\chi_e \vec{E}}{3\epsilon_0} = \left(1 + \frac{\chi_e}{3}\right) \vec{E} \quad (7.121)$$

Se observă că acest câmp nu depinde de raza sferei și el este câmpul ce va determina efectiv polarizarea moleculei în centrul sferei considerate.

*Ecuația Clausius-Mossotti*

Prin acțiunea câmpului electric local un atom sau moleculă situată în centrul sferei va avea un moment electric dipolar:

$$\vec{p} = \alpha \vec{E}_{local} \quad (7.122)$$

Dar:

$$\vec{P} = N\vec{p} = N\alpha \vec{E}_{local} \quad (7.123)$$

Se ține cont de relația 7.121:

$$\varepsilon_0 \chi_e \vec{E} = N\alpha \left(1 + \frac{\chi_e}{3}\right) \vec{E}$$

și se obține:

$$\chi_e = \frac{N\alpha}{\varepsilon_0 - N\alpha/3} \quad (7.124)$$

Cum  $\varepsilon_r - 1 = \chi_e$  din relația 7.115 se obține:

$$\frac{\varepsilon_r - 1}{\varepsilon_r + 2} = \frac{N\alpha}{3\varepsilon_0} \quad (7.125)$$

Această relație poartă numele de relația Clausius-Mossotti.

### 7.2.7 Densitatea de polarizare a materialelor neomogene

Deși considerațiile de până acum au fost făcute pentru cazul unei polarizări uniforme, este important să se considere și cazul în care polarizarea nu este uniformă. Acest lucru se datorează neuniformității dielectricului, sau variației câmpului electric în funcție de poziția din interiorul dielectricului. Pentru a putea determina polarizarea trebuie să ținem cont că în afara sarcinilor induse la suprafața dielectricului apar și sarcini induse în interiorul acestuia.

Să considerăm un cub în interiorul unui dielectric neutru cu volumul  $\delta x \delta y \delta z$  (Fig.7.21). Cubul este mic la scară macroscopică, dar suficient de mare pentru a conține suficient de mulți atomi. Dacă aplicăm un câmp electric acesta se polarizează. Se presupune pentru simplificare că polarizarea

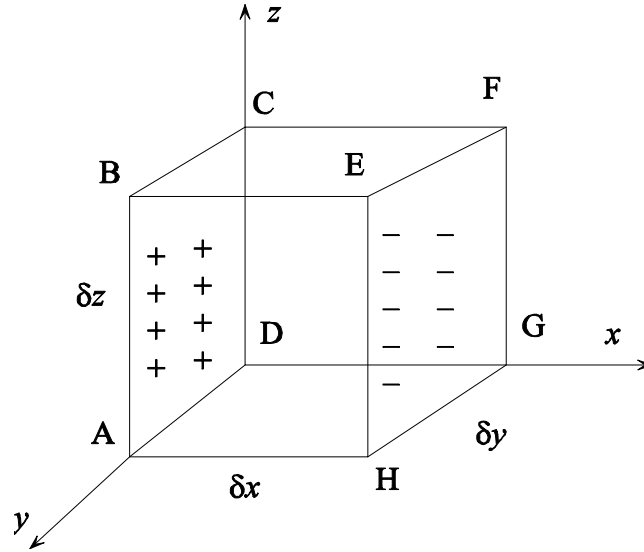


Figura 7.21: Polarizarea unei porțiuni cubice dintr-un dielectric

în interiorul cubului este diferită de zero în direcția  $Ox$ , că este dependentă de  $x$  și independentă de  $y$  și  $z$ . O consecință a polarizării este deplasarea electronilor în sens invers câmpului. Atunci sarcinile de pe fețele cubului sunt  $+P_x(x) \delta y \delta z$  pe fața  $ABCD$  și  $-P_x(x + \delta x) \delta y \delta z$  pe fața  $EFGH$ .

Contribuția la sarcina netă a cubului este:

$$- [P_x(x + \delta x) - P_x(x)] \delta y \delta z = -\frac{\partial P_x}{\partial x} \delta x \delta y \delta z \quad (7.126)$$

Generalizând putem afirma că există contribuții similare pentru toate componentele lui  $\vec{P}$  din direcțiile  $Oy$  și  $Oz$  astfel încât sarcina totală  $\delta q$  din interiorul cubului este:

$$\delta q = - \left[ \frac{\partial P_x}{\partial x} + \frac{\partial P_y}{\partial y} + \frac{\partial P_z}{\partial z} \right] \delta x \delta y \delta z \quad (7.127)$$

Cu alte cuvinte sarcina macroscopică de polarizare este:

$$\rho_p = \frac{\delta q}{\delta x \delta y \delta z} = - \left[ \frac{\partial P_x}{\partial x} + \frac{\partial P_y}{\partial y} + \frac{\partial P_z}{\partial z} \right] = -\nabla \cdot \vec{P} \quad (7.128)$$

### 7.2.8 Vectorul inducție a câmpului electric

Într-un dielectric pot exista și sarcini libere astfel că densitatea totală de sarcini este suma dintre densitatea sarcinilor libere  $\rho_l$  și densitatea de sarcini de polarizare  $\rho_p$ :

$$\rho = \rho_l + \rho_p \quad (7.129)$$

Câmpul macroscopic este legat de densitatea totală de sarcină:

$$\nabla \vec{E} = \frac{\rho}{\varepsilon_0} = \frac{\rho_l + \rho_p}{\varepsilon_0} \quad (7.130)$$

$$\nabla \vec{E} = \frac{1}{\varepsilon_0} (\rho_l - \nabla \vec{P}) \quad (7.131)$$

sau

$$\varepsilon_0 \nabla \vec{E} + \nabla \vec{P} = \rho_l \quad (7.132)$$

Deoarece  $\vec{P}$  depinde de  $\vec{E}$ ,  $\nabla \vec{P} \neq 0$  numai dacă  $\rho_l \neq 0$ . Există o densitate de sarcini de polarizare  $\rho_p$  numai în regiunile în care există sarcini libere. Din relația 7.132 rezultă:

$$\nabla (\varepsilon_0 \vec{E} + \vec{P}) = \rho_l \quad (7.133)$$

Se definește o nouă mărime vectorială, vectorul inducție a câmpului electric:

$$\vec{D} = \varepsilon_0 \vec{E} + \vec{P} \quad (7.134)$$

astfel încât:

$$\nabla \vec{D} = \rho_l \quad (7.135)$$

Cum  $\vec{P} = \chi_e \varepsilon_0 \vec{E}$  relația 7.134 devine:

$$\vec{D} = (1 + \chi_e) \varepsilon_0 \vec{E} = \varepsilon_r \varepsilon_0 \vec{E} \quad (7.136)$$

Vom calcula fluxul inducției câmpului electric printr-o suprafață închisă. Aplicând teorema lui Gauss se obține:

$$\iint_S \vec{D} d\vec{S} = \iiint_V \nabla \vec{D} dV = \iiint_V \rho_l dV \quad (7.137)$$

Aceasta este legea lui Gauss în medii materiale: fluxul inducției câmpului electric printr-o suprafață închisă este egal cu sarcina liberă totală din interiorul acelei suprafețe.

### 7.2.9 Energia electrostatică în medii dielectrice

Așa cum am discutat anterior, energia unui sistem de sarcini este:

$$E_p = \frac{1}{2} \iiint \rho(r) V(\vec{r}) dv$$

Acest rezultat nu poate fi folosit în descrierea mediilor dielectrice, deoarece distribuția finală de sarcină s-a obținut prin aducerea de la infinit a sarcinilor în câmpul electrostatic existent efectuându-se un lucru mecanic.

Într-un mediu dielectric se efectuează un lucru mecanic atât la aducerea sarciniilor cât și pentru polarizarea mediului.

Inițial nu vom face nici o presupunere asupra mediului dielectric (de liniaritate, omogenitate, etc.). Se consideră inițial o variație a energiei  $\delta E_p$  datorită unei modificări  $\delta\rho$  a densității de sarcină în spațiu:

$$\delta E_p = \frac{1}{2} \iiint \delta\rho(r) V(\vec{r}) dv \quad (7.138)$$

În 7.138 integrala este considerată pe întreg spațiul.

Cum

$$\nabla\vec{D} = \rho$$

iar

$$\delta\rho = \nabla\delta\vec{D} \quad (7.139)$$

relația 7.138 devine prin integrarea pe tot spațiul:

$$\begin{aligned} \delta E_p &= \frac{1}{2} \iiint \nabla(\delta\vec{D}) V(\vec{r}) dv \\ \delta E_p &= \frac{1}{2} \iiint \nabla[\delta\vec{D}V(\vec{r})] dv - \frac{1}{2} \iiint \delta\vec{D}\nabla V(\vec{r}) dv \end{aligned} \quad (7.140)$$

Prima integrală se anulează la infinit dacă se presupune că  $V(\vec{r}) = 0$  și cum  $\nabla V(\vec{r}) = -\vec{E}$  obținem:

$$\delta E_p = \frac{1}{2} \iiint \vec{E} \delta \vec{D} dv \quad (7.141)$$

Energia electrostatică totală se calculează prin varierea lui  $\delta D$  de la 0 la  $D$ .

$$E_p = \frac{1}{2} \iiint dv \int_0^D \vec{E} \delta D \quad (7.142)$$

Dacă mediul este liniar  $\vec{D} = \varepsilon \vec{E}$  atunci:

$$\vec{E} \delta \vec{D} = \vec{E} \delta (\varepsilon \vec{E}) = \varepsilon \frac{\delta \vec{E}^2}{2} = \frac{1}{2} \delta (\vec{E} \vec{D}) \quad (7.143)$$

astfel că energia electrostatică totală este:

$$E_p = \frac{1}{2} \iiint \vec{E} \vec{D} dv \quad (7.144)$$

În relațiile anterioare  $\varepsilon$  este permitivitatea totală a mediului respectiv.

O altă problemă este aceea când un dielectric este adus într-un câmp electric ale cărui surse sunt fixe. Pentru aceasta se consideră câmpul  $\vec{E}_1$  care este datorat unei distribuții de sarcini  $\rho_0(\vec{r})$  și care există într-un mediu cu permitivitatea absolută  $\varepsilon_1(\vec{r})$ . Energia electrostatică inițială este:

$$E_{p1} = \frac{1}{2} \iiint \vec{E}_1 \vec{D}_1 dv \quad (7.145)$$

unde  $\vec{D}_1 = \varepsilon_1 \vec{E}_1$ .

Se introduce în acest câmp un dielectric de volum  $V$  care modifică câmpul electric de la valoarea  $\vec{E}_1$  la valoarea  $\vec{E}_2$ . Prezența acestui dielectric poate fi descrisă prin permitivitatea dielectrică absolută care are valoarea  $\varepsilon_2$  în interiorul corpului și  $\varepsilon_1$  în exterior. Se presupune că permitivitatea dielectricului variază lent în interiorul corpului de la valoarea  $\varepsilon_2$  la valoarea  $\varepsilon_1$  la marginea volumului  $V$ . În final energia are valoarea

$$E_{p2} = \frac{1}{2} \iiint \vec{E}_2 \vec{D}_2 dv \quad (7.146)$$

unde  $\vec{D}_2 = \varepsilon_2 \vec{E}_2$ . Diferența dintre energiile în cele două cazuri este:

$$W = \frac{1}{2} \iiint (\vec{E}_2 \vec{D}_2 - \vec{E}_1 \vec{D}_1) dv \quad (7.147)$$

$$W = \frac{1}{2} \iiint (\vec{E}_2 \vec{D}_1 - \vec{D}_2 \vec{E}_1) dv + \frac{1}{2} \iiint (\vec{E}_2 + \vec{E}_1) (\vec{D}_2 - \vec{D}_1) dv \quad (7.148)$$

Deoarece  $\nabla \times (\vec{E}_2 + \vec{E}_1) = 0$  se poate scrie:

$$\vec{E}_2 + \vec{E}_1 = -\nabla \phi \quad (7.149)$$

unde  $\phi$  este o funcție scalară ce depinde de poziție. Atunci a doua integrală din 7.148 devine:

$$I = -\frac{1}{2} \iiint (\vec{D}_2 - \vec{D}_1) \nabla \phi dv \quad (7.150)$$

Integrând prin părți:

$$I = -\frac{1}{2} \iiint \nabla [\phi (\vec{D}_2 - \vec{D}_1)] dv + \frac{1}{2} \iiint \Phi \nabla (\vec{D}_2 - \vec{D}_1) dv \quad (7.151)$$

Se observă că:

$$\iiint \nabla [\phi (\vec{D}_2 - \vec{D}_1)] dv = \iint_S \phi (\vec{D}_2 - \vec{D}_1) dS = 0$$

deoarece la marginea domeniului  $\vec{D}_2 = \vec{D}_1$ .

În cazul celei de-a doua integrale se observă că

$$\nabla \vec{D}_2 = \nabla \vec{D}_1 = \rho$$

deoarece prin aducerea dielectricului în regiunea considerată nu se modifică densitatea de sarcină liberă. Rezultă:

$$\iiint \Phi \nabla (\vec{D}_2 - \vec{D}_1) dv = 0$$

Atunci relația 7.148 devine:

$$W = -\frac{1}{2} \iiint (\vec{E}_1 \vec{D}_2 - \vec{D}_1 \vec{E}_2) dv \quad (7.152)$$

Integrala se face pe tot spațiul dar practic ea se limitează doar la volumul corpului. Cum  $D_1 = \varepsilon_1 E_1$  și  $D_2 = \varepsilon_2 E_2$



$$W = -\frac{1}{2} \iiint (\varepsilon_2 - \varepsilon_1) \vec{E}_2 \vec{E}_1 dv \quad (7.153)$$

Dacă mediul în care se află corpul este vidul  $\varepsilon_1 = \varepsilon_0$  și  $\varepsilon_2 = \varepsilon_r \varepsilon_0$ . Se notează  $E_0 = E_1$ . Atunci:

$$(\varepsilon_2 - \varepsilon_1) \vec{E}_2 = (\varepsilon_r - 1) \varepsilon_0 \vec{E}_2 = \vec{P} \quad (7.154)$$

iar relația 7.153 devine:

$$W = -\frac{1}{2} \iiint_{V_1} \vec{P} \vec{E}_0 dv \quad (7.155)$$

Această relația arată că densitatea de energie a unui dielectric aflat în câmpul  $\vec{E}_0$  ale cărui surse sunt fixe este dată de relația:

$$w = -\frac{1}{2} \vec{P} \vec{E}_0 \quad (7.156)$$

## 7.3 Curentul electric continuu

Prin curent electric se înțelege deplasarea direcționată a electronilor în metale, sau a ionilor în unele lichide sau gaze sub acțiunea câmpului electric. Aceste particule poartă numele de purtători de sarcină. Un curent poate fi datorat mai multor tipuri de purtători de sarcină. De exemplu în gaze purtătorii de sarcină sunt atât electronii cât și ionii moleculari încărcăți pozitiv.

Pentru a exista curent electric în mediul respectiv trebuie să existe purtători de sarcină capabili să se deplaseze sub acțiunea unui câmp electric. De exemplu în cazul unui metal la o temperatură diferită de zero Kelvin electronii sunt într-o continuă stare de agitație termică. Prin aplicarea unui câmp electric, peste mișcarea de agitație termică se suprapune o mișcare dirijată în sens invers câmpului electric. Un astfel de mediu poartă numele de conductor.

Un mediu fără purtătorii de sarcină capabili să se deplaseze sub acțiunea unui câmp electric poartă numele de izolator.

### 7.3.1 Mărimi ce caracterizează curentul electric

*Intensitatea curentului electric I.* Aceasta este o mărime fizică scalară care reprezintă sarcina netă ce traversează în unitatea de timp suprafața transver-

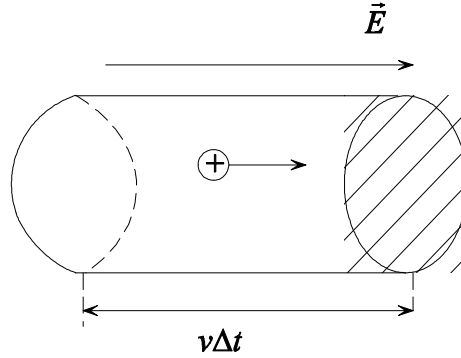


Figura 7.22: Mișcarea purtătorilor de sarcină în interiorul unui conductor

sală a conductorului.

$$I = \frac{\Delta Q}{\Delta t} \quad (7.157)$$

În sistemul internațional de unități intensitatea curentului este o mărime fizică fundamentală iar unitatea sa de măsură este Amperul (A).

*Densitatea de curent.* Admitem că în conductorul omogen și izotrop care conține un singur tip de purtători de sarcină  $q$  densitatea acestora este  $n$ . Dacă în conductor este aplicat un câmp electric, sarcinilor li se imprimă o mișcare ordonată de transport în sensul câmpului dacă sarcinile sunt pozitive și în sens invers câmpului dacă sarcinile sunt negative. Se consideră că viteza medie a mișcării de transport este  $\vec{v}$ .

Pentru a defini densitatea de curent vom considera o porțiune de conductor a cărei secțiune transversală este  $S$  și în interiorul căreia există câmpul electric  $\vec{E}$  (Fig. 7.22).

În intervalul de timp  $\Delta t$  toți purtătorii de sarcină din cilindru cu aria bazei  $S$  și generatoarea  $v\Delta t$  se vor deplasa conform celor indicate în Fig. 7.22. Deoarece numărul de purtători de sarcină din cilindru este  $N = nSv\Delta t$ , sarcina ce trece prin aria bazei este  $\Delta Q = Nq = nSvq\Delta t$ . Atunci intensitatea curentului este:

$$I = \frac{\Delta Q}{\Delta t} = nvqS \quad (7.158)$$

Densitatea de curent se definește ca fiind sarcina ce trece în unitatea de

timp prin unitatea de suprafață:

$$j = \frac{I}{S} = nqv \quad (7.159)$$

Densitatea de curent este însă o mărime vectorială (având în vedere caracterul vectorial al vitezei); atunci:

$$\vec{j} = nq\vec{v} \quad (7.160)$$

Acest rezultat poate fi generalizat în cazul în care în materialul respectiv există mai multe tipuri de purtători de sarcină cu concentrațiile  $n_i$ , vitezele medii  $v_i$  și sarcinile  $q_i$ .

$$\vec{j} = \sum_i \vec{j}_i = \sum_i n_i q_i \vec{v}_i \quad (7.161)$$

Discuția anterioară a fost făcută pornind de la ipoteza că avem de-a face cu un conductor omogen. În conductorii neomogeni concentrația purtătorilor de sarcină depinde de poziție  $n = n(x, y, z)$  astfel că și densitatea de curent este diferită de la punct la punct  $\vec{j} = \vec{j}(x, y, z)$  și este o mărime ce caracterizează local curentul electric.

Pentru a calcula în acest caz intensitatea curentului printr-o secțiune se va considera elementul de arie:

$$d\vec{S} = \vec{n}dS \quad (7.162)$$

unde  $\vec{n}$  este normala la această suprafață. Dacă direcția densității curentului nu este perpendiculară pe elementul de suprafață, la curentul ce trece prin această suprafață contribuie doar componenta normală a acestei densități de curent. Atunci:

$$dI = \vec{j}d\vec{S} \quad (7.163)$$

Printr-o suprafață finită intensitatea curentului este dată de integrala:

$$I = \iint_S dI = \iint_S \vec{j}d\vec{S} \quad (7.164)$$

Conform relației 7.164 intensitatea curentului poate fi considerată ca fiind fluxul densității de curent prin suprafața  $S$ .

### 7.3.2 Ecuția de continuitate

Fie o suprafață  $S$  închisă în interiorul unui conductor care cuprinde volumul  $V$ . Normala la suprafața închisă fiind îndreptată întotdeauna în exteriorul acesteia, integrala din  $\vec{j}d\vec{S}$  reprezintă sarcina ce iese în unitatea de timp din volumul  $V$  prin suprafața  $S$ . Conform legii conservării sarcinii, sarcina ce iese din volumul  $V$  este egală cu variația sarcinii din acest volum în același interval de timp ( $-dq/dt$ ). Rezultă:

$$\iint_S \vec{j}d\vec{S} = -\frac{dq}{dt} \quad (7.165)$$

Dacă se exprimă  $q$  în funcție de densitatea de sarcină  $\rho = \rho(x, y, z)$

$$q = \iiint_V \rho(x, y, z) dv \quad (7.166)$$

relația 7.165 devine:

$$\iint_S \vec{j}d\vec{S} = -\frac{d}{dt} \iiint_V \rho dv = -\iiint_V \frac{\partial \rho}{\partial t} dv \quad (7.167)$$

Utilizarea simbolului de derivată parțială sub integrală este impusă de faptul că densitatea de sarcină poate fi funcție și de componentele spațiale. Cum:

$$\iint_S \vec{j}d\vec{S} = \iiint_V \nabla \cdot \vec{j} dv \quad (7.168)$$

$$\iiint_V \nabla \cdot \vec{j} dv = -\iiint_V \frac{\partial \rho}{\partial t} dv \quad (7.169)$$

Egalitatea de mai sus este adevărată pentru orice volum  $V$  astfel că:

$$\nabla \cdot \vec{j} + \frac{\partial \rho}{\partial t} = 0 \quad (7.170)$$

Această relație poartă denumirea de *ecuația de continuitate*.

În regim staționar, densitatea volumică de sarcină nu depinde de timp și ecuația de continuitate capătă forma:

$$\nabla \cdot \vec{j} = 0 \quad (7.171)$$

### 7.3.3 Teoria clasică a conducției

Această teorie a fost elaborată în 1900 de Drude și a fost perfecționată de Lorentz în anul 1910. Teoria se bazează pe ipoteza existenței gazului electronic în metale, adică a existenței unor electroni liberi în interiorul acestora. Prin electroni liberi în metale se înțeleg electronii de valență care nu sunt legați de nici un atom al rețelei cristaline și care se pot deplasa în interiorul acestuia pe distanțe relativ mari.

Conform acestui model, în absența câmpului electric, electronii se mișcă haotic în toate direcțiile. Când se aplică un câmp electric electronii liberi sunt supuși unei forțe care le imprimă o mișcare direcționată. Dacă rețeaua ar fi rigidă și perfectă electronii s-ar mișca accelerat. Acest lucru nu este posibil deoarece în metale există imperfecțiuni ale rețelei și impurități, iar ionii rețelei cristaline execută mișcări de vibrație în jurul pozițiilor de echilibru. În mișcarea lor electronii suferă ciocniri cu ionii rețelei cristaline și cu defectele din rețea. Se admite ca o ipoteză simplificatoare că la fiecare ciocnire electronul pierde energia acumulată între două ciocniri succesive. Astfel, dacă timpul dintre două ciocniri este  $\tau$ , viteza căpătată înainte de ciocnire este:

$$v = a\tau = \frac{eE}{m_e}\tau \quad (7.172)$$

în ipoteza că viteza inițială este zero. Rezultă că electronul parcurge drumul dintre două ciocniri succesive cu o viteză medie, care este chiar viteza de transport.

$$v_d = \frac{v}{2} = \frac{eE}{2m_e}\tau \quad (7.173)$$

Timpul mediu între două ciocniri este raportul dintre drumul liber mediu  $\lambda$  și viteza termică a electronului  $v_T$ . Viteza termică a electronilor poate fi estimată pornind de la formula obținută în cazul gazelor ideale:

$$v_T = \sqrt{\frac{3k_B T}{m_e}} \quad (7.174)$$

unde  $k_B = 1,38 \times 10^{-23}$  J/K,  $T$  temperatura absolută a metalului. Atunci:

$$j = nev_d = \frac{1}{2} \frac{ne^2}{m_e} \tau E = \frac{1}{2} \frac{ne^2}{m_e} \frac{\lambda}{v_T} E = \sigma E \quad (7.175)$$

unde:

$$\sigma = \frac{1}{2} \frac{ne^2}{m_e} \frac{\lambda}{v_T} \quad (7.176)$$

reprezintă conductivitatea conductorului, aceasta fiind o constantă de material. Valoarea inversă a conductivității reprezintă rezistivitatea.

### 7.3.4 Tensiunea electromotoare

Pentru menținerea curentului electric într-un circuit închis este necesar ca purtătorii de sarcină să fie acționați de forțe care să le asigure deplasarea acestora pe o durată de timp suficient de mare.

Așa cum a fost discutat în paragrafele precedente, sarcinile electrice transferă în mod continuu și ireversibil energia lor nodurilor rețelei cristaline prin efect Joule. Rezultă că sarcinilor trebuie să li se asigure o energie egală cu cea disipată în același interval de timp. Aceasta înseamnă că asupra sarcinilor trebuie să acționeze pe lângă forțele de natură electrostatică și forțe de natură neelectrostatică. Aceste forțe poartă denumirea de forțe imprimare. Acestora le corespunde un câmp electric numit imprimat.

$$\vec{E}_i = \frac{\vec{F}_i}{q} \quad (7.177)$$

Forțele imprimare sunt generate în anumite puncte ale circuitelor în care se găsesc surse de tensiune electromotoare. Ca exemple de surse de tensiune electromotoare sunt: pilele electrice și acumulatele care transformă energia liberă din diverse reacții chimice în energie electrică sau generatoarele convenționale care induc un câmp electric neconservativ prin varierea unui câmp magnetic.

Să considerăm circuitul din Fig. 7.23 în care G este un generator, R un rezistor și A un ampermetru. Lucrul mecanic efectuat asupra sarcinii  $q_0$  între două puncte oarecare 1 și 2 de către câmpul imprimat și câmpul electrostatic este:

$$W_{12} = q_0 \int_1^2 \vec{E} d\vec{l} + q_0 \int_1^2 \vec{E}_i d\vec{l} \quad (7.178)$$

$$W_{12} = q_0 (V_1 - V_2) + q_0 \mathcal{E}_{12} \quad (7.179)$$

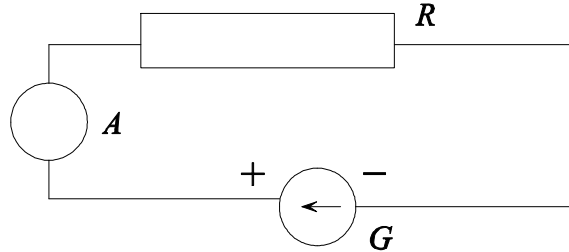


Figura 7.23: Schema de principiu a unui circuit electric

unde am notat cu  $\mathcal{E}_{12} = q_0 \int_1^2 \vec{E}_i d\vec{l}$  tensiunea electromotoare dintre punctele 1 și 2.

Se definește căderea de tensiune pe această porțiune a circuitului ca:

$$U_{12} = \frac{W_{12}}{q} = (V_1 - V_2) + \mathcal{E}_{12} \quad (7.180)$$

Se observă că numai dacă tensiunea electromotoare este nulă căderea de tensiune este egală cu diferența de potențial. Dacă relația anterioară se extinde pe întreg circuitul se obține:

$$W = q \oint \vec{E} d\vec{l} + q_0 \oint \vec{E}_i d\vec{l} \quad (7.181)$$

Deoarece pentru un câmp electrostatic  $\oint \vec{E} d\vec{l} = 0$ , rezultă pentru tensiunea electromotoare pe întregul circuit expresia:

$$\mathcal{E} = \frac{W}{q_0} = \oint \vec{E}_i d\vec{l} \quad (7.182)$$

Tensiunea electromotoare ce acționează într-un circuit este egală cu lucrul mecanic necesar pentru a deplasa unitatea de sarcină pe întreg circuitul.

### 7.3.5 Legea lui Ohm

În cazul metalelor, densitatea de curent este proporțională cu intensitatea câmpului electric.

$$\vec{j} = \sigma \vec{E} \quad (7.183)$$

Aceasta este legea lui Ohm.

Să considerăm un conductor omogen cu secțiunea  $S$  prin care circulă curentul  $I$ .

$$I = \iint_S \vec{j} d\vec{S} = \iint_S \sigma \vec{E} d\vec{S} = \iint_S \sigma E dS \quad (7.184)$$

Dacă la capetele conductorului este menținută o tensiune  $U$  (iar de-a lungul acestuia nu există nici o sursă de tensiune electromotoare)

$$E = \frac{U}{l} \quad (7.185)$$

unde  $l$  este lungimea conductorului. Atunci:

$$I = \sigma \frac{U}{l} S \quad (7.186)$$

De aici:

$$\frac{U}{I} = \frac{l}{\sigma S} = \rho \frac{l}{S} = R \quad (7.187)$$

$R$  poartă numele de rezistență și se măsoară în Ohmi ( $\Omega$ ). Relația 7.187 este o altă formă de exprimare a legii lui Ohm.



## 7.4 Magnetism

Constatarea proprietăților magnetice a fost făcută încă din antichitate, numele de magnet provenind de la numele unei regiuni din Asia mică "Magnesia", unde se găseau roci cu astfel de proprietăți.

În anul 1820 Oersted a descoperit că dacă printr-un conductor trece un curent electric iar dacă în apropierea acestuia se aduce un ac magnetic, asupra acului magnetic se exercită o forță. La puțin timp de la descoperirea lui Oersted, Ampère a arătat că între doi conductori străbătuți de curent electric se exercită forțe care sunt de atracție sau respingere în funcție de sensul curenților. În plus aceste forțe nu sunt forțe similare cu cele ce se manifestă între conductorii încărcăți. Dacă se introduce o placă metalică între cei doi conductori forța de interacție dintre cei doi conductori nu se modifică. În consecință s-a presupus că această forță trebuie să fie de același tip cu forța care apare între un conductor parcurs de curent electric și acul magnetic.

Pentru a găsi o corespondență între un ac magnetic și un conductor, Ampère a presupus ca acul magnetic conține un număr foarte mare de curenți microscopici pe care i-a numit curenți moleculari.

Ulterior Maxwell a afirmat că asemenea forțe se exercită între orice sarcini electrice aflate în mișcare. Aceste forțe pot fi atribuite existenței în jurul sarcinilor în mișcare a unui câmp, numit câmp magnetic. În consecință unui curent  $i$  se poate asocia un câmp magnetic care se manifestă în spațiul înconjurător. S-a verificat experimental că forța ce acționează asupra unei sarcini în mișcare este întotdeauna perpendiculară pe viteza particulei și proporțională cu această viteză. Ea este proporțională și cu mărimea sarcinii, iar sensul ei depinde de semnul sarcinii electrice.

Pentru a descrie câmpul magnetic se introduce în fiecare punct un vector  $\vec{B}$  numit inducție a câmpului magnetic. Rezultatele experimentale arată că forța care se exercită asupra sarcinii  $q$  având viteza  $\vec{v}$  este de forma:

$$\vec{f} = q (\vec{v} \times \vec{B}) \quad (7.188)$$

Astfel se poate defini câmpul magnetic ca fiind câmpul material ce acționează asupra unei sarcini electrice în mișcare cu o forță a cărei expresie este 7.188. Această forță poartă numele de forță Lorentz.

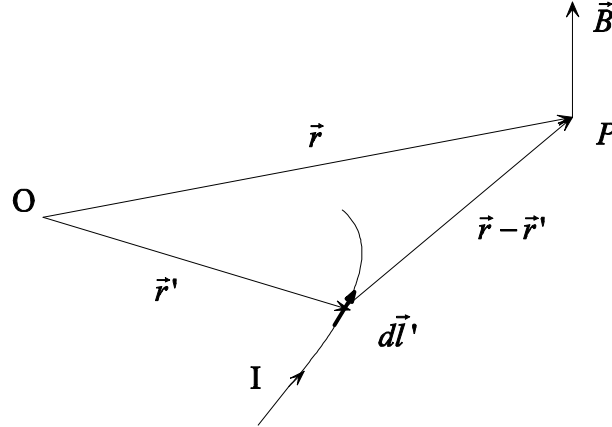


Figura 7.24: Calculul inducției câmpului magnetic

### 7.4.1 Legea Biot Savart

Această lege se referă la câmpul care apare în jurul curenților. Ea este analoagă celei ce permite calculul câmpului electrostatic determinat de o distribuție de sarcini. În conformitate cu aceasta câmpul magnetic într-un punct P se datorește unor contribuții  $d\vec{B}$  provenite de la elementele de lungime  $d\vec{l}'$  prin care trece curentul  $I$ . Contribuția fiecărui element este proporțională cu curentul și invers proporțională cu pătratul distanței la punctul P. Mărimea  $d\vec{B}$  este perpendiculară pe planul determinat de  $d\vec{l}'$  și  $\vec{r} - \vec{r}'$  unde  $\vec{r}$  este vectorul de poziție al punctului P, iar  $\vec{r}'$  este vectorul de poziție al porțiunii de circuit considerat (Fig. 7.24). Rezultă:

$$d\vec{B} = \frac{\mu_0 I}{4\pi} \frac{d\vec{l}' \times (\vec{r} - \vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|^3} \quad (7.189)$$

unde  $\mu_0$  este permeabilitatea magnetică a spațiului vid. Factorul  $\mu_0/4\pi$  a fost introdus pentru a exprima relațiile în SI.

Câmpul total în punctul P este obținut integrând pe întregul circuit (care este o curbă închisă):

$$\vec{B} = \frac{\mu_0 I}{4\pi} \oint \frac{d\vec{l}' \times (\vec{r} - \vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|^3} \quad (7.190)$$

Vom exprima această relație într-un mod mai general. În acest sens se

ține seama de:

$$I d\vec{l}' = j S d\vec{l}' = \vec{j}(\vec{r}') S dl' = \vec{j}(\vec{r}') dv' \quad (7.191)$$

În relația 7.191 s-a ținut cont că sensul vectorul  $d\vec{l}'$  este același cu sensul lui  $\vec{j}$ . Atunci inducția câmpului magnetic pentru o distribuție de densitate de curenți este:

$$\vec{B} = \frac{\mu_0}{4\pi} \iiint \frac{\vec{j} \times (\vec{r} - \vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|^3} dv' \quad (7.192)$$

Aceasta este legea Biot Savart.

### 7.4.2 Legea lui Gauss pentru magnetism

Ca în cazul câmpului electric se definește fluxul câmpului magnetic printr-o suprafață printr-o relație de forma:

$$\Phi = \iint_S \vec{B} d\vec{S} \quad (7.193)$$

Deoarece câmpul magnetic nu este produs de sarcini magnetice este de așteptat ca fluxul inducției câmpului magnetic printr-o suprafață închisă să fie nul.

$$\iint_S \vec{B} d\vec{S} = 0 \quad (7.194)$$

Vom demonstra acest lucru.

Dacă se ține cont de relația:

$$\nabla \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} = -\frac{\vec{r} - \vec{r}'}{|\vec{r} - \vec{r}'|^3} \quad (7.195)$$

se poate exprima inducția câmpului magnetic astfel:

$$\vec{B}(\vec{r}) = -\frac{\mu_0}{4\pi} \iiint \vec{j}(\vec{r}') \times \left( \nabla \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \right) dv' \quad (7.196)$$

Considerând identitatea:

$$\vec{A} \times \nabla f = -\nabla \times (\vec{A} f) \quad (7.197)$$

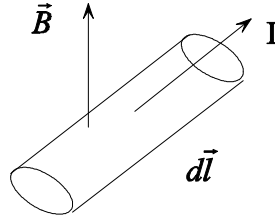


Figura 7.25: Element de curent în câmp magnetic

în care  $\vec{A}$  este un vector constant, relația 7.196 devine:

$$\vec{B}(\vec{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \iiint \nabla \times \left( \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \right) dv' \quad (7.198)$$

Deoarece operatorul rotor acționează asupra coordonatelor lui  $\vec{r}$  se poate scrie:

$$\vec{B} = \nabla \times \left( \frac{\mu_0}{4\pi} \iiint \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} dv' \right) \quad (7.199)$$

Rezultă:

$$\nabla \cdot \vec{B} = 0 \quad (7.200)$$

deoarece divergența unui rotor este nulă.

Dacă se consideră un volum  $V$  închis de suprafața  $S$

$$\iiint_V \nabla \cdot \vec{B} dv = \iint_S \vec{B} \cdot d\vec{S} = 0 \quad (7.201)$$

Relația 7.201 exprimă faptul că fluxul câmpului magnetic prin orice suprafață închisă este nul. Ea arată că nu există sarcini magnetice libere.

### 7.4.3 Forța electromagnetice

Fie un element de curent care străbate o porțiune de lungime  $dl$  având secțiunea  $S$  (Fig. 7.25).

Deoarece curentul este datorat deplasării unor sarcini electrice, iar asupra oricărei sarcini electrice în mișcare acționează o forță Lorentz, forța totală

ce se exercită asupra elementului de curent este rezultanta forțelor ce se exercită asupra tuturor sarcinilor care se deplasează. Dacă se notează cu  $n$  concentrația purtătorilor de sarcină, numărul acestora din elementul de volum considerat este  $dN = nSdl$ . Considerând că viteza de transport este  $v$  atunci forța rezultantă ce acționează asupra tuturor purtătorilor de sarcină este:

$$d\vec{F} = dN\vec{f}_l \quad (7.202)$$

unde  $\vec{f}_l = q(\vec{v} \times \vec{B})$  este forța Lorentz ce acționează asupra fiecărei particule. Se obține:

$$d\vec{F} = nSq(\vec{v} \times \vec{B}) dl \quad (7.203)$$

Cum  $\vec{j} = nq\vec{v}$  relația 7.203 devine:

$$d\vec{F} = (\vec{j} \times \vec{B}) Sdl = (\vec{j} \times \vec{B}) dv \quad (7.204)$$

Rezultă că pentru o repartiție continuă a densității de curent forța totală care acționează asupra acesteia este:

$$\vec{F} = \iiint_V (\vec{j} \times \vec{B}) dv \quad (7.205)$$

unde integrala se efectuează pe un volum suficient de mare care să conțină întreaga densitate de curent.

Revenind la situația considerată inițial se observă că:

$$\vec{j}dv = \vec{j}Sdl = jSd\vec{l} = Id\vec{l} \quad (7.206)$$

Atunci relația 7.204 devine:

$$d\vec{F} = I(d\vec{l} \times \vec{B}) \quad (7.207)$$

Considerând curentul de-a lungul unei curbe C atunci:

$$\vec{F} = \int_C I(d\vec{l} \times \vec{B}) \quad (7.208)$$

Să considerăm interacția dintre două bucle de curenți (Fig. 7.26).

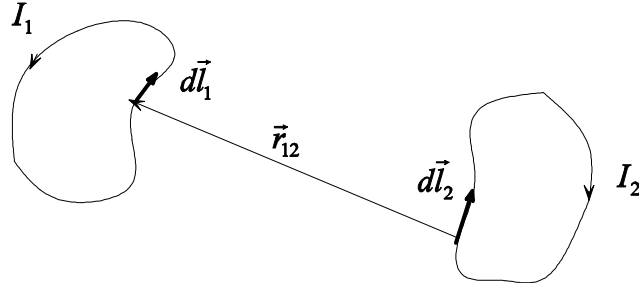


Figura 7.26: Interacția dintre două bucle de curenți

Se calculează forța cu care câmpul magnetic generat de bucla a doua acționează asupra primei bucle. Forța care acționează asupra elementului de curent  $I d\vec{l}_1$  este:

$$d\vec{F} = I_1 \left( d\vec{l}_1 \times \vec{B}_2 \right) = I_1 d\vec{l}_1 \times \frac{\mu_0 I_2}{4\pi} \int_2 \frac{d\vec{l}_2 \times \vec{r}_{12}}{|\vec{r}_{12}|^3} \quad (7.209)$$

Forța totală care acționează asupra primei bucle este:

$$\vec{F} = I_1 \int_1 d\vec{l}_1 \times \frac{\mu_0 I_2}{4\pi} \int_2 \frac{d\vec{l}_2 \times \vec{r}_{12}}{|\vec{r}_{12}|^3}$$

sau

$$\vec{F} = \frac{\mu_0 I_1 I_2}{4\pi} \int_1 \int_2 \frac{d\vec{l}_1 \times \left( d\vec{l}_2 \times \vec{r}_{12} \right)}{|\vec{r}_{12}|^3} \quad (7.210)$$

#### 7.4.4 Legea lui Ampère pentru curenți staționari

Legea se referă la valoarea circulației câmpului magnetic pe un contur închis în regiunea din spațiu în care există un câmp magnetic. Pentru obținerea acestei legi vom porni tot de la expresia legii Biot-Savart.

Se aplică operatorul rotor egalității 7.198.

Atunci:

$$\nabla \times \vec{B} = \frac{\mu_0}{4\pi} \nabla \times \left( \nabla \times \iiint \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} dv' \right) \quad (7.211)$$

Dar cum

$$\nabla \times (\nabla \times \vec{A}) = \nabla (\nabla \cdot \vec{A}) - \nabla^2 \vec{A}$$

rezultă:

$$\begin{aligned} \nabla \times \vec{B} &= \frac{\mu_0}{4\pi} \left[ \nabla \left( \nabla \iiint \vec{j}(\vec{r}') \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} dv' \right) - \nabla^2 \iiint \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} dv' \right] \\ \nabla \times \vec{B} &= \frac{\mu_0}{4\pi} \left[ \nabla \iiint \vec{j}(\vec{r}') \nabla \left( \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \right) dv' - \iiint \nabla^2 \left( \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \right) dv' \right] \end{aligned} \quad (7.212)$$

Se folosește faptul că

$$\nabla \left( \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \right) = -\nabla' \left( \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \right) \quad (7.213)$$

unde semnul prim indică faptul că operatorul gradient acționează asupra variabilelor ce intervin în vectorul  $\vec{r}'$ .

Cum:

$$\nabla^2 \left( \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \right) = -4\pi \delta(\vec{r} - \vec{r}') \quad (7.214)$$

unde  $\delta(\vec{r} - \vec{r}')$  este funcția delta (Dirac), relația 7.212 devine:

$$\nabla \times \vec{B} = -\frac{\mu_0}{4\pi} \nabla \iiint \vec{j}(\vec{r}') \nabla' \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} dv' + \mu_0 \iiint j(\vec{r}') \delta(\vec{r} - \vec{r}') dv' \quad (7.215)$$

Prima integrală din 7.215 se poate evalua astfel:

$$\iiint \vec{j}(\vec{r}') \nabla' \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} dv' = \iiint \nabla' \left( \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \right) dv' - \iiint \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \nabla' \cdot \vec{j}(\vec{r}') dv' \quad (7.216)$$

Prima integrală din relația 7.216 este nulă fiind extinsă pe un interval suficient de larg la marginea căruia densitatea de curent este nulă. Relația 7.215 devine:

$$\nabla \times \vec{B} = \frac{\mu_0}{4\pi} \nabla \iiint \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \nabla' \vec{j}(\vec{r}') dv' + \mu_0 \vec{j} \quad (7.217)$$

În cazul staționar  $\nabla' \vec{j}(\vec{r}') = 0$ ; rezultă:

$$\nabla \times \vec{B} = \mu_0 \vec{j} \quad (7.218)$$

Aceasta este legea lui Ampère pentru curenți staționari sub formă locală. Dacă se consideră o suprafață  $S$  care se sprijină pe o curbă  $C$

$$\iint_S (\nabla \times \vec{B}) d\vec{S} = \mu_0 \iint_S \vec{j} d\vec{S}$$

De aici rezultă

$$\oint_C \vec{B} d\vec{S} = \mu_0 I \quad (7.219)$$

Indiferent de forma conturului pe care se sprijină suprafața  $S$  circulația vectorului  $\vec{B}$  este proporțională cu curentul  $I$  care străbate suprafața.

### 7.4.5 Potențialul vector

Având în vedere că  $\nabla \cdot \vec{B} = 0$  în orice punct, rezultă că  $\vec{B}$  trebuie să fie rotorul unui câmp vectorial  $\vec{A}(\vec{r})$  denumit potențial vector:

$$\vec{B}(\vec{r}) = \nabla \times \vec{A}(\vec{r}) \quad (7.220)$$

Se observă că inducția câmpului magnetic sub această formă a fost exprimată în relația 7.199. Se poate alege pentru potențialul vector expresia:

$$\vec{A}(\vec{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \iiint \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} dv' + \nabla \Psi \quad (7.221)$$

Se poate adăuga la  $\vec{A}(\vec{r})$  un gradient al unei funcții scalare deoarece rotorul gradientului unei funcții scalare este nul. Prin introducerea gradientului unei funcții scalare rezultă că pentru o inducție magnetică dată  $\vec{B}(\vec{r})$  potențialul vector poate fi transformat astfel:

$$\vec{A} \rightarrow \vec{A} + \nabla \Psi \quad (7.222)$$



O astfel de transformare se numește transformare de etalonare. Ea este posibilă deoarece precizează numai rotorul lui  $\vec{A}$ . Această libertate în alegerea potențialului vector permite să se utilizeze pentru  $\vec{A}$  o formă convenabilă. Înlocuind 7.220 în 7.218 se obține:

$$\nabla \times (\nabla \times \vec{A}) = \mu_0 \vec{j} \quad (7.223)$$

Cum:

$$\nabla (\nabla \cdot \vec{A}) - \nabla^2 \vec{A} = \mu_0 \vec{j} \quad (7.224)$$

dacă se utilizează etalonarea lui Coulomb, adică dacă alegem  $\nabla \cdot \vec{A} = 0$  potențialul vector satisface ecuația:

$$\nabla^2 \vec{A} = \mu_0 \vec{j} \quad (7.225)$$

### 7.4.6 Momentul magnetic

Câmpul magnetic poate fi studiat cu ajutorul unor mici bucle de curenți. Există următoarele aspecte:

- a) câmpul magnetic generat de orice curent poate fi exprimat în funcție de câmpul datorat unor mici bucle de curent.
- b) mișcarea electronilor în atomi poate fi asimilată cu o buclă de curent.

#### Buclă de curent în câmp magnetic extern

Fie o buclă de curent într-un câmp magnetic extern (Fig.??).

Pe laturile SP și RQ acționează forțe care sunt egale și opuse ca sens. La fel sunt și forțele care acționează asupra laturilor SR și PQ. Rezultanta forțelor ce acționează asupra buclei este zero. Există însă un moment  $\delta M$  care tinde să rotească bucla în jurul axei verticale.

Deoarece forțele ce acționează asupra laturilor SR și PQ  $F_1 = F_2 = F = IBL_1$  momentul cuplului acestor forțe față de axa  $A_1A_2$  este:

$$M = FL_2 \cos \theta = L_1 L_2 B I \cos \theta = B I S \cos \theta \quad (7.226)$$

Relația poate fi scrisă vectorial astfel:

$$\vec{M} = I \vec{S} \times \vec{B} \quad (7.227)$$

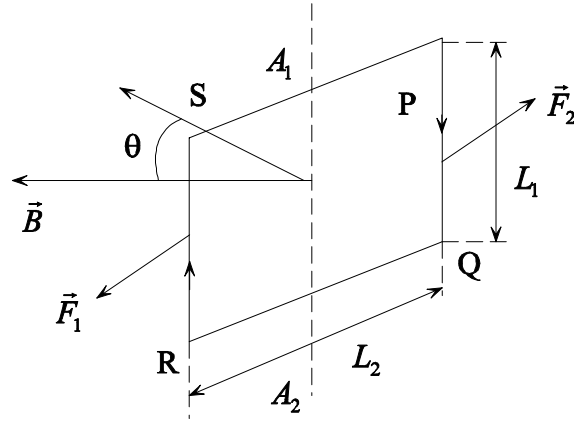


Figura 7.27: Buclă de curent în câmp magnetic

Am ajuns la concluzia că asupra unei mici bucle de curent acționează un cuplu de forțe care tinde să alinieze bucla perpendicular pe câmpul magnetic.

De aici rezultă că se poate defini o energie potențială a buclei în câmpul magnetic extern. Energia potențială este egală cu lucrul mecanic ce trebuie efectuat asupra buclei pentru a o roti cu o viteză unghiulară constantă dintr-o poziție perpendiculară într-o poziție paralelă cu câmpul. Dacă prin convenție se alege originea energiei când  $\theta = \pi/2$  atunci:

$$E_p = \int_{\pi/2}^{\theta} M d\theta = \int_{\pi/2}^{\theta} ISB \sin \theta d\theta = -IBS \cos \theta \quad (7.228)$$

sau:

$$E_p = -I\vec{B}\vec{S} \quad (7.229)$$

### Momentul de dipol magnetic

Făcând o analogie între rezultatul obținut pentru o buclă de curent și cel al dipolului electric, vom asocia unei bucle de curent un dipol magnetic al cărui moment  $\vec{m}$  este definit astfel:

$$\vec{m} = I\vec{S} \quad (7.230)$$

unde  $\vec{S}$  este un vector perpendicular pe suprafața buclei și a cărui mărime este egală cu suprafața buclei. Atunci momentul forței ce acționează asupra

unui dipol magnetic este:

$$\vec{M} = \vec{m} \times \vec{B} \quad (7.231)$$

iar energia sa potențială într-un câmp magnetic este:

$$E_p = -\vec{m}\vec{B} \quad (7.232)$$

Ecuția de mai sus ne permite să calculăm forța ce acționează asupra buclei într-un câmp magnetic neuniform. Astfel:

$$\vec{F} = -\nabla E_p \quad (7.233)$$

$$\vec{F} = -\nabla (\vec{m}\vec{B}) = \nabla (m_x B_x + m_y B_y + m_z B_z) \quad (7.234)$$

Dacă câmpul magnetic este omogen forța exercitată asupra dipolului magnetic este nulă. Dacă câmpul magnetic este orientat de-a lungul lui Oz și dependent de coordonata z expresia forței ce acționează asupra dipolului magnetic devine:

$$\vec{F} = m_z \frac{\partial B}{\partial z} \vec{e}_z \quad (7.235)$$

În concluzie asupra unui dipol magnetic acționează atât un cuplu de forțe care tinde să-l orienteze paralel cu câmpul magnetic cât și o forță care are tendința să-l deplaseze în direcția gradientului câmpului magnetic.

### Legătura dintre momentul de dipol magnetic și momentul cinetic

Ca orice buclă de curent, curentul produs de mișcarea orbitală a unui electron într-un atom este caracterizat prin momentul său magnetic  $\vec{m}$ .

Să considerăm un electron aflat pe o orbită circulară, perioada de rotație fiind  $T$ . Mișcarea circulară a electronului este echivalentă cu un curent

$$I = -\frac{e}{T} = -\frac{e\omega}{2\pi} = -\frac{ev}{2\pi r} \quad (7.236)$$

Semnul minus apare din cauză că sarcina electronului este negativă, sensul curentului datorat mișcării electronului fiind opus sensului mișcării acestuia.

Cum aria buclei considerate este  $\pi r^2$ , momentul magnetic este:

$$m = -\frac{ev}{2\pi r} \pi r^2 = -\frac{evr}{2} \quad (7.237)$$

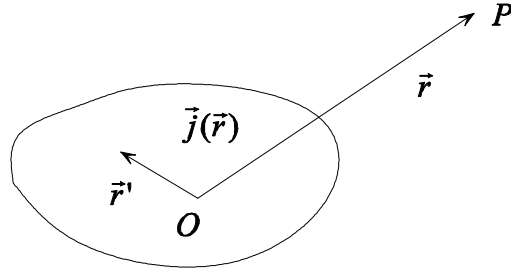


Figura 7.28: Distribuție de curent

Deoarece momentul cinetic orbital este

$$L = m_e v r \quad (7.238)$$

unde  $m_e$  este masa electronului, rezultă:

$$m = -\frac{e}{2m_e} L \quad (7.239)$$

Vectorial relația 7.239 se scrie:

$$\vec{m} = -\frac{e}{2m_e} \vec{L} = -\gamma \vec{L} \quad (7.240)$$

Mărimea  $\gamma = e/2m_e$  poartă numele de raport magnetomecanic orbital al electronului.

#### 7.4.7 Câmpul magnetic al unei distribuții localizate de curent

Vom examina proprietățile unei distribuții de curent localizate într-o regiune din spațiu aflată la o distanță mare de punctul în care se dorește să se calculeze inducția câmpului magnetic (Fig. 7.28). Pentru aceasta se pornește de la expresia generală a potențialului vector

$$\vec{A}(\vec{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \iiint \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} dv' \quad (7.241)$$

Se dezvoltă în serie Taylor numitorul în raport cu  $\vec{r}'$

$$\frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}'|} = \frac{1}{|\vec{r}|} + \frac{\vec{r} \cdot \vec{r}'}{|\vec{r}|^3} + \dots \quad (7.242)$$

și relația 7.241 devine:

$$\vec{A}(\vec{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \iiint \vec{j}(\vec{r}') dv' + \frac{\mu_0}{4\pi |\vec{r}|^3} \iiint (\vec{r} \cdot \vec{r}') \vec{j}(\vec{r}') dv' \dots \quad (7.243)$$

Mărimile ce intervin în 7.243 sunt mărimi vectoriale. Se consideră componentele:

$$A_i(\vec{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \iiint j_i(\vec{r}') dv' + \frac{\mu_0}{4\pi |\vec{r}|^3} \iiint (\vec{r} \cdot \vec{r}') j_i(\vec{r}') dv' \dots \quad (7.244)$$

unde  $i = x, y, z$ .

În cazul staționar ( $\nabla \cdot \vec{j} = 0$ ) este adevărată identitatea:

$$\iiint \left[ f(\vec{r}') \vec{j}(\vec{r}') \cdot \nabla' g(\vec{r}') + g(\vec{r}') \vec{j}(\vec{r}') \cdot \nabla' f(\vec{r}') \right] dv' = 0 \quad (7.245)$$

unde  $f$  și  $g$  sunt două funcții arbitrare de  $\vec{r}'$ .

Dacă se alege  $f = 1$  și  $g = r'_i$  ( $r'_i = x', y', z'$ ) rezultă:

$$\iiint j_i(\vec{r}') dv' = 0 \quad (7.246)$$

Pentru  $f = r'_i$  și  $g = r'_j$  rezultă:

$$\iiint [r'_i j_j(\vec{r}') + r'_j j_i(\vec{r}')] dv' = 0 \quad (7.247)$$

Se evaluează expresia

$$I = \iiint (\vec{r} \cdot \vec{r}') j_i(\vec{r}') dv' = \sum_j r_j \iiint r'_j j_i dv'$$

$$I = \frac{1}{2} \sum_j r_j \iiint r'_j j_i dv' + \frac{1}{2} \sum_j r_j \iiint r'_j j_i dv'$$

Se ține cont de 7.247 :

$$I = \frac{1}{2} \sum_j r_j \iiint r'_j j_i dv' - \frac{1}{2} \sum_j r_j \iiint r'_i j_j dv'$$

$$I = -\frac{1}{2} \sum_j r_j \iiint (r'_i j_j - r'_j j_i) dv' = -\frac{1}{2} \left[ \vec{r} \times \iiint (\vec{r}' \times \vec{j}(\vec{r}')) dv' \right]_i \quad (7.248)$$

Deoarece momentul de dipol magnetic al unei distribuții de curent se definește:

$$\vec{m} = \iiint (\vec{r}' \times \vec{j}(\vec{r}')) dv' \quad (7.249)$$

atunci:

$$I = -\frac{1}{2} (\vec{r} \times \vec{m})_i \quad (7.250)$$

Rezultă:

$$\vec{A}(\vec{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{\vec{m} \times \vec{r}}{|\vec{r}|^3} \quad (7.251)$$

Acesta este termenul de ordinul cel mai mic din dezvoltarea potențialului vector care nu se anulează. Calculând rotorul lui  $\vec{A}$  se obține câmpul magnetic produs de momentul de dipol al distribuției localizate de curent

$$\vec{B}(\vec{r}) = \nabla \times \vec{A}(\vec{r}) = \frac{3\vec{n}(\vec{n}\vec{m}) - \vec{m}}{|\vec{r}|^3} \quad (7.252)$$

unde  $\vec{n} = \vec{r}/r$  este versorul direcției  $\vec{r}$ .

Se poate face o legătură între expresiile cu care este definit momentul magnetic (7.249 și 7.230). Expresia 7.249 se poate particulariza pentru o spiră circulară cu secțiune constantă  $s$  și rază  $r'$  străbătută de un curent a cărui densitate de curent este constantă, astfel:

$$\vec{m} = \frac{1}{2} \iiint (\vec{r}' \times \vec{j}) dv'$$

$$\vec{m} = \frac{1}{2} \iiint (\vec{r}' \times \vec{j}) ds dl' = I \oint (\vec{r}' \times d\vec{l}') = I\vec{S} \quad (7.253)$$

unde  $\vec{S}$  este un vector perpendicular pe suprafața spirei având modulul egal cu aria spirei.

Rezultă că momentul magnetic este perpendicular pe planul spirei.

### 7.4.8 Magnetizarea

Fie un corp de probă care este introdus în câmp magnetic. Experimental se constată că pentru majoritatea substanțelor asupra lui se exercită forțe extrem de mici. Dacă dimensiunea probelor este mică, forța care acționează asupra ei este direct proporțională cu gradientul inducției câmpului magnetic.

O altă constatare experimentală este aceea că pentru anumite substanțe forța ce acționează asupra acestora tinde să atragă substanța înspre regiunile cu câmp mai intens în timp ce pentru altele forța tinde să respingă substanța din câmp.

Având în vedere faptul că într-un câmp magnetic neuniform, asupra unui dipol magnetic se exercită o forță se ajunge la concluzia că în probă se induce un moment magnetic.

După comportarea substanțelor în câmp magnetic se poate face o clasificare a acestora.

Substanțele care sunt slab respinse de câmpul magnetic (care se magnetizează în sens invers câmpului), precum apa, clorura de sodiu, cuarțul, sunt numite diamagnetice. Majoritatea substanțelor anorganice și aproape toate substanțele organice sunt diamagnetice. Rezultă că diamagnetismul este o proprietate a fiecărui atom sau molecule. Când este observată o comportare diferită, aceasta se datorează faptului că diamagnetismul este mascat de efecte mai puternice.

Substanțele care sunt atrase către regiunile unde câmpul este mai intens (care se magnetizează în sensul câmpului) sunt numite substanțe paramagnetice. Există și aici două categorii de substanțe: unele care sunt atrase cu forțe slabe de același ordin de mărime ca și în cazul substanțelor diamagnetice (Na) și altele ( $\text{CuCl}_2$ ) în care efectul paramagnetic este mult mai puternic. Unele substanțe prezintă un paramagnetism dependent de temperatură.

O a treia categorie de substanțe sunt cele care posedă moment magnetic propriu. Acestea poartă numele de substanțe feromagnetice. Singurele metale care prezintă feromagnetism sunt fierul, nichelul, cobaltul și gadoliniul; aliaje ale acestor metale pot fi de asemenea feromagnetice.

Existența momentelor magnetice se datorează mișcării orbitale a electronilor precum și spinului electronilor.

Mișcarea electronilor pe anumite "orbite" în jurul nucleului este echivalentă cu o buclă de curent care are un moment magnetic dipolar a cărui mărime este legată de momentul cinetic orbital prin relația:

$$\vec{m}_L = -\frac{e}{2m_e}\vec{L} \quad (7.254)$$

În expresia de mai sus, în afară de momentul cinetic  $\vec{L}$  apar numai constante universale.

Considerațiile făcute până acum s-au situat în cadrul mecanicii clasice însă la nivelul atomului mișcarea electronilor este tratată riguros cu ajutorul mecanicii cuantice. Conform acestei teorii momentul cinetic orbital al electronului este o mărime care poate lua numai valori discrete:

$$|\vec{L}| = \hbar\sqrt{l(l+1)} \quad l = 0, 1, 2, \dots \quad (7.255)$$

În expresia de mai sus  $\hbar = h/2\pi$  unde  $h$  este constanta lui Planck. Rezultă că și momentul magnetic asociat mișcării orbitale este cuantificat:

$$|\vec{m}_L| = \frac{e\hbar}{2m_e}\sqrt{l(l+1)} \quad l = 0, 1, 2, \dots \quad (7.256)$$

Mărimea  $\mu_0 = e\hbar/2m_e = 9,29 \times 10^{-24} \text{ Am}^2$  poartă numele de magneton Bohr.

Spinul electronului este o mărime care nu are corespondent clasic și el reprezintă un moment cinetic propriu. Calculele și experiențele realizate au dus la concluzia că momentul cinetic de spin are valoarea

$$|\vec{S}| = \hbar\sqrt{s(s+1)} \quad (7.257)$$

unde  $s = 1/2$ .

Proiecția spinului pe o axă poate lua doar două valori  $S_z = \hbar/2$  și  $S_z = -\hbar/2$ .

Electronul fiind o particulă încărcată cu sarcină electrică, momentului său cinetic îi corespunde un moment magnetic de spin. Relația dintre momentul cinetic și momentul magnetic trebuie să fie una analoagă cu cea care există în cazul mișcării orbitale. Experimental s-a constatat că:

$$\vec{m}_S = -\frac{e}{m_e}\vec{S} = -2\gamma\vec{S} \quad (7.258)$$



Faptul că raportul dintre momentul magnetic de spin și momentul cinetic de spin este de două ori mai mare decât același raport în cazul mișcării orbitale este cunoscut sub numele de anomalie giromagnetică.

Având în vedere cele discutate mai sus rezultă că proprietățile magnetice ale atomilor sunt legate de proprietățile magnetice ale electronilor acestor atomi.

Se poate calcula un moment cinetic total al electronilor din atom  $\vec{J}$  care este suma momentelor cinetice orbitale și de spin a electronilor. Acestui moment cinetic i se poate asocia un moment magnetic total al electronilor respectivi. Este posibil ca acest moment magnetic să fie zero sau diferit de zero.

Există mai multe situații posibile:

a) Când se introduce o substanță în câmp magnetic electronii se rotesc în așa fel încât pot genera un câmp magnetic de sens contrar câmpului exterior.

b) În absența câmpului magnetic exterior atomii substanței respective posedă momente magnetice care sunt orientate în toate direcțiile cu probabilitate egală. Ca urmare a acestui fapt câmpul magnetic produs de acestea este nul. Plasând substanța în câmp magnetic asupra momentelor magnetice acționează un cuplu de forțe care tinde să le orienteze pe toate paralel cu direcția câmpului. Chiar dacă orientarea momentelor paralel cu câmpul nu este perfectă datorită agitației termice, există totuși o orientare preferențială a acestora. Ca urmare, suma vectorială a momentelor magnetice ale atomilor este diferită de zero, ceea ce face ca și câmpul magnetic generat să fie diferit de zero. Se spune că în câmp magnetic substanța se magnetizează.

Dacă în material există un mare număr de momente magnetice dipolare, toate orientate în același sens iar densitatea acestora este  $n$  atunci se poate defini vectorul densitate de magnetizare:

$$\vec{M} = n\vec{m} \quad (7.259)$$

### Relații care au loc în materiale feromagnetice

a) *materiale omogene*

Să considerăm o probă dintr-un material în care momentele magnetice sunt uniform repartizate. Fie o folie din acest material cu fețele perpendiculare pe  $\vec{M}$  și având o grosime foarte mică ??.

Folia se poate diviza în elemente de volum  $dv = dadz$ , unde  $da$  este elementul de arie. Momentul magnetic al elementului de volum este:

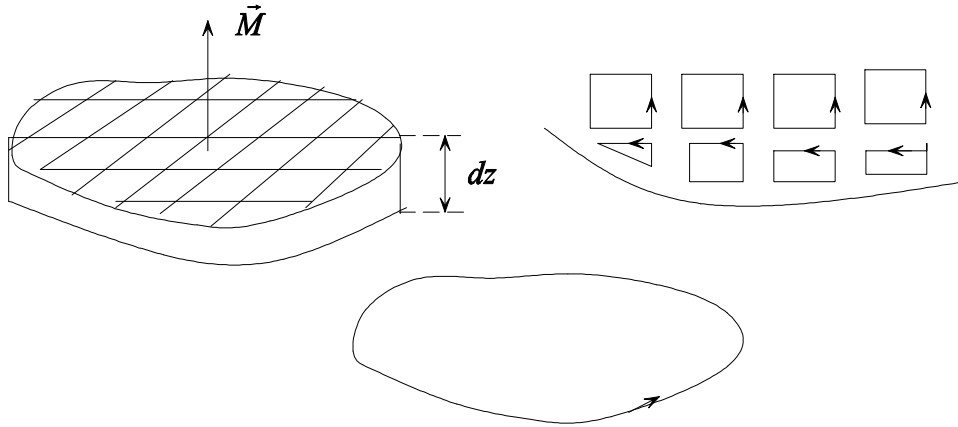


Figura 7.29: Material omogen în câmp magnetic

$$\vec{M} d\vec{a} dz$$

Dacă se admite că momentul magnetic este produs de un curent ce înconjoară porțiunea se consideră:

$$\vec{M} d\vec{a} dz = dI d\vec{a} \quad (7.260)$$

Cum  $d\vec{a}$  este paralel cu  $\vec{M}$  :

$$dI = M dz \quad (7.261)$$

În acest mod se poate înlocui fiecare porțiune de material cu câte o buclă de curent de intensitate  $I$  care satisface relația 7.261. Din Figura ?? se vede că rămân necompensați curenții de la margine. Acum se poate reface întregul bloc, care este echivalent cu o buclă de curent cu intensitatea

$$I = \int_0^z M dz = Mz \quad (7.262)$$

Acest curent poartă numele de curent superficial de magnetizare. El poate fi caracterizat printr-o densitate liniară de curent:

$$j_m(s) = \frac{I}{z} = M \quad (7.263)$$

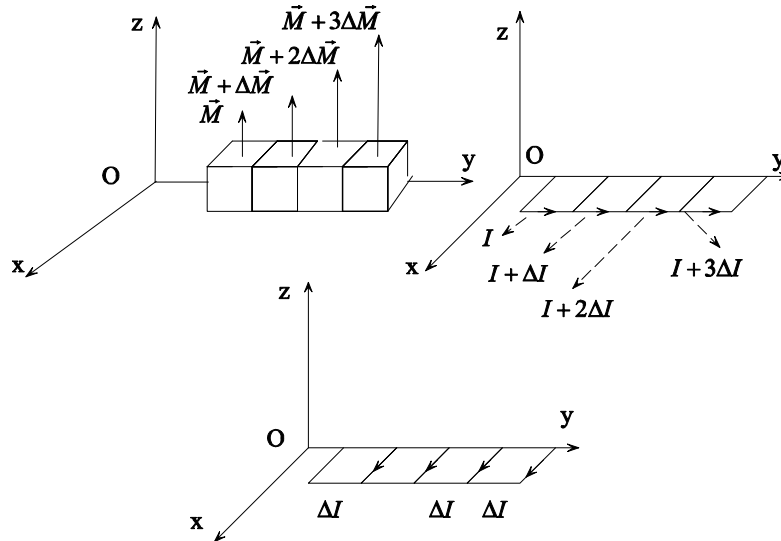


Figura 7.30: Material neomogen în câmp magnetic

b) *materiale neomogene*

În cazul materialelor neomogene  $\vec{M}$  și prin urmare curenții corespunzători de magnetizare nu au aceeași valoare în toate regiunile corpului și nu se mai compensează reciproc (Fig. 7.30).

Se va considera un caz particular al unui material magnetizat în direcția Oz și a cărui magnetizare crește în funcție de  $y$ . Materialul se împarte în volume paralelipipedice de mărime  $\Delta x \Delta y \Delta z$  a căror magnetizare este prezentată în Fig. 7.30. Fiecare element de volum poate fi înlocuit prin curentul superficial:

$$I = j_m \Delta z = M_z \Delta z \quad (7.264)$$

Cum magnetizarea crește liniar de la un element la alt element și intensitatea curenților va crește tot liniar. Ca urmare la limita de separație dintre două elemente de volum vecine, curenții de sens opus nu se anulează. Diferența dintre intensitățile curenților este:

$$\Delta I = [M_z(y + \Delta y) - M_z(y)] \Delta z = \frac{\partial M_z}{\partial y} \Delta y \Delta z \quad (7.265)$$

Se observă că pe fețele normale la Ox curenții se anulează reciproc. Den-

sitatea curentului în sensul axei Ox este:

$$j_{mx}^{(1)} = \frac{\Delta I}{\Delta y \Delta z} = \frac{\partial M_z}{\partial y} \quad (7.266)$$

Dacă se analizează cazul unei probe magnetizate în direcția Oy a cărei magnetizare are direcția axei Ox se obține:

$$j_{mx}^{(2)} = -\frac{\partial M_y}{\partial z} \quad (7.267)$$

Astfel:

$$j_{mx} = j_{mx}^{(1)} + j_{mx}^{(2)} = \frac{\partial M_z}{\partial y} - \frac{\partial M_y}{\partial z} = \left( \nabla \times \vec{M} \right)_x \quad (7.268)$$

Generalizând și pentru celelalte direcții rezultă:

$$\vec{j}_m = \nabla \times \vec{M} \quad (7.269)$$

### 7.4.9 Curenții liberi și intensitatea câmpului magnetic

Așa cum s-a prezentat mai înainte, s-a ajuns la concluzia că în afară de curenții de conducție (datorați electronilor liberi), la generarea unui câmp magnetic contribuie și curenții atomici sau moleculari datorați electronilor.

Densitatea totală de curent se poate exprima astfel:

$$\vec{j}_{total} = \vec{j}_{liber} + \vec{j}_m \quad (7.270)$$

unde  $\vec{j}_{liber}$ ,  $\vec{j}_m$  sunt densitățile de curent corespunzătoare electronilor liberi, respectiv legați.

Deoarece  $\vec{j}_m$  satisface relația 7.269, legea lui Ampère se poate scrie sub forma:

$$\nabla \times \vec{B} = \mu_0 \left( \vec{j}_{liber} + \vec{j}_m \right) = \mu_0 \left( \nabla \times \vec{M} + \vec{j}_{liber} \right) \quad (7.271)$$

de unde:

$$\vec{j}_{liber} = \nabla \times \left( \frac{\vec{B}}{\mu_0} - \vec{M} \right) \quad (7.272)$$

Relația 7.272 sugerează faptul că se poate defini o altă mărime caracteristică câmpului magnetic a cărei surse sunt doar curenții liberi, denumită intensitatea câmpului magnetic.

$$\vec{H} = \frac{\vec{B}}{\mu_0} - \vec{M} \quad (7.273)$$

Ea se măsoară în A/m. Rezultă:

$$\nabla \times \vec{H} = \vec{j}_{liber} \quad (7.274)$$

Integrând pe o suprafață care se sprijină pe un contur C:

$$\iint_S (\nabla \times \vec{H}) \cdot d\vec{S} = \iint_S \vec{j}_{liber} \cdot d\vec{S} \quad (7.275)$$

Se aplică teorema lui Stokes și rezultă:

$$\oint_C \vec{H} \cdot d\vec{l} = I_{liber} \quad (7.276)$$

Relația dintre  $\vec{H}$  și  $\vec{B}$  joacă un rol important în electromagnetism. Pentru substanțe izotrope paramagnetice sau diamagnetice există o relație de liniaritate:

$$\vec{B} = \mu \vec{H} = \mu_r \mu_0 \vec{H} \quad (7.277)$$

unde  $\mu$  este permeabilitatea absolută a mediului respectiv iar  $\mu_r$  este permeabilitatea relativă. Pentru astfel de substanțe  $\mu_r$  diferă foarte puțin de unitate. Pentru substanțele paramagnetice  $\mu_r > 1$ , iar pentru substanțele diamagnetice  $0 < \mu_r < 1$ .

Pentru substanțele feromagnetice relația 7.277 trebuie înlocuită cu o relație neliniară:

$$\vec{B} = \vec{B}(\vec{H}) \quad (7.278)$$

Aceste substanțe prezintă fenomenul de histerezis fapt ce arată că  $\vec{B}$  nu este o funcție univocă de  $\vec{H}$  (Fig.7.31). Mai mult inducția magnetică depinde de istoria materialului. Permeabilitatea relativă  $\mu_r$  în acest caz este definită ca derivata în raport cu  $H$  a raportului  $B/\mu_0$  când  $H$  are valori suficient de mici încât  $B$  și  $H$  să fie paraleli. Pentru anumite substanțe feromagnetice permeabilitatea relativă poate ajunge la valori de  $10^6$ .

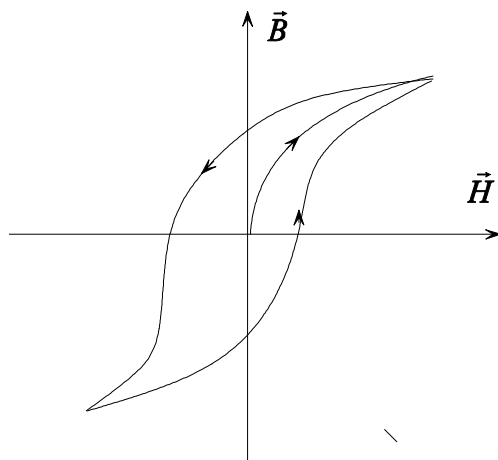


Figura 7.31: Curbă de histeresis

## 7.5 Inducția electromagnetică

Primele observații legate de câmpurile electrice și magnetice variabile în timp au fost realizate de Faraday în 1831. El a constatat că într-un circuit apare un curent când acesta este introdus sau scos din câmp magnetic.

În Figurile 7.32 și 7.33 sunt prezentate diferite moduri în care fenomenul se poate pune în evidență experimental. Astfel în cazul din Fig. 7.32 la închiderea comutatorului, în spira din circuitul care conține ampermetrul A se stabilește pentru scurt timp un curent care este înregistrat de acesta. Același lucru se petrece în cazul prezentat în Fig. 7.33 când magnetul este adus în apropierea spirei. Curent apare și atunci când magnetul este fix iar circuitul se rotește în câmpul creat de acesta.

Există mai multe posibilități de a obține o tensiune electromotoare indusă:

- a) prin plasarea unui circuit într-o regiune în care există un câmp magnetic variabil în timp.
- b) prin mișcarea unui circuit rigid într-un câmp magnetic.

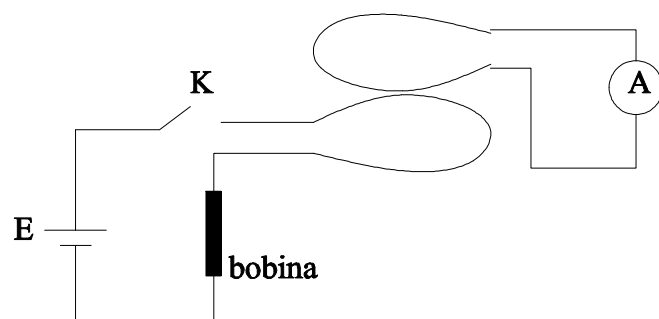


Figura 7.32: Fenomenul de inducție electromagnetică care apare la închiderea comutatorului K

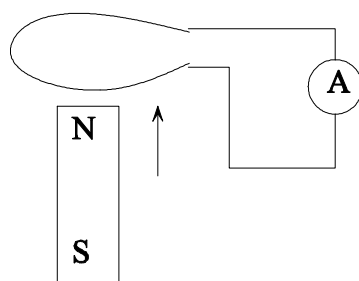


Figura 7.33: Fenomenul de inducție electromagnetică care apare la aducerea unui magnet în apropierea circuitului



Figura 7.34: Sarcină electrică în câmp magnetic

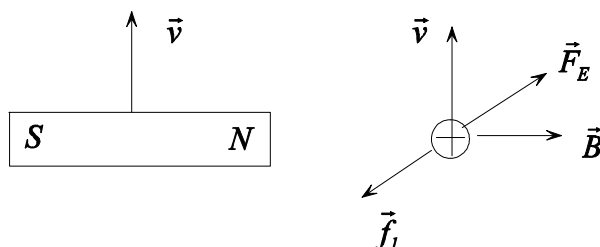


Figura 7.35: Sarcina electrică în mișcare în câmp magnetic

### 7.5.1 Câmpul electric generat prin mișcarea surselor câmpului magnetic

Se consideră o particulă cu sarcină electrică  $q$  care se găsește într-un câmp magnetic produs de un magnet (Fig. 7.34). Particula și magnetul sunt în repaus față de sistemul laboratorului (SL). Se constată că asupra particulei nu acționează nici o forță.

Să privim aceeași situație dintr-un sistem de referință care se deplasează cu viteza  $-\vec{v}$  față de SL (ne vom limita la cazul vitezelor mici față de viteza luminii). Față de acest sistem de referință particula și magnetul se deplasează cu viteza  $\vec{v}$ .

Deoarece sarcina se deplasează într-un câmp magnetic (Fig. 7.35) cu viteza  $\vec{v}$  ea va fi supusă unei forțe Lorentz  $\vec{f}_l = q\vec{v} \times \vec{B}$ . Dacă nu ar exista și alte forțe care să acționeze asupra particulei ea ar trebui să fie accelerată fapt ce ar intra în contradicție cu situația inițială. Acest paradox este eliminat dacă se consideră că în sistemul aflat în mișcare apare un câmp electric  $\vec{E}$  astfel încât:

$$\vec{F}_E = -\vec{f}_l \quad (7.279)$$

Rezultă:



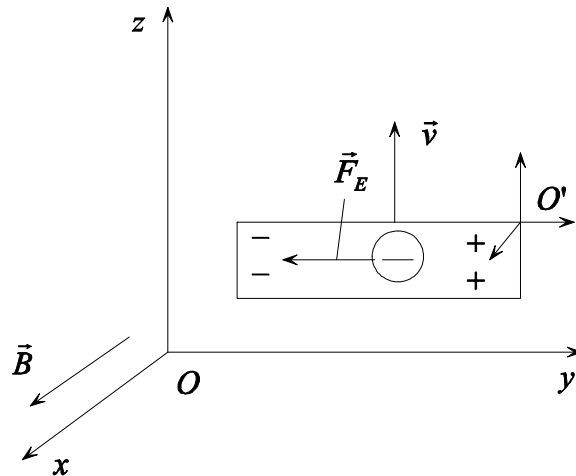


Figura 7.36: Bară conductoare în mișcare în câmp magnetic

$$q\vec{E} = -q(\vec{v} \times \vec{B}) \quad (7.280)$$

de unde:

$$\vec{E} = -(\vec{v} \times \vec{B}) \quad (7.281)$$

În concluzie, când sursa unui câmp magnetic este în mișcare față de un observator, acesta va constata pe lângă câmpul magnetic și existența unui câmp electric.

### 7.5.2 Câmpul indus într-un conductor în mișcare într-un câmp magnetic uniform

Fie un conductor de lungime  $l$  ce se deplasează cu viteza  $\vec{v}$  de-a lungul axei Oz într-un câmp magnetic uniform a cărui inducție magnetică este paralelă cu axa Ox (Fig. 7.36).

Un observator  $O'$  solidar legat de conductor constată că sursa câmpului magnetic se deplasează cu viteza  $-\vec{v}$ . Atunci în interiorul conductorului apare un câmp electric

$$\vec{E} = \vec{v} \times \vec{B} \quad (7.282)$$

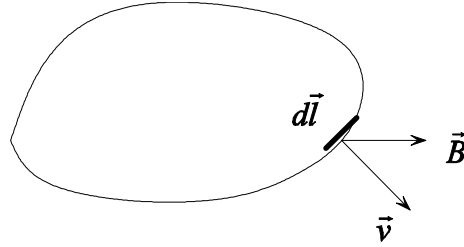


Figura 7.37: Spiră conductoare în câmp magnetic

Acest câmp este de natură neelectrostatică. Orice sarcină electrică va fi supusă unei forțe:

$$\vec{F} = q\vec{E} \quad (7.283)$$

Sub acțiunea acestei forțe, electronii se vor deplasa spre extremitatea din stânga a conductorului, iar la capătul din dreapta sa va produce o acumulare de sarcini pozitive. Aceste sarcini vor determina apariția unui câmp electric de natură electrostatică care va avea un sens contrar câmpului electric indus.

În această experiență imaginară capetele conductorului pot fi considerate ca cele două borne ale unei surse de t.e.m. a cărei valoare este:

$$\mathcal{E} = \int_0^l \vec{E} d\vec{l} = El = Blv \quad (7.284)$$

### 7.5.3 Tensiunea electromotoare indusă într-o spiră de curent ce se deplasează într-un câmp magnetic

Să considerăm o spiră realizată dintr-un conductor subțire care se deplasează în câmpul magnetic  $\vec{B}$  cu viteza  $\vec{v}$  ce face un unghi  $\alpha$  cu  $\vec{B}$  (Fig. 7.37).

Într-un element de buclă  $d\vec{l}$  câmpul electric indus este:

$$\vec{E} = \vec{v} \times \vec{B} \quad (7.285)$$

iar tensiunea electromotoare indusă este:

$$d\mathcal{E} = \vec{E} d\vec{l} = (\vec{v} \times \vec{B}) d\vec{l} \quad (7.286)$$

Tensiunea electromotoare indusă în întreaga buclă este:

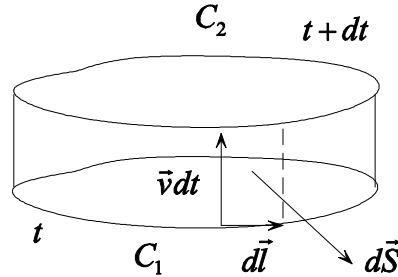


Figura 7.38: Spiră conductoare care se deplasează în câmp magnetic

$$\mathcal{E} = \oint_C (\vec{v} \times \vec{B}) d\vec{l} \quad (7.287)$$

În continuare se examinează mai detaliat această situație. Se consideră că în timpul deplasării circuitului forma acestuia se păstrează și atunci fiecare element al circuitului va fi caracterizat de o aceeași viteză de deplasare.

În cazul ilustrat în Fig.7.38 sunt reprezentate pozițiile buclei la momentele de timp  $t$  și  $t + dt$ . La momentul  $t$  fluxul câmpului magnetic prin buclă este:

$$\Phi(t) = \iint_S \vec{B} d\vec{S} \quad (7.288)$$

Pentru calculul fluxului prin suprafața circuitului la momentul  $t + dt$  vom ține cont că fluxul unei mărimi vectoriale este același prin orice suprafață mărginită de un contur dat.

Pentru poziția  $C_2$  a buclei la momentul  $t + dt$  se alege următoarea suprafață: suprafața inițială  $S$  și suprafețele laterale  $S_l$  datorate mișcării buclei. Atunci:

$$\Phi(t + dt) = \iint_S \vec{B} d\vec{S} + \iint_{S_l} \vec{B} d\vec{S} = \Phi(t) + \iint_{S_l} \vec{B} (\vec{v} dt \times d\vec{l}) \quad (7.289)$$

Deoarece integrala de suprafață se poate transforma într-o integrală curbilinie:

$$\Phi(t + dt) = \Phi(t) + \left[ \oint_C \vec{B} (\vec{v} \times d\vec{l}) \right] dt \quad (7.290)$$

rezultă

$$d\Phi = \Phi(t + dt) - \Phi(t) = \left[ \oint_C \vec{B} (\vec{v} \times d\vec{l}) \right] dt \quad (7.291)$$

sau

$$\frac{d\Phi}{dt} = \oint_C \vec{B} (\vec{v} \times d\vec{l}) = - \oint_C (\vec{v} \times \vec{B}) d\vec{l} \quad (7.292)$$

Conform relației 7.287 ultima integrală este chiar tensiunea electromotoare indusă:

$$\mathcal{E} = - \frac{d\Phi}{dt} \quad (7.293)$$

Rezultă că apariția unei t.e.m. induse într-un circuit este determinată de viteza de variație a fluxului inducției magnetice prin acel circuit.

#### 7.5.4 Legea inducției electromagnetice

În paragraful precedent s-a arătat că variația fluxului magnetic ca urmare a deplasării circuitului în câmp magnetic determină o t.e.m. indusă. Un flux magnetic variabil se poate obține când câmpul magnetic variază în timp. Faptul că apare un curent în interiorul circuitului arată că și în acest caz se induce o t.e.m iar asupra sarcinilor se exercită o forță de natură electrică. Relația 7.293 rămâne valabilă în orice situație în care există un câmp magnetic variabil în timp printr-un circuit. Deoarece:

$$\mathcal{E} = \oint_c \vec{E} d\vec{l} \quad (7.294)$$

și

$$\Phi = \iint \vec{B} d\vec{S} \quad (7.295)$$

atunci:

$$\oint_c \vec{E} d\vec{l} = - \frac{d}{dt} \iint_S \vec{B} d\vec{S} \quad (7.296)$$

unde  $S$  este suprafața care se sprijină pe curba  $C$ .

Se remarcă faptul că, deoarece  $\oint_c \vec{E} d\vec{l} \neq 0$  câmpul electric indus este neconservativ. Transformând integrala din membrul stâng al relației 7.296 într-o integrală pe suprafața  $S$  se obține:

$$\iint_S (\nabla \times \vec{E}) d\vec{S} = - \iint_S \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} d\vec{S} \quad (7.297)$$

De aici se obține:

$$\nabla \times \vec{E} = - \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \quad (7.298)$$

Aceasta este forma diferențială a legii lui Faraday; ea stabilește că se pot produce câmpuri electrice prin variația în timp a câmpului magnetic. Trebuie remarcat că suprapunerea câmpului electric indus cu un câmp electrostatic nu modifică cu nimic relația de mai sus deoarece rotorul unui câmp potențial este nul.

În același timp liniile câmpului electrostatic pornesc de pe corpurile încărcate pozitiv și se termină pe corpurile încărcate negativ; în cazul în care este implicat un câmp electric indus liniile de câmp formează curbe închise.

### 7.5.5 Energia câmpului magnetic

Pentru studiul energiei câmpului magnetic se consideră că printr-un proces lent, cvasistaționar, se modifică densitatea curenților de la valoarea zero până la o valoare finală. În evaluarea schimburilor de energie trebuie să se țină cont că lucrul mecanic al forței Lorentz este nul astfel că transferul de energie de la și înspre câmpul magnetic nu poate fi asociat cu un lucru mecanic al forței Lorentz. În schimb orice variație a câmpului magnetic poate fi asociată cu un câmp electric indus  $\vec{E}_{ind}$ .

Fie un circuit prin care circulă curentul  $I$ . Dacă fluxul câmpului magnetic se schimbă atunci în circuit se induce o tensiune electromotoare  $\mathcal{E}$ . Pentru a menține curentul existent în circuit trebuie ca sursele să efectueze un lucru mecanic. Transferul de energie efectuat prin intermediul surselor în scopul compensării câmpului  $\vec{E}_{ind}$  se evaluează considerând un câmp compensator  $\vec{E}_c = -\vec{E}_{ind}$ .

Vom considera inițial o particulă cu viteza  $\vec{v}$  asupra căreia acționează o forță  $\vec{F}$ . Viteza de variație a energiei cinetice a acestei particule este:

$$\frac{dE_{cin}}{dt} = \vec{v} \vec{F} \quad (7.299)$$

Rezultă că energia furnizată de surse în unitatea de timp pentru a menține viteza particulei cu sarcina  $e$  este:

$$e\vec{v}\vec{E}_c$$

Pentru a calcula lucrul mecanic efectuat de surse în unitatea de timp asupra circuitului considerat se însumează contribuția acțiunii surselor asupra tuturor electronilor. Ținând cont că  $\vec{j} = ne\vec{v}$  rezultă:

$$\frac{dW}{dt} = \sum e\vec{v}\vec{E}_c = \sum_{\Delta l} \Delta N e \frac{\vec{j}}{ne} \vec{E}_c \quad (7.300)$$

În expresia de mai sus se consideră suma contribuțiilor porțiunilor de circuit  $\Delta l$  în care numărul de electroni este  $\Delta N$ . Notând cu  $S$  secțiunea conductorului și ținând cont că  $n$  este concentrația de electroni atunci  $\Delta N/n = S\Delta l$ . Relația 7.300 devine:

$$\frac{dW}{dt} = \sum_{\Delta l} S\Delta l \vec{j}\vec{E}_c = \sum_{\Delta l} S j \Delta l \vec{E}_c = -I \sum_{\Delta l} \Delta l \vec{E}_{ind} \quad (7.301)$$

Dar cum  $\sum_{\Delta l} \Delta l \vec{E}_{ind} = \mathcal{E}$  atunci:

$$\frac{dW}{dt} = -I\mathcal{E} = I \frac{d\Phi}{dt} \quad (7.302)$$

unde  $\Phi$  este fluxul câmpului magnetic prin circuitul considerat.

Rezultă că dacă variația fluxului inducției magnetice printr-un circuit prin care trece curentul  $I$  este  $\delta\Phi = S\delta B$ , lucrul mecanic efectuat de surse pentru a menține neschimbată valoarea curentului este:

$$\delta W = I\delta\Phi = I \left( \vec{S}\delta\vec{B} \right) \quad (7.303)$$

În relația 7.303 s-a considerat că variația fluxului este datorată numai variației câmpului magnetic  $\delta\vec{B}$ .

Pentru evaluarea lucrului mecanic efectuat pentru stabilirea unei distribuții staționare de curenți și câmpuri se consideră că procesul decurge cu o viteză foarte mică astfel încât condiția  $\Delta\vec{j} = 0$  să fie tot timpul îndeplinită. Atunci distribuția de curent poate fi împărțită într-o rețea de bucle elementare, o buclă elementară reprezentând un curent de secțiune  $\Delta\sigma$  care urmărește o curbă închisă  $C$  ce delimitează o suprafață  $\Delta S$  (Fig. 7.39).

Pentru a exprima lucrul mecanic efectuat împotriva forțelor de tensiune electromotoare induse datorită modificării inducției magnetice vom ține cont de relația 7.303. Pentru o buclă elementară lucrul mecanic are expresia:

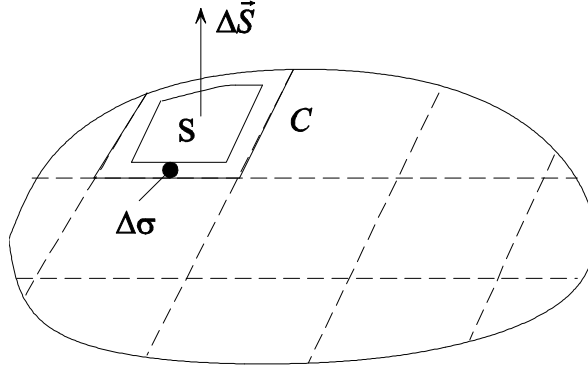


Figura 7.39: Distribuție de curent împărțită în mici bucle de curent

$$\Delta(\delta W) = I \iint_{\Delta S} \delta \vec{B} d\vec{S} \quad (7.304)$$

Se exprimă inducția magnetică în funcție de potențialul vector și curentul în funcție de densitatea de curent. Rezultă:

$$\Delta(\delta W) = j \Delta \sigma \iint_{\Delta S} \delta(\nabla \times \vec{A}) d\vec{S} \quad (7.305)$$

Aplicând teorema lui Stokes se poate scrie:

$$\Delta(\delta W) = j \Delta \sigma \oint_C (\delta \vec{A}) d\vec{l} \quad (7.306)$$

Cum  $j \Delta \sigma d\vec{l} = \vec{j} dv$ ,  $d\vec{l}$  fiind paralel cu  $\vec{j}$  suma peste toate aceste bucle va fi o integrală de volum astfel încât lucrul mecanic pentru întreaga densitate de curent este:

$$\delta W = \iiint (\delta \vec{A}) \vec{j} dv \quad (7.307)$$

Pentru a obține o expresie a lucrului mecanic care să conțină în locul lui  $\vec{j}$  și  $\delta \vec{A}$  vectorii câmpului magnetic se folosește legea lui Ampère  $\nabla \times \vec{H} = \vec{j}$ . Relația 7.307 devine:

$$\delta W = \iiint \delta \vec{A} (\nabla \times \vec{H}) dv \quad (7.308)$$

Se ține cont de relația:

$$\nabla (\vec{H} \times \delta \vec{A}) = \delta \vec{A} (\nabla \times \vec{H}) - \vec{H} (\nabla \times \delta \vec{A})$$

Atunci:

$$\delta W = \iiint \left[ \vec{H} (\nabla \times \delta \vec{A}) + \nabla (\vec{H} \times \delta \vec{A}) \right] dv \quad (7.309)$$

Al doilea termen din 7.309 se anulează la infinit deoarece  $\vec{H}$  și  $\vec{A}$  se presupun nule. Atunci lucrul mecanic este:

$$\delta W = \iiint \vec{H} \delta \vec{B} dv \quad (7.310)$$

Dacă presupunem medii liniare (neferomagnetice):

$$\vec{H} \delta \vec{B} = \frac{1}{2} \delta (\vec{H} \vec{B})$$

Când câmpul variază de la zero la o valoare finită se obține pentru energia câmpului magnetic formula:

$$W = \frac{1}{2} \iiint \vec{H} \vec{B} dv \quad (7.311)$$

Modificarea energiei magnetice atunci când un corp cu permeabilitatea  $\mu_1$  este plasat într-un mediu magnetic ale cărui surse sunt fixe se poate rezolva în analogie cu modificarea energiei câmpului electrostatic când într-un câmp ale cărui surse sunt fixe se aduce un corp dielectric.

Dacă în mediu inducția câmpului magnetic este  $\vec{B}_0$ , și intensitatea este  $\vec{H}_0$  iar după introducerea corpului de permeabilitate  $\mu$  vectorii câmpului magnetic devin  $\vec{B}$  și  $\vec{H}$ , modificarea energiei este dată de:

$$W = \frac{1}{2} \iiint_V (BH_0 - HB_0) dv \quad (7.312)$$

unde integrala se extinde peste volumul corpului.

## 7.6 Ecuațiile Maxwell

Ecuațiile Maxwell reprezintă formularea matematică a principalelor postulate ale electrodinamicii clasice. Ele sunt un sistem complet de ecuații în sensul



că determină univoc câmpul electromagnetic. Ele sunt valabile în anumite situații, și anume atunci când corpurile materiale sunt imobile iar constantele de material  $\varepsilon$ ,  $\mu$ ,  $\sigma$  nu depind de timp sau de intensitatea câmpurilor. Se face abstracție de prezența unor materiale ce prezintă momente magnetice dipolare permanente. Nu se ia în considerare dependența constantelor de material de temperatură. Aceste ecuații se exprimă sub forma unor legi generale precum și a unor legi de material.

### 7.6.1 Legea fluxului electric

Este legea care ilustrează legătura dintre câmpul electric și sursele sale. Sub formă diferențială ea este dată de relația:

$$\nabla \vec{D} = \rho_l \quad (7.313)$$

unde  $\rho_l$  este densitatea de sarcini libere. Sub formă integrală această lege se scrie:

$$\iint_S \vec{D} d\vec{S} = \iiint_V \rho_l dv \quad (7.314)$$

unde  $S$  este suprafața ce mărginește volumul  $V$ .

În vid  $\vec{D} = \varepsilon_0 \vec{E}$ . Rezultă:

$$\iint_S \vec{E} d\vec{S} = \frac{1}{\varepsilon_0} \iiint_V \rho dV \quad (7.315)$$

și

$$\nabla \vec{E} = \frac{\rho}{\varepsilon_0} \quad (7.316)$$

### 7.6.2 Legea fluxului magnetic

Forma diferențială a legii este :

$$\nabla \vec{B} = 0 \quad (7.317)$$

iar forma integrală este:

$$\iint_S \vec{B} d\vec{S} = 0 \quad (7.318)$$

unde  $S$  este o suprafață închisă. Ecuțiile de mai sus sunt o consecință a faptului că liniile de câmp sunt închise. Legea arată inexistența sarcinilor magnetice libere.

### 7.6.3 Legea inducției electromagnetice

Forma diferențială este:

$$\nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \quad (7.319)$$

iar forma integrală este

$$\oint_C \vec{E} d\vec{l} = -\frac{d}{dt} \iint_S \vec{B} d\vec{S} \quad (7.320)$$

Curba închisă  $C$  mărginește suprafața  $S$  care nu este o suprafață închisă.

Această lege arată că un câmp magnetic variabil în timp produce un câmp electric. Sub formă integrală legea confirmă observațiile experimentale: tensiunea electromotoare indusă într-un circuit este egală cu viteza de variație a fluxului magnetic prin suprafața circuitului.

### 7.6.4 Legea circuitului magnetic. Curent de deplasare

Legea stabilește că câmpul magnetic poate fi produs de curenți electrici și de câmpuri electrice variabile în timp. Pentru curenți staționari această lege este:

$$\oint_C \vec{H} d\vec{l} = \iint_S \vec{j} d\vec{S} \quad (7.321)$$

$$\nabla \times \vec{H} = \vec{j} \quad (7.322)$$

Maxwell a fost primul care a sesizat unele dificultăți ridicate de ecuațiile de mai sus. Să aplicăm această lege succesiv pentru curbele  $C_1, C_2, \dots$  a căror lungime tinde la zero (Fig. 7.40).

Atunci suprafețele  $S_1, S_2, \dots$  mărginite de curbele  $C_1, C_2, \dots$  tind către o suprafață închisă și finită iar:

$$\lim \oint_C \vec{H} d\vec{l} = 0 \quad (7.323)$$

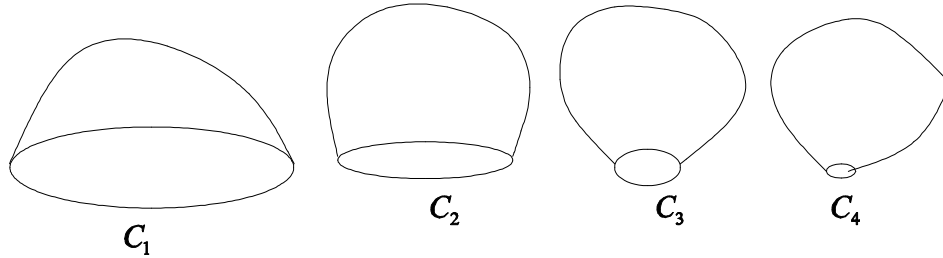


Figura 7.40: Curbe a căror lungime tinde la zero

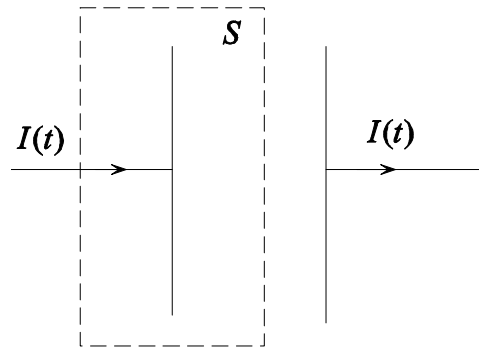


Figura 7.41: Încărcarea unui condensator

Rezultă că prin suprafață închisă  $S$ :

$$\iint_S \vec{j} d\vec{S} = 0 \quad (7.324)$$

Integrala de suprafață din relația 7.321 reprezintă curentul total ce iese din suprafața  $S$ . Egalitatea 7.324 arată că printr-o suprafață închisă curentul net este nul. Această situație este valabilă doar în cazul curenților staționari. Există și cazuri când acest lucru nu se petrece.

Să considerăm de exemplu încărcarea unui condensator (Fig. 7.41).

Fie o suprafață  $S$  închisă care înconjoară una din armături. Viteza cu care crește sarcina pe această armătură este:

$$\frac{dq}{dt} = i(t) \quad (7.325)$$

Atunci:

$$\iint_S \vec{j} d\vec{S} = -\frac{dq}{dt} \neq 0 \quad (7.326)$$

Deoarece curentul iese prin suprafață, integrala este negativă  $\vec{j}$  fiind îndreptat înspre interiorul suprafeței iar  $d\vec{S} = \vec{n}dS$  spre exterior. Cum

$$q = \iint_S \vec{D} d\vec{S} \quad (7.327)$$

rezultă:

$$\frac{dq}{dt} = \frac{d}{dt} \iint_S \vec{D} d\vec{S} \quad (7.328)$$

Atunci:

$$\iint_S \vec{j} d\vec{S} + \frac{d}{dt} \iint_S \vec{D} d\vec{S} = 0 \quad (7.329)$$

Termenul al doilea din relația 7.329 are dimensiune de curent și poartă numele de curent de deplasare.

Ecuția de mai sus este legea de conservare a sarcinii. O formulare mai generală a legii circuitului magnetic se obține dacă în relația 7.321 se înlocuiește  $\iint_S \vec{j} d\vec{S}$  cu  $\iint_S \vec{j} d\vec{S} + \frac{d}{dt} \iint_S \vec{D} d\vec{S}$ . Se obține:

$$\oint_C \vec{H} d\vec{l} = \iint_S \vec{j} d\vec{S} + \frac{d}{dt} \iint_S \vec{D} d\vec{S} \quad (7.330)$$

sau scriind relația în formă diferențială:

$$\nabla \times \vec{H} = \vec{j} + \frac{\partial}{\partial t} \vec{D} \quad (7.331)$$

Aceste ultime două relații arată că un câmp magnetic poate fi generat de un curent electric și de un câmp electric variabil în timp.

Dacă se consideră situația din vid  $\vec{B} = \mu_0 \vec{H}$  și  $\vec{D} = \epsilon_0 \vec{E}$  ecuația 7.331 devine:

$$\nabla \times \vec{B} = \mu_0 \vec{j} + \mu_0 \epsilon_0 \frac{\partial}{\partial t} \vec{E} \quad (7.332)$$

iar ecuația 7.330 devine:

$$\oint_C \vec{B} d\vec{l} = \mu_0 \iint_S \vec{j} d\vec{S} + \mu_0 \epsilon_0 \frac{d}{dt} \iint_S \vec{E} d\vec{S} \quad (7.333)$$

### 7.6.5 Legile de material

Experimental se constată existența unor relații între  $\vec{P}$  și  $\vec{E}$ ,  $\vec{H}$  și  $\vec{M}$  și între  $\vec{j}$  și  $\vec{E}$ . Ele sunt determinate de starea mediului.

#### Legătura dintre $\vec{P}$ și $\vec{E}$

În general densitatea de polarizare  $\vec{P}$  este o sumă formată din doi termeni:

$$\vec{P} = \vec{P}_p + \vec{P}_t \quad (7.334)$$

Termenul  $\vec{P}_p$  este polarizarea permanentă și este independentă de existența câmpului electric (se poate obține o polarizare permanentă tensionând pe o anumită direcție un cristal piezoelectric).

Termenul  $\vec{P}_t$  poartă numele de polarizare temporală și este determinat de acțiunea câmpului electric.

$$\vec{P}_t = \vec{P}_t(\vec{E}) \quad (7.335)$$

Astfel în mediile anizotrope dar liniare:

$$\begin{aligned} P_x &= \varepsilon_0 (\chi_{xx}^e E_x + \chi_{xy}^e E_y + \chi_{xz}^e E_z) \\ P_y &= \varepsilon_0 (\chi_{yx}^e E_x + \chi_{yy}^e E_y + \chi_{yz}^e E_z) \\ P_z &= \varepsilon_0 (\chi_{zx}^e E_x + \chi_{zy}^e E_y + \chi_{zz}^e E_z) \end{aligned} \quad (7.336)$$

Mărimile  $\chi_{ij}^e$  unde  $i, j = x, y, z$  sunt componentele unui tensor simetric, denumit tensorul susceptibilității electrice<sup>2</sup>. Există un anumit sistem de referință în care tensorul respectiv are diferite de zero doar componentele pe diagonală. Relațiile 7.336 se pot scrie condensat:

$$\vec{P}_t = \varepsilon_0 \overline{\overline{\chi^e}} \vec{E} \quad (7.337)$$

Într-un mediu omogen și izotrop mărimea tensorială  $\overline{\overline{\chi^e}}$  devine un scalar  $\chi_e$ .

$$\vec{P} = \varepsilon_0 \chi_e \vec{E} \quad (7.338)$$

<sup>2</sup>Tensorul este simetric  $\chi_{ij}^e = \chi_{ji}^e$

În cazul în care nu există polarizare permanentă pentru mediile anizotrope liniare, inducția câmpului electric se scrie că:

$$\vec{D} = \varepsilon_0 \vec{E} + \vec{P} = \varepsilon_0 \vec{E} + \varepsilon_0 \overline{\chi^e} \vec{E} = \varepsilon_0 \left(1 + \overline{\chi^e}\right) \vec{E} = \varepsilon_0 \overline{\varepsilon} \vec{E} \quad (7.339)$$

unde

$$\overline{\varepsilon} = 1 + \overline{\chi^e}$$

este tensorul permitivității relative a mediului respectiv.

În cazul mediilor izotrope fără polarizare permanentă

$$\vec{D} = \varepsilon_0 \vec{E} + \vec{P} = \varepsilon_0 (1 + \chi_e) \vec{E} = \varepsilon_0 \varepsilon \vec{E} \quad (7.340)$$

iar permitivitatea relativă este un scalar:

$$\varepsilon = 1 + \chi_e$$

### Legătura dintre $\vec{H}$ și $\vec{M}$

Densitatea de magnetizare a unui material este dată de suma a doi termeni:

$$\vec{M} = \vec{M}_p + \vec{M}_t \quad (7.341)$$

unde  $\vec{M}_p$  este magnetizarea permanentă, independentă de câmpul magnetic și  $\vec{M}_t$  magnetizarea temporală, dependentă de câmpul magnetic. Corpurile feromagnetice prezintă magnetizare permanentă. Magnetizarea temporală se întâlnește la toate corpurile și în general are o valoare foarte mică:

$$\vec{M}_t = \vec{M}_t(\vec{H}) \quad (7.342)$$

În mediile anizotrope liniare fără magnetizare permanentă

$$\vec{M} = \vec{M}_t = \overline{\chi^m} \vec{H} \quad (7.343)$$

unde  $\overline{\chi^m}$  este tensorul permeabilității magnetice. În cazul mediilor izotrope liniare tensorul degenerază într-un scalar:

$$\vec{M} = \chi_m \vec{H}$$

În cazul mediilor anizotrope fără magnetizare permanentă inducția câmpului magnetic este:

$$\vec{B} = \mu_0 (\vec{H} + \vec{M}) = \mu_0 \left(1 + \overline{\chi^m}\right) \vec{H} = \mu_0 \overline{\mu} \vec{H} \quad (7.344)$$

unde  $\overline{\mu}$  este tensorul permeabilității relative.

În mediile izotrope liniare cei doi tensori devin scalari:

$$\vec{B} = \mu_0 (\vec{H} + \vec{M}) = \mu_0 (1 + \chi_m) \vec{H} = \mu_0 \mu \vec{H} \quad (7.345)$$

### 7.6.6 Legătura dintre $\vec{j}$ și $\vec{E}$

În mediile anizotrope și liniare legătura dintre vectorii  $\vec{j}$  și  $\vec{E}$  este dată de legea lui Ohm a cărei formă generală este:

$$\vec{j} = \overline{\sigma} (\vec{E} + \vec{E}_i) \quad (7.346)$$

unde  $\overline{\sigma}$  este tensorul conductivității, iar  $\vec{E}_i$  este intensitatea câmpurilor electrice de origine neelectrostatică (produse datorită neomogenităților de material sau de temperatură).  $\vec{E}_i$  se numește câmp electric imprimat.

## 7.7 Potențiale electromagnetice

Ecuatiile lui Maxwell sunt un sistem de ecuații cu derivate parțiale de ordinul întâi care leagă între ei vectorii câmpurilor electric și magnetic. Ecuatiile Maxwell împreună cu legile de material permit determinarea vectorilor câmpului electric și ai câmpului magnetic în funcție de  $\rho$  și  $\vec{j}$ .

Ecuatiile pot fi rezolvate ca atare pentru anumite situații simple. Uneori este convenabil să se introducă un potențial scalar sau un potențial vector.

Deoarece  $\nabla \cdot \vec{B} = 0$  indiferent dacă câmpul magnetic este static sau dinamic putem defini vectorul inducție câmp magnetic prin intermediul potențialului vector

$$\vec{B} = \nabla \times \vec{A} \quad (7.347)$$

Introducând 7.347 în relația 7.319 obținem:

$$\nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial}{\partial t} (\nabla \times \vec{A})$$

sau

$$\nabla \times \left( \vec{E} + \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} \right) = 0 \quad (7.348)$$

Dacă rotorul unei mărimi se anulează atunci acea mărime poate fi scrisă ca un gradient al unei funcții scalare și anume al potențialului:

$$\vec{E} + \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} = -\nabla V \quad (7.349)$$

Rezultă:

$$\vec{E} = -\nabla V - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} \quad (7.350)$$

Prin definirea lui  $\vec{B}$  și  $\vec{E}$  în funcție de potențialele  $\vec{A}$  și  $V$  (relațiile 7.347 și 7.350) cele două ecuații omogene ale lui Maxwell 7.317 și 7.319 sunt satisfăcute. Fie un mediu omogen și izotrop în care  $\varepsilon_r$  și  $\mu_r$  sunt independente de intensitățile câmpului electromagnetic. Ne propunem să obținem ecuațiile satisfăcute de potențialul vector  $\vec{A}$  și potențialul scalar  $V$ . Din relațiile 7.347 și 7.350 se poate scrie:

$$\vec{D} = \varepsilon \vec{E} = -\varepsilon \left( \nabla V + \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} \right) \quad (7.351)$$

$$\vec{H} = \frac{1}{\mu} \vec{B} = \frac{1}{\mu} (\nabla \times \vec{A}) \quad (7.352)$$

Aplicând relației 7.351 operatorul divergență și considerând 7.313 se obține:

$$\nabla \cdot \vec{D} = -\varepsilon \nabla \cdot \left( \nabla V + \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} \right) = \rho \quad (7.353)$$

De aici rezultă:

$$\Delta V + \nabla \cdot \left( \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} \right) = -\frac{\rho}{\varepsilon} \quad (7.354)$$

Aplicând relației 7.352 operatorul rotor și considerând 7.331 rezultă:



$$\nabla \times \left( \frac{1}{\mu} \nabla \times \vec{A} \right) = \vec{j} + \varepsilon \frac{\partial}{\partial t} \left( -\nabla V - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} \right)$$

sau

$$\nabla \times \left( \nabla \times \vec{A} \right) + \varepsilon \mu \nabla \left( \frac{\partial V}{\partial t} \right) + \varepsilon \mu \frac{\partial^2 \vec{A}}{\partial t^2} = \mu \vec{j} \quad (7.355)$$

Dar:

$$\nabla \times \left( \nabla \times \vec{A} \right) = \nabla \left( \nabla \cdot \vec{A} \right) - \Delta \vec{A}$$

rezultă

$$-\Delta \vec{A} + \nabla \left( \nabla \cdot \vec{A} \right) + \varepsilon \mu \nabla \left( \frac{\partial V}{\partial t} \right) + \varepsilon \mu \frac{\partial^2 \vec{A}}{\partial t^2} = \mu \vec{j}$$

sau

$$\Delta \vec{A} - \varepsilon \mu \frac{\partial^2 \vec{A}}{\partial t^2} - \nabla \left( \nabla \cdot \vec{A} + \varepsilon \mu \frac{\partial V}{\partial t} \right) = -\mu \vec{j} \quad (7.356)$$

Se obțin astfel ecuațiile 7.354 și 7.356 pe care le satisfac cele două potențiale, ecuații care sunt încă cuplate.

Decuplarea acestor două ecuații poate fi realizată ținând cont de faptul că există o nedeterminare în definirea potențialelor.

Astfel potențialul vector al câmpului magnetic nu este modificat de transformarea

$$\vec{A}' \rightarrow \vec{A} + \nabla \Psi \quad (7.357)$$

iar potențialul scalar de transformarea

$$V' \rightarrow V - \frac{\partial \Psi}{\partial t} \quad (7.358)$$

Acestea se numesc transformări de etalonare iar invarianța câmpurilor în urma acestor transformări se numește condiție de etalonare.

Invarianța câmpurilor la transformarea de etalonare dă posibilitatea de a se lucra cu ecuații mai simple. O relație simplă este sugerată de forma ecuației 7.356 în care termenul:

$$\nabla \left( \nabla \vec{A} + \varepsilon\mu \frac{\partial V}{\partial t} \right)$$

poate fi anulat dacă se pune condiția:

$$\nabla \vec{A} + \varepsilon\mu \frac{\partial V}{\partial t} = 0 \quad (7.359)$$

Această condiție este numită condiția lui Lorentz iar etalonarea respectivă poartă numele de etalonare Lorentz. Atunci ecuația satisfăcută de potențialul vector este:

$$\Delta \vec{A} - \varepsilon\mu \frac{\partial^2 \vec{A}}{\partial t^2} = -\mu \vec{j} \quad (7.360)$$

Din condiția de etalonare Lorentz obținem:

$$\nabla \vec{A} = -\varepsilon\mu \frac{\partial V}{\partial t}$$

iar ecuația 7.354 devine:

$$\Delta V - \varepsilon\mu \frac{\partial^2 V}{\partial t^2} = -\frac{\rho}{\varepsilon} \quad (7.361)$$

## 7.8 Condiții la limită

Suprafețele corpurilor constituie frontiere care separă medii ce au în general proprietăți diferite. Ne propunem să studiem câmpurile în vecinătatea unor astfel de suprafețe unde parametri  $\varepsilon$ ,  $\mu$ , și  $\sigma$  se schimbă brusc.

### 7.8.1 Condițiile la limită pentru componentele normale ale inducției câmpului electric și inducției câmpului magnetic

Fie  $S$  suprafața de separație dintre mediile 1 și 2. Se consideră din această suprafață un element  $\Delta S$  suficient de mic. Se construiește un cilindru de înălțime  $\Delta h$  situat în cele două medii (Fig. 7.42).

Suprafața  $\Delta S$  se alege suficient de mică astfel încât pe bazele cilindrului considerat vectorul inducție câmp magnetic să fie uniform.

Atunci aplicând legea lui Gauss se obține:

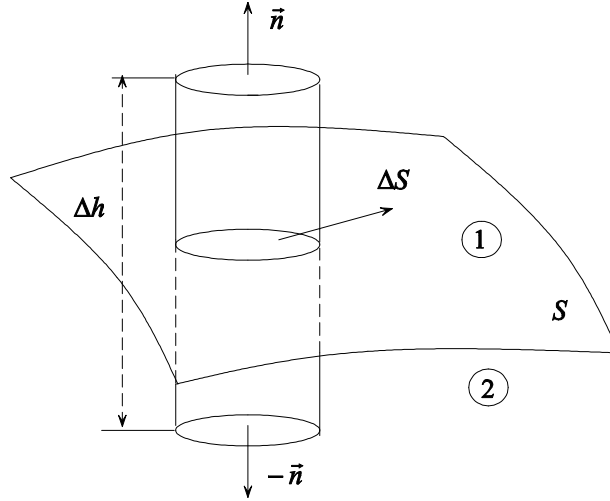


Figura 7.42: Construcție pentru demonstrarea relațiilor dintre componentele normale ale inducției câmpului electric și componentele normale ale inducției câmpului magnetic la suprafața de separație dintre două medii.

$$\vec{D}_1 \vec{n} \Delta S - \vec{D}_2 \vec{n} \Delta S + \Phi_{lat} = \Delta q \quad (7.362)$$

unde  $\Phi_{lat}$  este fluxul inducției câmpului electric prin suprafața laterală a cilindrului iar sarcina  $\Delta q$  este sarcina din interiorul cilindrului.

Se face înălțimea cilindrului să tindă la zero  $\Delta h \rightarrow 0$ . Atunci  $\Phi_{lat} = 0$ . Dacă admitem că poate exista sarcină și pe suprafața  $\Delta S$  atunci putem scrie:

$$\Delta q = \Delta q_v + \Delta q_s \quad (7.363)$$

unde  $\Delta q_s$  este sarcina de suprafață, iar  $\Delta q_v$  este sarcina din volumul cilindrului. Atunci când înălțimea tinde la zero și sarcina de volum  $\Delta q_v$  va tinde la zero. Relația 7.362 devine:

$$\left( \vec{D}_1 - \vec{D}_2 \right) \vec{n} \Delta S = \Delta q_s = \sigma \Delta S \quad (7.364)$$

unde  $\sigma$  este densitatea de sarcină de pe suprafață.

Rezultă:

$$\left( \vec{D}_1 - \vec{D}_2 \right) \vec{n} = \sigma \quad (7.365)$$

Deoarece

$$\begin{aligned}\vec{D}_1 \vec{n} &= D_{1n} \\ \vec{D}_2 \vec{n} &= D_{2n}\end{aligned}$$

sunt componentele normale la suprafața de separație dintre cele două medii relația 7.365 se mai poate scrie ca:

$$D_{1n} - D_{2n} = \sigma$$

Dacă pe suprafața de separație dintre cele două medii nu există sarcini electrice atunci:

$$D_{1n} = D_{2n}$$

adică componenta normală a inducției câmpului electric este continuă.

Pentru componentele normale ale inducției câmpului magnetic vom utiliza tot teorema lui Gauss ca și în cazul anterior:

$$\vec{B}_1 \vec{n} \Delta S - \vec{B}_2 \vec{n} \Delta S + \Phi_{lat} = 0 \quad (7.366)$$

Se face înălțimea cilindrului să tindă la zero  $\Delta h \rightarrow 0$ . Atunci:

$$\left( \vec{B}_1 - \vec{B}_2 \right) \vec{n} = 0$$

Cum:

$$\vec{B}_1 \vec{n} = B_{1n} \quad ; \quad \vec{B}_2 \vec{n} = B_{2n}$$

unde  $B_{1n}$  și  $B_{2n}$  sunt componentele normale ale inducției câmpului magnetic, rezultă:

$$B_{1n} = B_{2n}$$

La suprafața de separație a două medii componenta normală a vectorului inducție câmp magnetic este continuă.

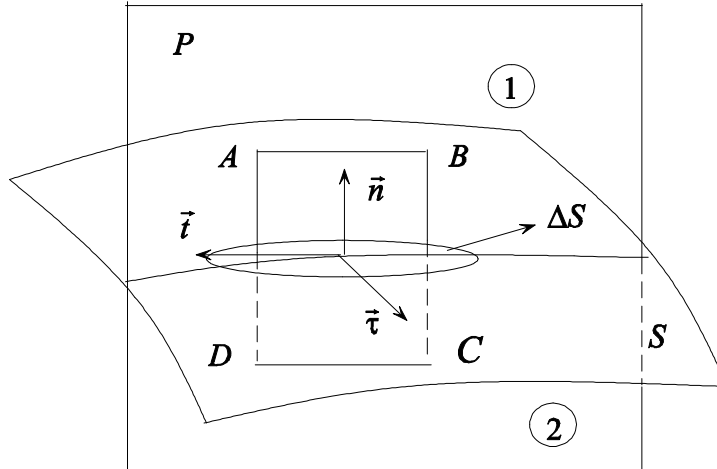


Figura 7.43: Construcție pentru demonstrarea relațiilor dintre componentele tangențiale ale intensității câmpului electric și componentele tangențiale ale intensității câmpului magnetic la suprafața de separație dintre două medii

### 7.8.2 Condiții la limită pentru componentele tangențiale ale intensității câmpului electric și intensității câmpului magnetic

Pentru a rezolva această problemă se face construcția indicată în Fig. 7.43.

Fie  $S$  suprafața de separație dintre cele două medii. Secționăm această suprafață cu un plan  $P$  care poate fi considerat perpendicular pe o porțiune mică  $\Delta S$  din această suprafață. Construim în planul  $P$  un contur dreptunghiular  $ABCD$  care intersectează suprafața  $S$  în interiorul porțiunii  $\Delta S$ . Se consideră  $AB=CD=\Delta l$  iar  $AD=BC=\Delta h$  laturile laterale fiind paralele cu normala  $\vec{n}$  la suprafața de separație. Vectorul unitar al tangentei la linia de intersecție dintre suprafața  $S$  și planul  $P$  o notăm cu  $\vec{t}$ . Orientarea sa este astfel aleasă încât să verifice relația:

$$\vec{t} = \vec{\tau} \times \vec{n} \quad (7.367)$$

unde  $\vec{\tau}$  este un vector normal la planul  $P$ .

**Condițiile la limită pentru componentele tangențiale ale intensității câmpului electric**

Se consideră circulația vectorului  $\vec{E}$  pe conturul ABCD

$$\vec{E}_1 \vec{t} \Delta l - \vec{E}_2 \vec{t} \Delta l + C_{lat} = -\frac{\partial B}{\partial t} \Delta l \Delta h \quad (7.368)$$

În relația de mai sus am împărțit circulația vectorului  $\vec{E}$  în trei părți. Primii doi termeni corespund laturilor AB și CD iar al treilea termen corespunde laturilor BC și DA. Se micșorează înălțimea  $\Delta h \rightarrow 0$ , astfel încât laturile AB și CD se confundă pe suprafața de separație; termenul  $C_{lat}$  se anulează. Rezultă:

$$\left( \vec{E}_1 - \vec{E}_2 \right) \vec{t} = 0 \quad (7.369)$$

Pentru a interpreta această egalitate trebuie să ținem cont că orientarea lui  $\vec{t}$  pe suprafața de separație este arbitrară în raport cu intensitatea câmpului electric, deoarece putem roti planul P în raport cu normala  $\vec{n}$ . De aceea putem considera că  $\vec{t}$  coincide cu direcția proiecției vectorului  $\vec{E}$  pe S. Atunci:

$$\begin{aligned} \vec{E}_1 \vec{t} &= E_{1t} \\ \vec{E}_2 \vec{t} &= E_{2t} \end{aligned}$$

unde  $E_{1t}$  și  $E_{2t}$  sunt componentele tangențiale ale câmpului electric în cele două medii. Rezultă:

$$E_{1t} = E_{2t} \quad (7.370)$$

adică componenta tangențială a vectorului intensitate câmp electric este continuă la suprafața de separație dintre două medii.

Egalitatea 7.369 poate fi pusă sub o altă formă ținând cont de relația 7.367. Rezultă:

$$\left( \vec{E}_1 - \vec{E}_2 \right) (\vec{\tau} \times \vec{n}) = \left[ \vec{n} \times \left( \vec{E}_1 - \vec{E}_2 \right) \right] \vec{\tau} = 0$$

Această egalitate nu mai depinde de sensul vectorului  $\vec{\tau}$  care indică orientarea lui P. Atunci:

$$\vec{n} \times \left( \vec{E}_1 - \vec{E}_2 \right) = 0 \quad (7.371)$$

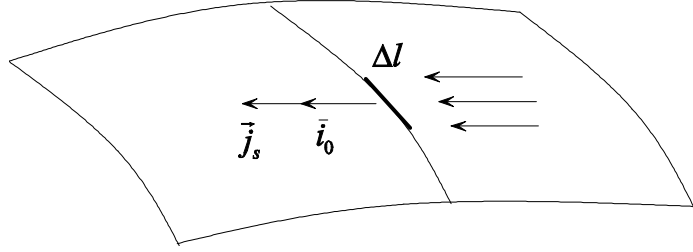


Figura 7.44: Densitatea curentului de suprafață

Formula 7.371 are avantajul de a include în ea un vector  $\vec{n}$  perfect definit care nu depinde de sensul câmpului studiat.

**Condițiile la limită pentru componentele tangențiale ale intensității câmpului magnetic.**

Ca și în cazul precedent se scrie circulația vectorului  $\vec{H}$  pe conturul ABCD

$$\vec{H}_1 \vec{t} \Delta l - \vec{H}_2 \vec{t} \Delta l + C_{lat} = - \left( \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} + \vec{j} \right) \vec{\tau} \Delta l \Delta h \quad (7.372)$$

unde  $C_{lat}$  este contribuția laturilor laterale la circulația lui  $\vec{H}$ . Ca și în cazurile anterioare se trece la limită ( $\Delta h \rightarrow 0$ ), contribuția laturilor BC și DA la circulația vectorului  $\vec{H}$  este nulă iar termenul  $-\left(\partial \vec{D} / \partial t\right) \vec{\tau} \Delta l \Delta h$  se anulează. Termenul  $\vec{j} \vec{\tau} \Delta l \Delta h$  se anulează dacă nu există curenți de suprafață. Un curent de suprafață se caracterizează prin densitatea superficială

$$\vec{j}_s = \lim_{\Delta l \rightarrow 0} \vec{i}_0 \frac{\Delta I}{\Delta l} \quad (7.373)$$

unde  $\vec{i}_0$  este versorul ce indică sensul curentului, iar  $\Delta l$  este un element al liniei ce este perpendiculară pe  $\Delta I$  (Fig. 7.44)

Atunci

$$\vec{j} \vec{\tau} \Delta l \Delta h = \vec{\tau} \Delta l \int_{x_1}^{x_2} \vec{j} dx \quad (7.374)$$

unde  $x_2 - x_1 = \Delta h$ .

Atunci când  $\Delta h \rightarrow 0$  conturul se reduce la un element  $\Delta l$  dar integrala nu se anulează deoarece porțiunea  $\Delta l$  este traversată de totalitatea curentului superficial. Atunci:

$$\vec{\tau} \Delta l \int_{x_1}^{x_2} \vec{j} dx \rightarrow \vec{\tau} \vec{j}_s \Delta l \quad (7.375)$$

Rezultă:

$$\left( \vec{H}_1 - \vec{H}_2 \right) \vec{t} = \vec{j}_s \vec{\tau} \quad (7.376)$$

Ținând cont de 7.367 relația 7.376 devine:

$$\left( \vec{H}_1 - \vec{H}_2 \right) (\vec{\tau} \times \vec{n}) = \left[ \vec{n} \times \left( \vec{H}_1 - \vec{H}_2 \right) \right] \vec{\tau} = \vec{j}_s \vec{\tau}$$

Sau:

$$\vec{n} \times \left( \vec{H}_1 - \vec{H}_2 \right) = \vec{j}_s \quad (7.377)$$

Rezultatul arată că în prezența unui curent pe suprafața de separație a două medii, vectorul intensitate câmp magnetic prezintă o discontinuitate. În absența curentului superficial componenta normală a intensității câmpului magnetic rămâne constantă:

$$H_{1t} = H_{2t} \quad (7.378)$$

## 7.9 Teorema Poynting și conservarea energiei

### 7.9.1 Câmpul electromagnetic și transformarea energiei

Fie  $W(t)$  energia câmpului electromagnetic dintr-un volum  $V$ . Aceasta poate varia în timp. Dacă:

a)  $dW/dt < 0$

energia câmpului electromagnetic se diminuează. Descreșterea energiei câmpului poate fi datorată absorbției acesteia de către mediu, transformării în alt tip de energie sau emisiei de radiații electromagnetice. Dacă:

b)  $dW/dt > 0$



are loc o creștere a energiei câmpului electromagnetic. Ea se poate realiza datorită existenței unor surse în domeniul considerat precum și datorită pătrunderii de radiații electromagnetice prin frontiera domeniului.

Pentru studiul energiei câmpului electromagnetic se va considera pentru început o sarcină pozitivă  $q$  într-un câmp electric  $\vec{E}$ . Asupra acesteia va acționa o forță  $\vec{F} = q\vec{E}$ . Lucrul mecanic efectuat de câmp când sarcina este deplasată pe distanța  $d\vec{l}$  este:

$$\delta L = q\vec{E}d\vec{l} \quad (7.379)$$

iar puterea consumată de câmp este:

$$P = \frac{\delta L}{dt} = q\vec{E}\frac{d\vec{l}}{dt} = q\vec{v}\vec{E} \quad (7.380)$$

Dacă se consideră că sarcina  $q$  ocupă volumul  $\Delta V$  foarte mic atunci se poate exprima sarcina ca fiind distribuită cu o densitate  $\rho$ .

$$q = \rho\Delta V \quad (7.381)$$

Putem exprima energia consumată de câmp în domeniul  $\Delta V$  ca fiind:

$$\Delta P = \rho\vec{v}\vec{E}\Delta V \quad (7.382)$$

Se poate astfel defini o densitate de putere consumată:

$$p = \frac{\Delta P}{\Delta V} = \rho\vec{v}\vec{E} = \vec{j}\vec{E} \quad (7.383)$$

Cum:

$$\vec{j} = \sigma\vec{E} \quad (7.384)$$

atunci densitatea de putere se poate scrie:

$$p = \sigma\vec{E}^2 \quad (7.385)$$

Puterea disipată într-un volum  $V$  este:

$$P = \iiint_V \vec{j}\vec{E}dv = \iiint_V \sigma\vec{E}^2dv \quad (7.386)$$

Aceasta este legea lui Joule. Pentru a o exprima sub o formă mai cunoscută vom considera cazul unui domeniu sub formă cilindrică în care curentul curge de-a lungul axei sale. Atunci putem exprima puterea consumată astfel:

$$P = \int_l \int_S \vec{j} \vec{E} d\vec{l} d\vec{S} = (El)(jS) = UI \quad (7.387)$$

Pentru a considera acțiunea surselor, relația 7.384 se schimbă cu

$$\vec{j} = \sigma (\vec{E} + \vec{E}_i) \quad (7.388)$$

Aceasta înseamnă că alături de câmpul electrostatic  $\vec{E}$  există și un câmp imprimat  $\vec{E}_i$  care nu derivă dintr-un potențial. Există mai multe cazuri în care pot apărea câmpurile imprimate:

- a) câmpuri imprimate datorate neomogenităților de material și neomogenităților de temperatura care dau efectele termoelectrice.
- b) câmpuri electrice imprimate de natură electrochimică.
- c) câmpuri electrice imprimate care apar datorită fenomenului de inducție.

În acest caz densitatea de putere se poate scrie ca:

$$p = \vec{j} \vec{E} = \frac{\vec{j} (\vec{j} - \sigma \vec{E}_i)}{\sigma} = \sigma^{-1} \vec{j}^2 - \vec{j} \vec{E}_i \quad (7.389)$$

Rezultă că densitatea de putere poate fi pusă sub forma unei sume de doi termeni

$$p = p_p + p_s \quad (7.390)$$

Termenul  $p_p = \sigma^{-1} \vec{j}^2$  este densitatea de putere pierdută de câmpul electromagnetic iar termenul  $p_s = -\vec{j} \vec{E}_i$  reprezintă densitatea de putere care este câștigată de câmpul electromagnetic.

## 7.9.2 Ecuația de bilanț energetic

Din legea circuitului magnetic rezultă:

$$\vec{j} = \nabla \times \vec{H} - \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \quad (7.391)$$

Atunci:

$$\iiint_V \vec{j} \vec{E} dv = \iiint_V \left[ \vec{E} (\nabla \times \vec{H}) - \vec{E} \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \right] dv \quad (7.392)$$

Folosind identitatea vectorială:

$$\nabla (\vec{E} \times \vec{H}) = \vec{H} (\nabla \times \vec{E}) - \vec{E} (\nabla \times \vec{H})$$

și legea lui Faraday

$$\nabla \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}$$

relația 7.392 devine:

$$\iiint_V \vec{j} \vec{E} dv = - \iiint_V \left[ \nabla (\vec{E} \times \vec{H}) + \vec{E} \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} + \vec{H} \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \right] dv \quad (7.393)$$

Ne vom limita în continuare discuția la mediile macroscopice care au proprietăți liniare. Admitem că expresiile densităților de energie ale câmpului electric și magnetic sunt valabile și pentru câmpuri variabile în timp.

Notăm densitatea totală de energie a câmpului electromagnetic cu

$$u = \frac{1}{2} (\vec{E} \vec{D} + \vec{B} \vec{H}) \quad (7.394)$$

Cum:

$$\frac{\partial u}{\partial t} = \vec{E} \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} + \vec{H} \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \quad (7.395)$$

relația 7.393 se scrie:

$$\int_V \vec{j} \vec{E} dv = - \int_V \left[ \frac{\partial u}{\partial t} + \nabla (\vec{E} \times \vec{H}) \right] dv$$

Ținând cont de 7.389

$$\iiint_V (\sigma^{-1} \vec{j}^2 - \vec{j} \vec{E}_i) dv = - \iiint_V \frac{\partial u}{\partial t} dv - \iint_{\Sigma} (\vec{E} \times \vec{H}) d\vec{A}$$

sau

$$\frac{d}{dt} \iiint_V u dv = \iiint_V \vec{j} \vec{E}_i dv - \iiint_V \sigma^{-1} \vec{j}^2 dv - \iint_{\Sigma} (\vec{E} \times \vec{H}) d\vec{A} \quad (7.396)$$

unde  $\Sigma$  este suprafața care înconjoară volumul  $V$  iar  $d\vec{A}$  este elementul de suprafață.

Rezultă că variația energiei câmpului în unitatea de timp  $\iiint_V (\partial u / \partial t) dv$  este datorată transformării energiei neelectrice în energie a câmpului electromagnetic  $\iiint_V \vec{j} \vec{E}_i dv$  pierderilor de energie prin efect Joule  $\iiint_V \sigma^{-1} \vec{j}^2 dv$  și transferului de energie electromagnetică prin suprafața  $\Sigma$  dată de integrala

$$\iint_{\Sigma} (\vec{E} \times \vec{H}) dS.$$

Vectorul

$$\vec{S} = \vec{E} \times \vec{H} \quad (7.397)$$

poartă numele de vector Poynting și el trebuie interpretat ca densitatea fluxului de putere transferată prin suprafața  $\Sigma$ . Deoarece energia dintr-un volum  $V$  este  $W = \int_V u dv$  relația 7.396 se mai poate scrie:

$$\frac{dW}{dt} = \iiint_V \vec{j} \vec{E}_i dv - \iiint_V \sigma^{-1} \vec{j}^2 dv - \iint_{\Sigma} \vec{S} d\vec{A} \quad (7.398)$$

Relația 7.398 poartă denumirea de Teorema Poynting.

Formula 7.398 mai poate fi scrisă sub formă diferențială astfel:

$$\frac{\partial u}{\partial t} = \vec{j} \vec{E}_i - \sigma^{-1} \vec{j}^2 - \nabla \vec{S} \quad (7.399)$$