

## CURS 8

### 8.1 REGIMUL STAȚIONAR

Prin convenție, *sensul liniilor de câmp este dinspre sarcinile pozitive spre sarcinile negative sau dinspre zonele cu potențial electrostatic creat de sarcini pozitive, înspre zonele cu potențial electrostatic generat de sarcini negative*. Zonele cu încărcare electrostatică diferită manifestă potențiale electrostatice diferite și presupun un transfer de sarcină în sensul egalizării potențialelor electrostatice. Transferul de sarcină se produce de la sine totdeauna către zonele cu potențial mai mic până la obținerea stării de echilibru când potențialele electrostatice vor fi devenit egale. Acest transfer de sarcină se produce instantaneu în urma punerii în contact a două zone cu potențiale diferite prin intermediul unui *corp conductor ideal* și într-un timp infinit de lung dacă corpul este *izolator ideal*. În practică nu există conductorii ideali și nici izolatorii ideali, există doar *corpuri cu o foarte bună disponibilitate de purtători de sarcină numite medii conductoare*, corpuri cu *disponibilitate moderată spre "slabă" numite semiconductori* și *corpuri lipsite de purtători de sarcină, izolatorii*.

Numim **curent electric** orice *deplasare dirijată de sarcini electrice (pozitive sau negative) sau de corpuri încărcate cu sarcină electrică*. În primul caz, *curentul obținut prin deplasarea sarcinilor libere prin mediile conductoare se numește curent de conducție iar cel asociat deplasării corpurilor încărcate, curent de convecție*.

Prin definiție, **intensitatea curentului electric**  $I$  printr-un conductor reprezintă *sarcina netă  $\Delta Q$  ce traversează în unitatea de timp suprafața unei secțiuni transversale a conductorului*.

$$I = \frac{\Delta Q}{\Delta t} \quad (8.1)$$

*Curentul electric care transportă prin fiecare secțiune a conductorului cantități de sarcină egale în intervale egale de timp se numește curent electric staționar și se măsoară în amperi ( $A$ )*. Din (8.1) se observă că *intensitatea curentului electric este o mărime scalară*.

Conductibilitatea diferitelor medii materiale este *specifică*. Astfel în *metale* aceasta este asigurată de un singur tip de purtători de sarcină, electronii. În *lichide*, conducția se datorează ionilor pozitivi și negativi. În *gazele ionizate* conducția este asigurată de către ionii moleculari sau atomici și de electroni, iar în mediile *semiconductoare* de electroni și de purtători de sarcină pozitivi care se numesc "*goluri*". La orice temperatură diferită de zero absolut, purtătorii de sarcină se află într-o mișcare dezordonată de *agitație termică* astfel că prin orice suprafață imaginară din volumul conductorului, sarcina netă transportată de acești purtători într-un interval de timp  $\Delta t$  în mișcarea lor dezordonată, va fi nulă. Altfel spus, în absența unor forțe create din exterior, prin conductoare nu se va stabili un curent electric. *Pentru a produce deplasarea dirijată a purtătorilor va fi deci necesară plasarea mediului conductor într-un câmp electric exterior*. Prin aceasta *purtătorii de sarcină pozitivi vor fi antrenați într-o mișcare ordonată în sensul câmpului electric iar cei negativi, în sens invers*.

*Sensul curentului electric coincide totdeauna cu sensul orientării vectorului câmp electric în conductor*. Pentru caracterizarea completă a curentului electric de conducție se introduce o mărime fizică *vectorială* numită **densitate de curent** notată cu  $\vec{j}$  :

$$\vec{j} = qn\vec{v}_d \quad (8.2)$$

în care  $q$  reprezintă *sarcina purtătorilor*,  $n$  *numărul de purtători din unitatea de volum* adică *densitatea de purtători* (denumirea de concentrație întâlnită în alte manuale este dacă nu

improprie, cel puțin conjuncturală), iar  $\bar{v}_d$  **driftul** mediu al purtătorilor în lungul câmpului, adică viteza medie de deplasare acestora în lungul câmpului. Această nouă mărime va depinde atât de intensitatea  $\vec{E}$  a câmpului electric cât și de numărul de ciocniri ale purtătorului în unitatea de timp suportate de acesta în drumul său dirijat.

Densitatea de curent  $\vec{j}$  are un caracter *local* imprimat de variația locală a densității de purtători în mediile neomogene. Definiția (8.2) se generalizează pentru mediile omogene și izotrope care conțin mai multe tipuri de purtători de sarcină, la forma:

$$\vec{j} = \sum_i \vec{j}_i = \sum_i q_i n_i \vec{v}_i \quad (8.3)$$

sau în cazul când în conductor există două tipuri de purtători de sarcină de semn opus

$$\vec{j} = \vec{j}_+ + \vec{j}_- = q_+ n_+ \vec{v}_+ + q_- n_- \vec{v}_- \quad (8.4)$$

Regimul permanent staționar se caracterizează prin aceea că, în unitatea de timp, la orice moment  $t$ , prin secțiunea normală a conductorului este transferată aceeași sarcină electrică.

### 8.1.1 CURENTUL ELECTRIC STAȚIONAR. ECUAȚIA DE CONTINUITATE

Să considerăm o suprafață închisă  $S$  în interiorul unui mediu conductor prin care se transferă sarcini electrice. Fie  $dS$  un element de suprafață pe suprafața  $S$ .

Figura 8.1 ne permite să observăm că  $\vec{n}_i \cdot \vec{n} = \cos\theta$  și  $dS \cdot \cos\theta = dS_n$ . S-a notat cu  $\vec{n}$  versorul normalei exterioare la suprafața  $dS$  și cu  $\vec{n}_i$  versorul

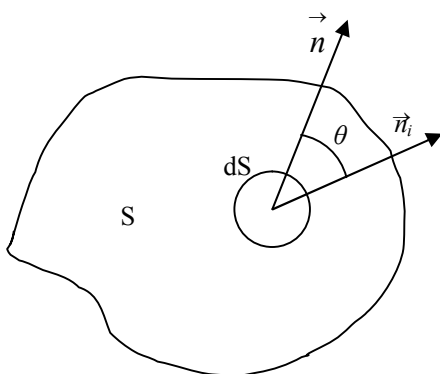


Figura 8.1

normalei direcției transferului de sarcină. Dacă în plus se consideră că  $dq$  este sarcina transferată prin  $dS$  în intervalul de timp  $dt$  iar  $\rho$  este densitatea volumică de sarcină, vom putea scrie în conformitate cu relația (8.2):

$$\vec{j} = \frac{dq}{dS \vec{n} \vec{n}_i dt} \vec{n}_i = \frac{dq}{dS_n dr} \frac{d\vec{r}}{dt} = \rho \vec{v} \quad (8.5)$$

S-a considerat pentru simplificarea scrierii păstrându-se semnificația  $\vec{v} \equiv \bar{v}$ . Curbele tangente în fiecare punct la direcția locală a vectorului densitate de curent se numesc **linii de curent**. Se obține:

$$I = \oint_S \vec{j} \cdot d\vec{S} = \oint_S \vec{j} \cdot \vec{n} dS \quad (8.6)$$

Conform legii de conservare a sarcinii electrice, variația sarcinii electrice din interiorul suprafeței se datorează sarcinii transferate prin suprafața  $S$  și - pentru un interval de timp  $dt$  - cantitativ, această variație va fi egală cu sarcina transferată în același interval de timp,  $dt$ :

$$-dq_{int.} = dq_{tr.} = I \cdot dt \quad (8.7)$$

sau echivalent,

$$\frac{dq_{int.}}{dt} + I = 0 \quad (8.8)$$

Cum

$$I = \oint_S \vec{j} \cdot \vec{n} dS = \int_V \nabla \cdot \vec{j} dV \quad (8.9)$$

și  $q_{int.} = \int_V \rho dV$  se obține:  $\frac{dq_{int.}}{dt} + \oint_S \vec{j} \cdot \vec{n} dS = 0$  sau echivalent,  $\frac{d}{dt} \int_V \rho dV + \int_V \nabla \cdot \vec{j} dV = 0$ .

relație care va ține seama de liniaritatea operatorului de derivare și de efectul introducerii acestuia sub integrală:

$$\frac{d}{dt} \int_V \rho dV = \int_V \frac{\partial \rho}{\partial t} dV \quad (8.10)$$

Se obține încă:

$$\left( \frac{\partial \rho}{\partial t} + \nabla \cdot \vec{j} \right) dV = 0 \quad (8.11)$$

și cum *aceste elemente de volum sunt arbitrare*, rezultă în definitiv ca o condiție necesară **ecuația de continuitate a curentului electric**

$$\frac{\partial \rho}{\partial t} + \nabla \cdot \vec{j} = 0 \quad (8.12)$$

care exprimă *conservarea sarcinii electrice*.

**Cazul staționar** presupune  $\frac{\partial \rho}{\partial t} = 0$  care conduce la  $\nabla \cdot \vec{j} = 0$  sau la

$$\oint_S \vec{j} \cdot \vec{n} dS = 0 \quad (8.13)$$

pentru orice suprafață închisă  $S$ . Așadar, *liniile de curent ale curenților staționari sunt curbe închise*.

### 8.1.2 TENSIUNEA ELECTROMOTOARE. LEGEA LUI OHM

*Sarcinile electrice în mișcare transferă continuu și ireversibil energia lor mediului în care se deplasează. Această energie transferată trebuie compensată în timp. Câmpul electric nu poate face acest lucru întrucât, după cum s-a stabilit anterior, lucrul mecanic efectuat de forța generată de câmpul electrostatic la deplasarea unității de sarcină pozitivă pe un circuit închis este nul. Rezultă deci că pentru a menține curentul într-un circuit este necesar ca asupra purtătorilor de sarcină să acționeze, pe lângă forțele de natură electrostatică și forțe de natură diferită de cea electrostatică, forțe neelectrice numite **induse sau imprimare**. Aceste forțe sunt generate în diferite puncte pe traseul circuitului electric de dispozitive numite **surse de tensiune electromotoare** care transformă în energie electrică energii de altă natură. Un exemplu pentru un astfel de dispozitiv, ar fi *pila electrică de tip Volta* ce transformă în energie electrică energia rezultată printr-o reacție chimică. **Generatoarele electrice** convenționale transformă în energie electrică energia unui câmp magnetic inductor a cărei variație în timp induce în circuitul electric un câmp electric neconservativ ce generează forțele imprimare:*

$$\vec{E}_{ind.} = \frac{\vec{F}_{ind.}}{q_0} \quad (8.14)$$

Astfel câmpul electric total din conductor va fi  $\vec{E} + \vec{E}_{ind.}$ ,  $\vec{E}$  fiind *intensitatea câmpului electric de natură electrostatică*. Dacă notăm cu  $\varphi_1$  și  $\varphi_2$  *potențialele electrostatice ale punctelor 1 și 2* ale unui circuit închis, *lucrul mecanic efectuat de câmpul total (electric și indus) asupra sarcinii de probă  $q_0$  între punctele 1 și 2 ale circuitului* va fi exprimat prin:

$$L_{1 \rightarrow 2} = q_0 \int_1^2 \vec{E} \cdot d\vec{l} + q_0 \int_1^2 \vec{E}_{ind.} \cdot d\vec{l} = q_0 (\varphi_1 - \varphi_2) + q_0 \varepsilon_{12} \quad (8.15)$$

în care s-a notat cu  $\varepsilon_{12}$  tensiunea electromotoare ce acționează pe segmentul  $1 \rightarrow 2$  al circuitului. **Căderea de tensiune** pe această porțiune reprezintă lucrul mecanic total efectuat asupra unității de sarcină pozitivă.

$$\frac{L_{1 \rightarrow 2}}{q_0} = \varphi_1 - \varphi_2 + \varepsilon_{12} \quad (8.16)$$

Scrisă pentru întregul circuit, starea finală 2 coincide cu cea inițială 1,  $\varphi_1 - \varphi_2 = 0$  și

$$\varepsilon_{12} = E = \oint_C \vec{E}_{ind} \cdot d\vec{l} \quad (8.17)$$

reprezintă **forța electromotoare totală** definită ca fiind circulația vectorului  $\vec{E}_{ind}$  de-a lungul circuitului, adică lucrul mecanic efectuat de forța indusă pentru deplasarea unității de sarcină pozitivă de-a lungul întregului circuit. Experimental se constată că între diferența de potențial  $\varphi_1 - \varphi_2$  și intensitatea  $I$  a curentului electric printr-un conductor omogen există relația:

$$\varphi_1 - \varphi_2 = R \cdot I \quad (8.18)$$

în care constanta de proporționalitate  $R$  este specifică materialului conductorului depinzând de proprietățile sale conductoare prin **rezistivitatea**  $\rho$  și de dimensiunile geometrice ale acestuia: lungime  $l$  și secțiune transversală,  $s$ :

$$R = \rho \frac{l}{s} = \frac{l}{\sigma s} \quad (8.19)$$

În această relație  $\sigma$  este **conductivitatea**, egală cu inversul rezistivității și- ca și rezistivitatea- este o mărime scalară. În cazul mediilor anizotrope ambele mărimi sunt tensoriale iar notațiile folosite pentru a le desemna nu trebuiesc confundate cu notațiile identice din electrostatică folosite pentru densitățile de sarcină (volumică,  $\rho$  și superficială,  $\sigma$ ).

Se poate scrie

$$-d\varphi = I dR = I \frac{1}{\sigma} \frac{dl}{dS} \quad (8.20)$$

din care rezultă  $j = \frac{I}{S} = -\sigma \frac{d\varphi}{dl} = \sigma E$  în care se ia în considerare că purtătorii de sarcină se deplasează în lungul liniilor câmpului electric astfel că relația va permite o scriere vectorială

$$\vec{j} = \sigma \vec{E} \quad (8.21)$$

cunoscută sub denumirea de **formă vectorială a legii lui Ohm**.

## 8.2 CÂMPUL MAGNETIC CONSTANT

Deplasarea în spațiu a sarcinilor electrice este însoțită întotdeauna de apariția unui câmp magnetic în zona din jurul traiectoriilor sarcinilor electrice. Astfel un conductor liniar parcurs de un curent electric, generează un câmp magnetic în jurul său. De asemenea, o buclă de curent (spiră) manifestă existența unor linii de câmp magnetic ce ies prin fața **nord** a spirei și intră prin fața **sud**. Solenoidul parcurs de curent electric generează un câmp magnetic axial, etc. **Ampère** explică magnetismul prin intermediul *curenților microscopici*. **Curentul "amperic"** este asociat mișcării pe orbite închise de dimensiuni submoleculare, sau rotației particulelor elementare încărcate electric în jurul axelor proprii. În moleculele constituite din unul sau mai mulți atomi, de regulă centrul sarcinilor pozitive nu coincide cu acela al sarcinilor negative și respectivele molecule se vor comporta ca mici **dipoli** numindu-se **molecule polare**. Când curenții "amperici" sunt polarizați permanent, corpul are comportare de **magnet permanent**, iar când nu sunt polarizați permanent dar se pot polariza sub acțiunea unui câmp magnetic exterior, atunci corpul are comportare macroscopică de **corp magnetizabil**.

### 8.2.1 INTERACȚIUNI ELECTROMAGNETICE

Câmpul magnetic creat de purtătorii de sarcină în mișcare dirijată interacționează cu alte conductoare parcurse de curenți sau de alte câmpuri magnetice generând astfel forțe electromagnetice dintre care reținem câteva de importanță fundamentală în electromagnetism și anume:

**Forța electromagnetică** ce caracterizează interacțiunea între câmpul magnetic de inducție  $\vec{B}$  și curentul electric de intensitate  $I$  care circulă printr-un conductor. Pentru un conductor rectiliniu de lungime  $l$  parcurs de un curent de intensitate  $I$  și plasat într-un câmp magnetic cu inducția magnetică  $\vec{B}$ , forța electromagnetică se exprimă prin relația:

$$\vec{F} = I \left( \vec{l} \times \vec{B} \right) \quad (8.22)$$

În această relație vectorului  $\vec{l}$  i se atribuie ca modul lungimea conductorului, ca sens, sensul "curgerii" curentului electric și desigur direcția coincide cu cea a conductorului.

Ecuția (8.22) se scrie sub formă scalară,

$$F = BIl \sin \alpha \quad (8.23)$$

în care  $\alpha$  este unghiul dintre vectorii  $\vec{l}$  și  $\vec{B}$ . În cazul unui curent curbiliniu și filiform când  $\vec{B}$  nu se păstrează neapărat constant în lungul conductorului,

$$\vec{F} = I \int_{\Gamma} d\vec{l} \times \vec{B} \quad (8.24)$$

$\Gamma$  fiind porțiunea de curbă parcursă de curent și plasată în câmpul magnetic.

Mai general în cazul în care curentul nu este filiform ci este distribuit cu o densitate  $\vec{j}$  într-un domeniu  $V$ , forța electromagnetică rezultă din relația:

$$\vec{F} = \int_V \left( \vec{j} \times \vec{B} \right) dV \quad (8.25)$$

care derivă din (8.24) observând că:

$$I d\vec{l} = jS d\vec{l} = \vec{j} S dl \quad (8.26)$$

**Forța electrodinamică** este de fapt tot o forță electromagnetică care se manifestă prin interacțiunea reciprocă a două conductoare rectilinii paralele și infinite parcurse de curenții  $I_1$  și  $I_2$ . Dacă aceste conductoare se găsesc în vid la distanța  $d$ , unul de altul forța electrodinamică ce acționează asupra unității de lungime a conductoarelor se exprimă prin relația:

$$\frac{F}{l} = \mu_0 \frac{I_1 I_2}{2\pi d} \quad (8.27)$$

**Forța Lorentz** este de asemenea o forță electromagnetică dacă se ia în considerare că forța cu care câmpul magnetic acționează asupra curenților se datorează acțiunii câmpului magnetic asupra purtătorilor de sarcină care generează curentul electric. Observând că  $\vec{j} = \rho \vec{v}$  și că  $\rho dv = dq$  expresia (8.25) devine,

$$\vec{F} = \int_V \left( \vec{v} \times \vec{B} \right) dq \quad (8.28)$$

care în cazul unei sarcini distribuite într-un volum mic sau al unei sarcini punctiforme, se scrie:

$$\vec{F} = q \left( \vec{v} \times \vec{B} \right) \quad (8.29)$$

Pentru o sarcină  $q$  care evoluează într-un câmp magnetic de inducție  $\vec{B}$  peste care s-a suprapus un câmp electric de intensitate  $\vec{E}$ , forța totală ce va acționa asupra sarcinii  $q$  se scrie,

$$\vec{F} = q(\vec{E} + \vec{v} \times \vec{B}) \quad (8.30)$$

Expresia (8.30) exprimă **forța Lorentz** și conține o componentă electrică  $q\vec{E}$  și o componentă magnetică  $q\vec{v} \times \vec{B}$ , care fiind perpendiculară pe  $\vec{v}$  nu modifică modulul vitezei deci nici energia cinetică a particulei ci numai direcția acesteia acționând ca o forță centripetă.

### 8.2.2 FORMULA "BIOT – SAVART – LAPLACE"

Câmpul magnetic poate fi descris și printr-o altă mărime vectorială notată cu  $\vec{H}$  și numită **intensitate a câmpului magnetic** introdusă prin relația de definiție

$$\vec{B} = \mu_0 \vec{H} \quad (8.31)$$

în care  $\mu_0$  reprezintă permeabilitatea magnetică a vidului. Pentru un mediu oarecare caracterizat de o permeabilitate magnetică  $\mu$ , relația devine,

$$\vec{B} = \mu \vec{H} \quad (8.32)$$

Fizicienii francezi **Jean – Baptiste Biot** (1774 – 1862) și **Felix Savart** (1791 – 1841) au stabilit experimental că intensitatea  $H$  a câmpului magnetic generat de un curent electric filiform este proporțională cu intensitatea  $I$  a curentului electric și invers proporțională cu distanța ce separă curentul filiform de punctul în care se calculează intensitatea câmpului magnetic.

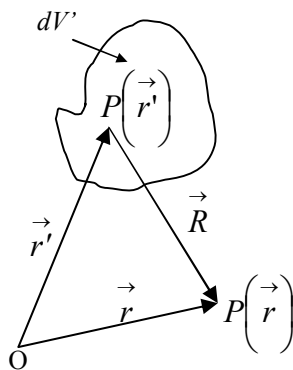


Figura 8.2

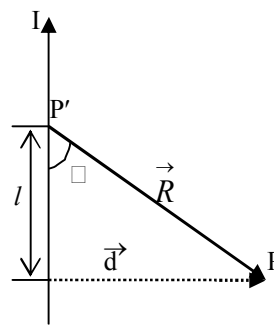


Figura 8.3

Savantul francez **Simion de Laplace** (1749 – 1829) a generalizat relația  $B = \mu_0 \frac{I}{2\pi d}$  valabilă în cazul curentului filiform pentru cazul unei distribuții de curenți constanți, la :

$$\vec{H}(\vec{r}) = \frac{I}{4\pi} \int_{V'} \frac{\vec{j}(\vec{r}') \times \vec{R}}{R^3} dV' \quad (8.33a)$$

$\vec{R} = \vec{r} - \vec{r}'$ , notațiile fiind cele din figura 8.2 în care  $dV'$  este elementul de volum care conține distribuția de curenți de densitate  $\vec{j}(\vec{r}')$ .

Pentru un curent filiform cu secțiunea  $S'$ , se pot scrie relațiile  $\vec{j} dV' = \vec{j} S' dl = Id\vec{l}$ .

Se obține:

$$\vec{H} = \frac{I}{4\pi} \oint_{\Gamma} \frac{d\vec{l} \times \vec{R}}{R^3} \quad (8.33b)$$

Figura 8.3 particularizează situația generală din figura 8.2 pentru un curent stabilit într-un conductor rectiliniu infinit de lung. Se observă că  $\sin \theta = \frac{d}{R}$  și  $R^2 = d^2 + l^2$ , astfel că relația (8.33) conduce la:

$$H = \frac{I}{4\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{\sin \theta}{R^2} dl = \frac{Id}{4\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{dl}{(d^2 + l^2)^{3/2}} \quad (8.34)$$

sau observând că integrantul este o funcție pară în  $l$ :

$$H = \frac{Id}{2\pi} \int_0^{\infty} \frac{dl}{(d^2 + l^2)^{3/2}} = \frac{Id}{2\pi} \left[ \frac{l}{d^2(d^2 + l^2)^{1/2}} \right]_{l=0}^{\infty} = \frac{I}{2\pi d} \quad (8.35)$$

Folosind identitatea vectorială

$$\nabla \times (\alpha \vec{a}) = \nabla \alpha \times \vec{a} + \alpha \nabla \times \vec{a} \quad (8.36)$$

în care  $\alpha$  este o funcție scalară oarecare, iar  $\vec{a}$  este o funcție vectorială și ținând seama că  $\vec{j}(\vec{r}')$  nu depinde de coordonatele  $\vec{r}$  la care se referă operatorul  $\nabla$ , relația (8.33) devine:

$$\vec{H}(\vec{r}) = \nabla \times \frac{I}{4\pi} \int_{V'} \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{R} dV' \quad (8.37)$$

### 8.3 ECUAȚIILE CÂMPULUI MAGNETIC CONSTANT ÎN CAZUL DISTRIBUȚIILOR STAȚIONARE

Vom aplica operatorul  $\nabla$  ambilor membri ai ecuației (8.37) și vom ține seama că *divergența unui rotor este nulă*. Obținem:

$$\nabla \cdot \vec{B} = \nabla \cdot (\mu_0 \vec{H}) = \mu_0 \nabla \cdot \vec{H} = 0 \quad (8.38)$$

În continuare vom considera identitatea vectorială:

$$\nabla(\alpha \vec{a}) = (\nabla \alpha) \vec{a} + \alpha \nabla \vec{a} \quad (8.39)$$

și vom obține încă

$$\nabla \cdot \left[ \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{R} \right] = \nabla \cdot \left( \frac{1}{R} \right) \vec{j}(\vec{r}') = -\nabla' \cdot \left( \frac{1}{R} \right) \cdot \vec{j}(\vec{r}') \quad (8.40)$$

Ultimul termen din (8.38) fiind nul și întrucât

$$\nabla \cdot \left( \frac{1}{R} \right) = -\nabla' \cdot \left( \frac{1}{R} \right) \text{ iar} \quad (8.41)$$

$$\nabla \cdot \left[ \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{R} \right] = -\nabla' \cdot \left( \frac{1}{R} \cdot \vec{j}(\vec{r}') \right) \quad (8.42)$$

se va obține

$$\nabla' \cdot \left[ \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{R} \right] = \nabla' \cdot \left( \frac{1}{R} \right) \vec{j}(\vec{r}') + \frac{1}{R} \nabla' \cdot \vec{j}(\vec{r}') \quad (8.43)$$

În virtutea ecuației de continuitate scrisă în cazul staționar, ultimul termen este nul  $\left(\frac{\partial \rho}{\partial t} = 0\right)$ .

$$\text{Ca urmare, } \nabla \int_{V'} \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{R} dV' = - \int_{V'} \frac{\nabla' \vec{j}(\vec{r}')}{R} dV' = - \oint_S \frac{\vec{j}(\vec{r}') d\vec{S}}{R} = - \oint_S \frac{\vec{j}_n(\vec{r}')}{R} dS \quad (8.44)$$

ceea ce conduce la  $\nabla \int_{V'} \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{R} dV' = 0$  ca o consecință a faptului că  $\vec{j}_n(\vec{r}') = 0$ .

O altă identitate vectorială

$$\nabla \times (\nabla \times \vec{a}) = \nabla(\nabla \cdot \vec{a}) - \nabla^2 \vec{a} \quad (8.45)$$

și relația lui Poisson

$$\nabla^2 \frac{1}{4\pi} \int_{V'} \frac{\vec{j}(\vec{r}')}{R} dV' = -f(\vec{r}) \quad (8.46)$$

conduc la relația

$$\nabla \times \vec{H} = \vec{j} \quad (8.47)$$

Această ecuație s-a obținut în virtutea faptului că în ecuația lui Poisson,  $f$  este o funcție arbitrară care a fost particularizată la componentele vectorului  $\vec{j}$ . Relația (8.47) este aplicabilă și curenților amperici

$$\nabla \times \vec{H}_m = \vec{j}_m \quad (8.48)$$

Vom aplica operatorul  $\nabla$  ambilor membri ai ecuației (8.47), vom folosi (8.32) și vom ține seama că *divergența unui rotor este nulă*. Obținem:

$$\nabla \cdot \vec{B} = \nabla \cdot (\mu_0 \vec{H}) = \mu_0 \nabla \cdot \vec{H} = 0 \quad (8.49)$$

Ecuațiile (8.49) și (8.47) sunt echivalente cu ecuațiile:

$$\int_V \nabla \cdot \vec{B} dV = \oint_S \vec{B} \cdot d\vec{S} = 0 \quad (8.50)$$

$$\oint_\Gamma \vec{H} \cdot d\vec{l} = \oint_S \vec{j} \cdot d\vec{S} = I \quad (8.51)$$

oricare ar fi suprafața  $S$  de frontieră  $\Gamma$ .

Ultima relație exprimă **legea circuitală a lui Ampère**: “circulația vectorului  $\vec{H}$  pe o curbă închisă (numită și **tensiune magnetomotoare**) este egală cu **solenția**, adică cu suma curenților înconjurați de curba respectivă”. În această sumă fiecare curent se însumează algebric de atâtea ori de câte ori traversează suprafața mărginită de curba  $\Gamma$ .

### 8.3.1 INTERACȚIUNI MAGNETICE

Așa cum prezentăm mai jos în figura 8.4, unei spire parcurse de un curent cu intensitatea  $I$  și care delimitează o suprafață a cărei arie este  $S$ , având versorul normalei la suprafață  $\vec{n}$ ,  $i$  se asociază un moment magnetic  $\vec{m}$  definit prin relația:

$$\vec{m} = SI\vec{n} \quad (8.52)$$

Plasată într-un câmp de inducție  $\vec{B}$  neomogen, spira va fi acționată de un cuplu.

$$\vec{C} = \vec{m} \times \vec{B} \quad (8.53)$$

și de o forță

$$\vec{F} = \left( \vec{m} \cdot \nabla \right) \vec{B} \quad (8.54)$$



ambele independente de forma buclei plane, depinzând doar de momentul magnetic. Evident, dacă  $\vec{B}$  este omogen, forța  $\vec{F}$  va fi nulă. Datorită prezenței câmpului magnetic omogen cuplul definit de (8.53) va roti spira pentru a o plasa în starea cu energie potențială minimă.

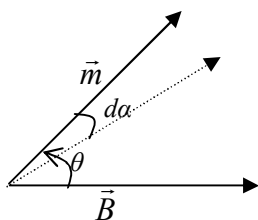


Figura 8.4

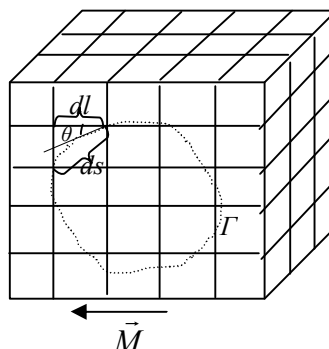


Figura 8.5

Lucrul mecanic elementar efectuat la o mică rotație  $d\alpha = -d\theta$  va fi egal cu scăderea  $-dE_p$  a energiei potențiale  $E_p$

$$dL = Cd\alpha = -dE_p \quad (8.55)$$

sau

$$-dE_p = dL = m \cdot B \sin\alpha d\alpha = -mB \sin\theta d\theta = d(mB \cos\theta) \quad (8.56)$$

Prin integrare se obține:

$$E_p = -mB \cos\theta + \text{const.} = -\vec{m} \cdot \vec{B} + \text{const.} \quad (8.57)$$

Alegând constanta nulă, rezultă că un sistem cu moment magnetic  $\vec{m}$  plasat într-un câmp magnetic omogen, posedă energia potențială

$$E_p = -\vec{m} \cdot \vec{B} \quad (8.58)$$

A acțiunea unui câmp magnetic neomogen asupra unui mediu magnetizabil de volum  $V$  și moment magnetic  $\vec{m}$  se traduce prin cuplul și forța definite de (8.53) și (8.54).

Se definește **densitatea volumică de moment magnetic**  $\vec{M}$  numită și **intensitate de magnetizare** sau **magnetizație** prin relația,

$$\vec{m} = \int_V d\vec{m} = \int_V \vec{M} dV \quad (8.59)$$

astfel că relațiile (8.53) și (8.54), devin:

$$\vec{C} = \int_V (\vec{M} \times \vec{B}) dV \quad (8.60)$$

$$\vec{F} = \int_V (\vec{M} \cdot \nabla) \vec{B} dV \quad (8.61)$$

Figura (8.5) prezintă un mediu magnetizat în care s-a considerat un microdomeniu de lungime  $d\vec{l}$  și secțiune  $d\vec{S}$  ce conține curentul amperic  $dI_m$ , caracterizat de momentul magnetic  $dI_m d\vec{S} \cdot \vec{n}$ . Prelucrăm ultimul integrant din (8.61):

$$\vec{M} dV = \vec{M} \cdot d\vec{l} \cdot d\vec{S} \quad (8.62)$$

Cum  $dI_m = M \cdot d\vec{l}$  ( $\vec{M}$  fiind paralel cu  $\vec{n}$ ) și  $d\vec{l} = ds \cdot \cos\theta$  ( $d\vec{l}$  fiind paralel cu  $\vec{M}$ ), rezultă

$$dI_m = M \cdot ds \cdot \cos\theta = \vec{M} \cdot d\vec{s} \quad (8.63)$$

Integrând relația obținem curentul amperic  $I_m$  ce traversează suprafața  $S$  delimitată de curba  $\Gamma$ .

$$I_m = \oint_{\Gamma} \vec{M} d\vec{s} = \oint_S \left( \nabla \times \vec{M} \right) d\vec{S} \quad (8.64)$$

Pe de altă parte,

$$I_m = \oint_S \vec{j}_m d\vec{S} \quad (8.65)$$

astfel că

$$\nabla \times \vec{M} = \vec{j}_m \quad (8.66)$$

Comparând această relație cu  $\nabla \times \vec{H} = \vec{j}_m$  deducem că

$$\vec{M} = \vec{H}_m + \nabla \psi \quad (8.67)$$

în care  $\psi$  este o funcție, scalară arbitrară. Așadar dacă se plasează un mediu magnetizat într-un câmp magnetic, atunci în ecuația câmpului rezultat trebuie să se includă atât curenții de conducție cât și cei amperici. În consecință, vom scrie:

$$\nabla \times \vec{H} = \vec{j} + \vec{j}_m \quad (8.68)$$

sau ținând seama de (8.66) se obține relația:

$$\nabla \times (\vec{H} - \vec{M}) = \vec{j} \quad (8.69)$$

Această relație exprimă **legătura între curenții amperici și magnetizație**.

### 8.3.2 MEDII MAGNETIZABILE ȘI MEDII MAGNETICE

Câmpul magnetic poate produce magnetizări în substanțe. La rândul lor acestea în urma magnetizării produc modificări în câmpul magnetic inductor ca urmare a suprapunerii câmpului magnetic indus peste câmpul magnetic inductor, astfel că se poate scrie:

$$\vec{B} = \mu_0 \vec{H} + \mu_0 \vec{M} \quad (8.70)$$

În această relație,  $\vec{M}$  este **magnetizația indusă în substanță de câmpul magnetizant  $\vec{H}$** . În vid,  $\vec{M} = 0$  și

$$\vec{B} = \mu_0 \vec{H} \quad (8.71)$$

Nu toate substanțele plasate în câmp magnetic se comportă la fel. Unele se magnetizează mai intens, altele nu se magnetizează deloc. Unele păstrează magnetizarea, altele nu. De aceea se dovedește a fi necesară o *clasificare a substanțelor din punctul de vedere al comportării lor atunci când sunt plasate într-un câmp magnetic*. În acest sens, deosebim:

- **substanțe magnetic dure** pentru care magnetizația manifestă două componente: o componentă  $\vec{M}_t$  care depinde de intensitatea  $\vec{H}$  a câmpului inductor și care se numește **magnetizație temporară** și o componentă  $\vec{M}_r$  numită **magnetizație remanentă** (sau permanentă) care depinde de asemenea de  $\vec{H}$  dar nu biunivoc.

$$\vec{M} = \vec{M}_t(\vec{H}) + \vec{M}_r \quad (8.72)$$

- **substanțe magnetic moi** care nu manifestă magnetizație remanentă.

- **mediile liniare** în care magnetizarea este proporțională cu  $\vec{H}$

$$\vec{M} = \chi_m \vec{H} \quad (8.73)$$

constanta de proporționalitate  $\chi_m$  numită **susceptivitate magnetică** a substanței fiind aproximativ independentă de  $\vec{H}$  iar magnetizația remanentă fiind absentă ( $\vec{M}_r = 0$ ).

- **medii izotrope** în care  $\chi_m$  este o funcție scalară de  $\vec{H}$  aceeași în fiecare punct al mediului pentru mediile *omogene*.
- **medii anizotrope** caracterizate printr-un *tensor susceptivitate* ale cărui componente sunt dependente de  $\vec{H}$ .
- **medii feromagnetice** în care  $\chi_m > 0$  de valoare mare, puternic dependentă de  $\vec{H}$ .
- **medii paramagnetice** ce manifestă de asemenea susceptivitate magnetică pozitivă, de valoare mică fiind practic independentă de  $\vec{H}$ .
- **medii diamagnetice** cu  $\chi_m < 0$ , de valoare mică, practic independentă de  $\vec{H}$ .

Magnetizarea acestor substanțe se produce astfel încât vectorul  $\vec{M}$  va fi orientat în sens invers câmpului inductor. *Toate substanțele magnetice sunt mai mult sau mai puțin diamagnetice* însă diamagnetismul lor se poate identifica numai dacă nu este mascat de feromagnetism sau paramagnetism. Dependența analitică a lui  $\chi_m$  de  $\vec{H}$  nu se cunoaște, însă se pot face estimări experimentale care evidențiază caracteristicile magnetice ale substanței.

Relațiile (8.31) și (8.73) conduc la  $\vec{B} = \mu_0(1 + \chi_m)\vec{H} = \mu\vec{H}$  în care,  $\mu = \mu_0(1 + \chi_m)$  reprezintă **permeabilitatea magnetică a substanței respective**, iar raportul  $\mu_r = \frac{\mu}{\mu_0} = 1 + \chi_m$  reprezintă **permeabilitatea magnetică relativă**.