

CURS 7

ELECTRICITATE ȘI ELECTROMAGNETISM

“Particulele elementare” privite ca *cele mai mici entități din care este alcătuită materia*, “câmpul” ca *formă alternativă de existență a materiei* și “mișcarea” *infinită în timp, continuă și perpetuă* sunt elemente fundamentale implicate în orice formă de interacțiune. Aceste trei elemente sunt într-o permanentă interdependență și se presupun reciproc. Nu există câmpuri (gravitațional, electromagnetic, etc.) în afara prezenței particulelor care le generează iar existența câmpurilor este marcată de interacțiunile între acestea și particule. De asemenea, nu există particule caracterizate de un repaus absolut. Chiar dacă particula privită ca ansamblu pare a fi în repaus, elementele sale constituente sunt animate de mișcări continue și perpetue. Deosebim în acest sens mișcări interatomice, internucleare, etc. Universul este un edificiu cu o structură infinită ce conține corpuri, câmpuri și mișcare, în interacțiune. *Orice particulă considerată ca “elementară” are structură internă materială sau sub formă de câmp și cercetările actuale confirmă această ipoteză arătând că nici măcar protonii și neutronii nu pot fi considerate “elementare”, acestea la rândul lor manifestând o structură internă.*

Fenomenele electromagnetice presupun existența *sarcinii electrice*. *Masa și spinul* sunt de asemenea alte două elemente definitorii pentru aceste interacțiuni. În natură, există corpuri *încărcate electric* și corpuri *neutre* din punct de vedere electric. Acestea din urmă pot deveni încărcate electric intervenind – *într-un anume fel* – din exterior.

Corpurile încărcate electric interacționează prin forțe de atracție sau de respingere. Se consideră că există două clase de corpuri încărcate electric, cu alte cuvinte două feluri de sarcini numite- *prin convenție - sarcină pozitivă (+) respectiv, sarcină negativă (-)*;

- *sarcina electrică are un caracter aditiv și se poate transfera de la un corp la altul.*

Prin transfer de sarcină corpurile încărcate electric pot schimba clasa sau pot deveni neutre.

- *în cazul unui sistem izolat de orice acțiune electrică exterioară, sarcina totală a sistemului rămâne constantă în timp (legea conservării sarcinii electrice);*
- *într-un mediu omogen și izotrop două corpuri considerate punctiforme și în repaus încărcate cu sarcinile $q_1 = \text{const.}$ și $q_2 = \text{const.}$, interacționează printr-o forță exprimată prin legea lui Coulomb*

$$\vec{F}_{12} = \text{const} \frac{q_1 q_2}{r_0^3} \cdot \vec{r}_0 \quad (7.1)$$

în care *constanta* depinde de natura mediului și

are valoarea exprimată în Sistemul Internațional, $\text{const} = \frac{1}{4\pi\epsilon}$. În această relație, ϵ este o

constantă de material care caracterizează mediul din punct de vedere electric și se numește *permittivitate electrică* a mediului.

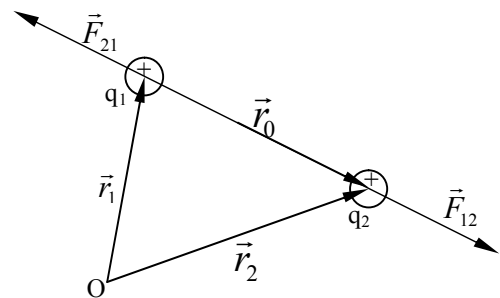


Figura 7.1

În cazul vidului permitivitatea electrică se notează cu ϵ_0 și are valoarea $8,854 \cdot 10^{-12} \text{Farad / metru}$. Se definește și **permitivitatea relativă** ϵ_r prin raportul

$$\epsilon_r = \frac{\epsilon}{\epsilon_0} \quad (7.2)$$

și este o mărime adimensională;

- sarcina electrică este *cuantificată*, **cuanta de sarcină** fiind sarcina numită **elementară** și căreia i se atribuie valoarea $e = 1,6 \cdot 10^{-19} \text{coulombi}$;
- *la viteze relativiste sarcina electrică a corpurilor este relativist – invariantă*;
- acțiunea unui ansamblu de sarcini electrice q_i asupra unei singure sarcini q_0 se produce în conformitate cu **principiul independenței acțiunii forțelor**: “fiecare sarcină q_i acționează asupra sarcinii q_0 cu forța cu care ar acționa dacă toate celelalte sarcini ar lipsi”.

În acest sens forța rezultantă ce va acționa asupra sarcinii q_0 va fi -în conformitate cu **principiul suprapunerii sau superpoziției**- dată de relația:

$$\vec{F}_0 = \sum_{i=1}^n \vec{F}_i = \frac{q_0}{4\pi\epsilon_0} \sum_{i=1}^n \frac{q_i}{r_i^2} \vec{e}_{i0} \quad (7.3)$$

în care \vec{e}_{i0} reprezintă *versorul direcției* \vec{r}_i care unește sarcinile q_i și q_0 . $\vec{e}_{i0} = \frac{\vec{r}_i}{|\vec{r}_i|}$.

Pentru ca legea lui Coulomb să funcționeze este necesar ca sarcinile să nu varieze în timp caz în care ne-am confrunța cu un **proces de propagare**;

- definim **intensitatea câmpului electrostatic** \vec{E} , ca fiind “forța care acționează asupra unității de sarcină”. Prin urmare mărimea \vec{E} este o mărime vectorială fiind de fapt o forță specifică.

$$\vec{E} = \frac{1}{q} \cdot \vec{F} \quad (7.4)$$

- câmpul electrostatic se reprezintă prin *linii de câmp* ce - convențional - pornesc de pe sarcini - le pozitive și se opresc pe sarcinile negative. **Linii de câmp** sunt curbe tangente în fiecare punct vectorului \vec{E} asociat intensității câmpului electrostatic în punctul respectiv;
- se admite *continuitatea sarcinii electrice și a materiei* în sensul că acestea se pot diviza continuu astfel că – fără a afecta rezultatele ce descriu realitatea – se operează cu mărimea \vec{E}

considerată a fi $\vec{E} = \lim_{q \rightarrow 0} \frac{1}{q} \vec{F}$.

7.1 REGIMUL STATIC

Legea lui Coulomb este valabilă numai pentru sarcinile punctiforme în repaus și a căror “încărcare” este constantă în timp. De asemenea aplicabilitatea ei nu a putut fi confirmată pentru distanțe mai mari de 10^4 m în schimb s-a observat că peste 10^4 m legea își încetează valabilitatea.

Regimul static presupune sarcini fixate în anumite puncte din spațiu. “Fixarea” sarcinilor se realizează prin “echilibrarea” reciprocă a forțelor care le solicită. Aceste forțe pot fi atât de natură electrică cât și de natură mecanică și pot fi generate de *distribuții* de particule încărcate situate în vecinătatea particulei fixate.

7.1.1 DISTRIBUȚIILE DE SARCINĂ ELECTRICĂ

Referindu-ne la figura 7.2 vom scrie expresia intensității câmpului electrostatic $\vec{E}(\vec{r})$ produs în vid de sarcina q într-un punct marcat de vectorul de poziție \vec{r} .

$$\vec{E}(\vec{r}) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot q \cdot \frac{\vec{r} - \vec{r}_1}{|\vec{r} - \vec{r}_1|^3} \quad (7.5)$$

Această expresie, conține în mod implicit versorul

$$\vec{e}_{\vec{r}-\vec{r}_1} = \frac{\vec{r} - \vec{r}_1}{|\vec{r} - \vec{r}_1|}$$

Distribuțiile de sarcină pot fi **discrete** (sarcini punctiforme separate) sau **continui** (sarcini punctiforme atât de apropiate încât dispunerea lor poate fi asimilată unui “conglomerat” cu comportare continuă din punctul de vedere al proprietăților sale electrice).

În cazul unei **distribuții discrete de sarcini punctiforme aflate în vid** ($\epsilon = \epsilon_0$),

$$\vec{E}(\vec{r}) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \sum_{i=1}^n q_i \cdot \frac{\vec{r} - \vec{r}_i}{|\vec{r} - \vec{r}_i|^3} \quad (7.6)$$

Distribuția continuă în volum este caracterizată de mărimea ρ definită prin relația:

$$\rho = \lim_{\Delta V \rightarrow 0} \frac{\Delta q}{\Delta V} = \frac{dq}{dV} \quad (7.7)$$

și denumită **densitate volumică de sarcină** iar distribuția continuă pe suprafață prin **densitatea superficială de sarcină**, σ :

$$\sigma = \lim_{\Delta S \rightarrow 0} \frac{\Delta q}{\Delta S} = \frac{dq}{dS} \quad (7.8)$$

În acest fel, sarcina electrică totală conținută pe suprafața S și volumul V , se va scrie

$$q = \int_V \rho dV' + \int_S \sigma dS'' \quad (7.9)$$

Corespunzător, câmpul electrostatic generat

în vid de o distribuție continuă de sarcini într-un punct $P(\vec{r})$ va rezulta din

$$\vec{E}(\vec{r}) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_V \rho(\vec{r}') \frac{\vec{r} - \vec{r}'}{|\vec{r} - \vec{r}'|^3} dV' + \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_S \sigma(\vec{r}'') \frac{\vec{r} - \vec{r}''}{|\vec{r} - \vec{r}''|^3} dS'' \quad (7.10)$$

S-au folosit notațiile din figura 7.3. Considerând scrierea pe componente a vectorului de poziție

$$\vec{r} = x\vec{i} + y\vec{j} + z\vec{k} \quad (7.11)$$

($\vec{i}, \vec{j}, \vec{k}$ fiind versorii axelor de coordonate Ox, Oy , și respectiv Oz .) și a **operatorului gradient** ∇ ,

$$\nabla \equiv \frac{\partial}{\partial x} \vec{i} + \frac{\partial}{\partial y} \vec{j} + \frac{\partial}{\partial z} \vec{k} \quad (7.12)$$

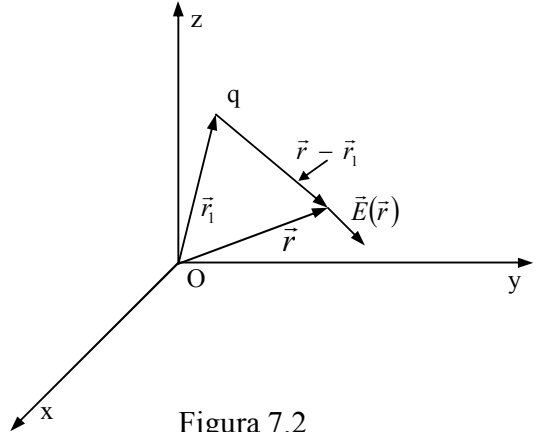


Figura 7.2

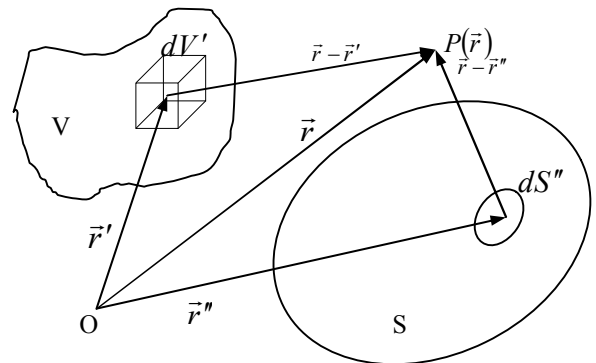


Figura 7.3

expresia (7.5) devine:

$$\vec{E}(\vec{r}) = -\frac{q}{4\pi\epsilon_0} \nabla \left(\frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}_1|} \right) \quad (7.13)$$

În această expresie este conținută *funcția scalară*

$$\varphi(\vec{r}) \equiv -\frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q}{|\vec{r} - \vec{r}_1|} + const \quad (7.14)$$

care permite scrierea relației (7.13) sub forma:

$$\vec{E}(\vec{r}) = -\nabla \varphi(\vec{r}) \quad (7.15)$$

Prin convenție se consideră $\varphi(\infty) = 0$. Recunoaștem astfel în relația de definiție (7.14) mărimea electrică scalară $\varphi(r)$ numită **potențial electrostatic** definită până la o constantă arbitrară ce reprezintă *nivelul de referință* al potențialului electrostatic.

Pentru o **distribuție discretă** de N sarcini punctiforme potențialul astfel introdus se va scrie:

$$\varphi(\vec{r}) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \sum_{i=1}^N \frac{q_i}{|\vec{r} - \vec{r}_i|} + const \quad (7.16)$$

iar pentru **distribuții continue**,

$$\varphi(\vec{r}) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_V \frac{\rho(\vec{r}')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} dV' + \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_S \frac{\sigma(\vec{r}'')}{|\vec{r} - \vec{r}''|} dS'' \quad (7.17)$$

Să considerăm un câmp electrostatic oarecare și o sarcină “de probă” q_0 care se deplasează în acest câmp. Pentru ca sarcina q_0 să rămână în repaus în vârful vectorului \vec{r} la orice moment de timp, asupra ei trebuie să acționeze o forță mecanică $\vec{F}_m(\vec{r})$ care să echilibreze forța electrică $\vec{F}_e(\vec{r}) = -q_0 \vec{E}(\vec{r})$ așa cum se schițează în figura 7.4.

Calculăm lucrul mecanic efectuat de forța exterioară $\vec{F}_m(\vec{r})$ pentru a deplasa sarcina q_0 din punctul inițial P_1 până în punctul final P_2 al câmpului. Lucrul mecanic elementar efectuat de forța $\vec{F}_m(\vec{r})$ pentru a deplasa sarcina q_0 pe elementul de lungime $d\vec{l}$ al traiectoriei punctate, se scrie:

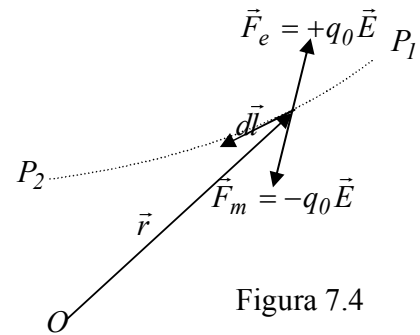


Figura 7.4

$$d\mathcal{L} = \vec{F}_m(\vec{r}) \cdot d\vec{l} = -q_0 \vec{E}(\vec{r}) d\vec{l} \quad (7.18)$$

Prin integrarea acestei relații se obține lucrul mecanic efectuat de forța \vec{F}_m pentru a deplasa sarcina din $P_1(\vec{r}_1)$ în $P_2(\vec{r}_2)$:

$$\mathcal{L} = \int_{P_1}^{P_2} d\mathcal{L} = \int_{r_1}^{r_2} \vec{F}_m(\vec{r}) d\vec{l} = -q_0 \int_{r_1}^{r_2} \vec{E}(\vec{r}) \cdot d\vec{l} = q_0 \int_{r_1}^{r_2} \nabla \varphi d\vec{l} = q_0 \int_{P_1}^{P_2} d\varphi = q_0(\varphi_2 - \varphi_1) \quad (7.19)$$

Am folosit relațiile: $\nabla \varphi = +\frac{d\varphi}{dr}$ vers $\vec{r} = \frac{d\varphi}{dr} \vec{e}_r$ și $\vec{e}_r \cdot d\vec{l} = dl \cos \theta = dr$.

Relația (7.19) arată că pe un contur închis integrala se anulează. Pentru a interpreta rezultatul este necesar să subliniem că sarcina q_0 numită *de probă*, materializează existența câmpului

electric în spațiu și se deplasează pe o traiectorie ce are proprietatea că pentru o sarcină de probă de mărime unitate, *tangenta la traiectorie în fiecare punct în care se găsește sarcina, coincide cu direcția vectorului intensitate a câmpului electric iar forța ce acționează asupra acestei sarcini unitate este chiar intensitatea câmpului electrostatic în acel punct.* Așadar, dacă trasăm curbele care au ca tangente în fiecare punct al lor vectorul intensitate a câmpului electric corespunzător punctului respectiv, obținem așa numitele **linii de câmp electric**. Câmpul ale cărui linii sunt paralele și echidistante se numește **câmp omogen**.

Revenind la relația (7.19) vom numi **circulație** a vectorului \vec{a} pe curba închisă Γ , integrala $\oint_{\Gamma} \vec{a} \cdot d\vec{l}$ și vom constata că în cazul câmpului electrostatic circulația vectorului intensitate a câmpului este nulă.

7.1.2 FLUXUL ELECTRIC PRINTR-O SUPRAFAȚĂ ÎNCHISĂ

Să considerăm o sarcină punctiformă q în interiorul unei suprafețe închise S . Prin definiție, **fluxul** câmpului electric produs de sarcina q prin suprafața S este:

$$\Phi = \oint_S \vec{E} \cdot d\vec{S} = \oint_S \vec{E} \cdot \vec{n} dS \quad (7.20)$$

în care s-a notat cu dS un element de arie de pe suprafața S și cu \vec{n} versorul normalei exterioare al elementului de arie, ca în figura 7.5. Alegem originea sistemului de coordonate în punctul în care se află sarcina q . În această configurație, intensitatea câmpului electric $\vec{E}(\vec{r})$ în vid se scrie:

$$\vec{E}(\vec{r}) = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \frac{\vec{r}}{r^3} \quad (7.21)$$

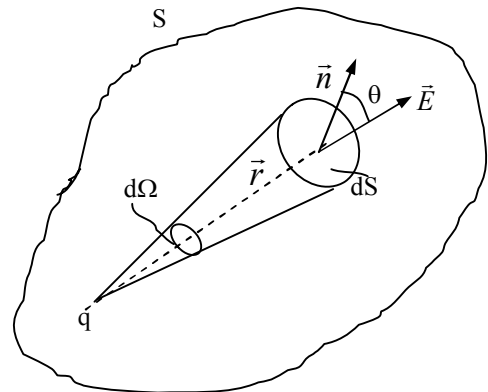


Figura 7.5

Fluxul total al vectorului $\vec{E}(\vec{r})$ prin suprafața S se va obține integrând peste toate elementele de suprafață dS conținute pe întreaga suprafață S :

$$\Phi = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \oint_S \frac{\vec{r} \cdot \vec{n}}{r^3} dS = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \oint_S \frac{dS \cos \theta}{r^2} \quad (7.22)$$

sau ținând seama de expresia elementului de unghi solid $d\Omega$ sub care se vede din origine elementul de suprafață dS , $d\Omega = \frac{dS \cos \theta}{r^2}$ expresia (6.22) devine $\Phi = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \oint d\Omega$. Rezultă că pentru o sar-

cină plasată în interiorul suprafeței ($\oint d\Omega = 4\pi$), $\Phi = \frac{q}{\epsilon_0}$ iar pentru o sarcină exterioară, fluxurile

prin elementele de suprafață opuse se anulează reciproc rezultând un flux total, nul. Aceste constatări exprimă **teorema lui Gauss**.

În cazul distribuției volumice, $\vec{S} = S \cdot \vec{n}$ și aplicăm **teorema Gauss – Ostrogradski**:

$$\oint_S \vec{E} \cdot d\vec{S} = \frac{q}{\epsilon_0} = \frac{1}{\epsilon_0} \int_V \rho dV = \int_V \nabla \cdot \vec{E} \cdot dV \quad (7.23)$$

expresie din care se obține prin identificare,

$$\varepsilon_0 \nabla \vec{E} = \rho \quad (7.24)$$

dacă distribuția volumică de sarcină se află în interiorul suprafeței, sau

$$\varepsilon_0 \nabla \vec{E} = 0 \quad (7.25)$$

când distribuția de sarcină este plasată în exterior.

Relațiile (7.24) și (7.25) conțin operatorul **divergență** care pentru un vector $\vec{a} = a_x \vec{i} + a_y \vec{j} + a_z \vec{k}$ se scrie:

$$\nabla \vec{a} = \frac{\partial a_x}{\partial x} + \frac{\partial a_y}{\partial y} + \frac{\partial a_z}{\partial z}$$

și se citește “divergență din \vec{a} ”. Aceste relații exprimă **forma diferențială a teoremei lui Gauss**. Prin folosirea **teoremei lui Stokes** se obține încă

$$\oint_{\Gamma} \vec{E} d\vec{l} = \int_S (\nabla \times \vec{E}) d\vec{S} = \int_S (\nabla \times \vec{E}) \vec{n} dS = 0 \quad (7.26)$$

din care rezultă

$$\nabla \times \vec{E} = 0 \quad (7.27)$$

Ultimele două relații folosesc operatorul “**rotor**” care pentru un vector oarecare $\vec{a} = a_x \vec{i} + a_y \vec{j} + a_z \vec{k}$, se scrie în coordonate carteziene:

$$\nabla \times \vec{a} = \begin{vmatrix} \vec{i} & \vec{j} & \vec{k} \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & \frac{\partial}{\partial z} \\ a_x & a_y & a_z \end{vmatrix} = \left(\frac{\partial a_z}{\partial y} - \frac{\partial a_y}{\partial z} \right) \vec{i} + \left(\frac{\partial a_x}{\partial z} - \frac{\partial a_z}{\partial x} \right) \vec{j} + \left(\frac{\partial a_y}{\partial x} - \frac{\partial a_x}{\partial y} \right) \vec{k}$$

și se citește **rotor din \vec{a}** . Dacă în relația (7.24) se consideră relația (7.15) se obține **ecuația Poisson**

$$\nabla \cdot (\nabla \varphi) = \nabla^2 \varphi = -\frac{\rho}{\varepsilon_0} \quad (7.28)$$

care se scrie în coordonate carteziene: $\nabla^2 \varphi \equiv \Delta \varphi = \frac{\partial^2 \varphi}{\partial x^2} + \frac{\partial^2 \varphi}{\partial y^2} + \frac{\partial^2 \varphi}{\partial z^2} = -\frac{\rho}{\varepsilon_0}$ și definește în

membrul stâng al ultimei egalități, “**laplaceianul**” sau **operatorul lui Laplace** notat cu “ Δ ” sau cu “ ∇^2 ”. În punctele din spațiu în care nu există sarcină electrică, $\rho(x, y, z) = 0$, ecuația (7.28) se scrie

$$\nabla^2 \varphi = \Delta \varphi = 0 \quad (7.29)$$

și se numește **ecuația lui Laplace**.

7.1.3 CONSTANTE ELECTRICE “DE MATERIAL”

Teoria fenomenologică arată că **intensitatea de polarizare depinde de intensitatea câmpului electric**: $\vec{P} = \vec{P}(\vec{E})$. Această dependență se stabilește experimental. S-a constatat că o clasă importantă de dielectrice manifestă **proporționalitate** între \vec{P} și \vec{E} cu **conservarea direcției și sensului vectorilor**:

$$\vec{P} = \varepsilon_0 \chi_e \vec{E} \quad (7.30)$$

Mărimea χ_e se numește **susceptivitate electrică** și în mediile izotrope se comportă ca o mărime scalară. Se observă că:

$$\vec{D} = \varepsilon_0 \vec{E} + \vec{P} = \varepsilon_0 (1 + \chi_e) \vec{E} \quad (7.31)$$

sau

$$\vec{D} = \varepsilon \vec{E} \quad (7.32)$$

în care

$$\varepsilon = \varepsilon_0 (1 + \chi_e) \quad (7.33)$$

reprezintă **permitivitatea mediului dielectric**. Se obține pentru **permitivitatea relativă** ε_r expresia $\varepsilon_r = \frac{\varepsilon}{\varepsilon_0} = 1 + \chi_e$, care compară permitivitatea mediului dielectric ε cu aceea a vidului ε_0 . În cazul mediilor liniare însă anizotrope, atât susceptivitatea χ_e cât și permitivitatea ε sunt mărimi tensoriale, componentele intensității de polarizare \vec{P} fiind funcții liniare de componentele câmpului electric \vec{E} .

$$\begin{aligned} P_x &= \varepsilon_0 (\chi_{xx}^0 E_x + \chi_{xy}^0 E_y + \chi_{xz}^0 E_z) \\ P_y &= \varepsilon_0 (\chi_{yx}^0 E_x + \chi_{yy}^0 E_y + \chi_{yz}^0 E_z) \\ P_z &= \varepsilon_0 (\chi_{zx}^0 E_x + \chi_{zy}^0 E_y + \chi_{zz}^0 E_z) \end{aligned} \quad (7.34)$$

Aceste relații definesc matricea **tensorului de susceptivitate electrică**:

$$\chi^0 = \begin{pmatrix} \chi_{xx}^0 & \chi_{xy}^0 & \chi_{xz}^0 \\ \chi_{yx}^0 & \chi_{yy}^0 & \chi_{yz}^0 \\ \chi_{zx}^0 & \chi_{zy}^0 & \chi_{zz}^0 \end{pmatrix} \quad (7.35)$$

7.1.4 DIPOLUL ELECTRIC

Numim **dipol electric** un sistem de două sarcini punctiforme egale ca mărime și de semne contrarii situate la o distanță l una față de cealaltă. (figura 7.6). Dipolului electric i se asociază

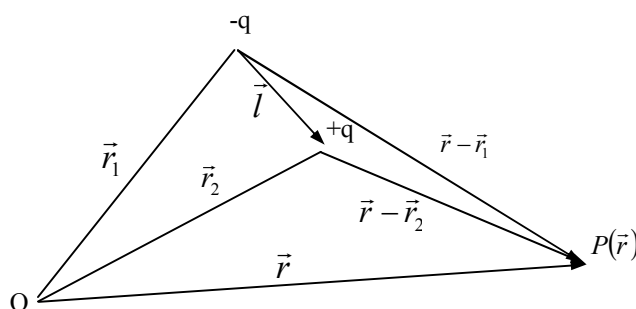


Figura 7.6

momentul electric dipolar \vec{p} definit prin relația $\vec{p} = q\vec{l}$.

Potențialul creat de câmpul dipolului în punctul $P(\vec{r})$, se obține conform principiului superpoziției

$$\varphi(\vec{r}) = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \left[\frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}_2|} - \frac{1}{|\vec{r} - \vec{r}_1|} \right] \text{ sau } \varphi(\vec{r}) = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \left[\frac{l}{|\vec{r} - \vec{r}_l - \vec{l}|} - \frac{l}{|\vec{r} - \vec{r}_l|} \right] \quad (7.36)$$

Vom scrie ținând seama că $l \ll r$:

$$\begin{aligned} \left(|\vec{r} - \vec{r}_l - \vec{l}| \right)^{-l} &= \left[(\vec{r} - \vec{r}_l - \vec{l})^2 \right]^{-\frac{l}{2}} = \left[(\vec{r} - \vec{r}_l)^2 - 2(\vec{r} - \vec{r}_l) \cdot \vec{l} + l^2 \right]^{-\frac{l}{2}} = \\ &= \frac{l}{|\vec{r} - \vec{r}_l|} \left[1 + \frac{(\vec{r} - \vec{r}_l) \cdot \vec{l}}{|\vec{r} - \vec{r}_l|^2} + \dots \right] \approx \frac{l}{|\vec{r} - \vec{r}_l|} - \vec{l} \nabla \left(\frac{l}{|\vec{r} - \vec{r}_l|} \right) \end{aligned} \quad (7.37)$$

astfel că expresia (7.36) devine:

$$\varphi(\vec{r}) = -\frac{\vec{p}}{4\pi\epsilon_0} \nabla \left(\frac{l}{|\vec{r} - \vec{r}_l|} \right) = \frac{\vec{p}}{4\pi\epsilon_0} \nabla^{(l)} \left(\frac{l}{|\vec{r} - \vec{r}_l|} \right) \quad (7.38)$$

în care $\nabla^{(l)} \equiv \vec{i} \frac{\partial}{\partial x_1} + \vec{j} \frac{\partial}{\partial y_1} + \vec{k} \frac{\partial}{\partial z_1}$ se referă la coordonatele vectorului de poziție \vec{r}_1 . Relațiile (7.38) și (7.15) permit calculul intensității câmpului electric produs de dipol.

7.1.5 POLARIZAȚIA ELECTRICĂ.

Toate mărimile fizice exprimate până acum au fost estimate pentru vid ($\epsilon = \epsilon_0$). Alte medii pot influența semnificativ rezultatele. Există substanțe – numite **dielectrici** – care introduce într-un câmp electric **se polarizează**, adică atât în volumul cât și pe suprafața lor apar sarcini electrice

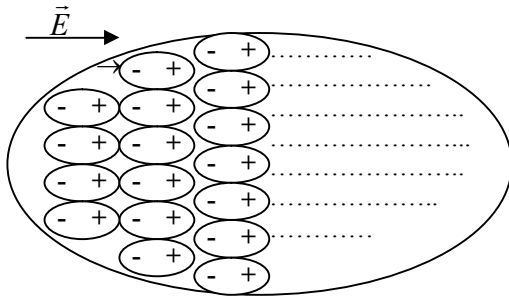


Figura 7.7

numite **sarcini de polarizare**. Un câmp electric omogen acționează asupra dielectricului polarizat printr-un *cuplu* și o *forță*. Se admite că orice dielectric inițial neutru din punct de vedere electric conține dipoli microscopici și uniform distribuiți în volumul dielectricului. Câmpul electric exterior orientează sarcinile pozitive în sensul lui iar pe cele negative în sens invers. Fenomenul este prezent în tot corpul, *orice element de volum comportându-se ca un mic dipol*. Starea electrică a unui corp polarizat

electric este caracterizată printr-o mărime vectorială \vec{p} , numită **moment electric** al corpului respectiv *univoc definit de forța* $\vec{F} = \nabla \cdot (\vec{p} \cdot \vec{E})$ și de *cuplul* $\vec{C} = \vec{p} \times \vec{E}$ corpul fiind în repaus.

Numim **intensitate de polarizare electrică** sau **polarizație electrică**, *momentul electric al unității de volum*:

$$\vec{P} = \lim_{\Delta V \rightarrow 0} \frac{\Delta \vec{p}}{\Delta V} = \frac{d\vec{p}}{dV} \quad (7.39)$$

Rezultă pentru *momentul electric dipolar al elementului de volum*

$$d\vec{p} = \vec{P} dV \quad (7.40)$$

Potențialul câmpului creat în vid de acest element de volum, considerat dipol elementar se

scrie conform relației (7.38):

$$d\varphi = \frac{I}{4\pi\epsilon_0} \left[\vec{P}(\vec{r}_l) \cdot \nabla^{(l)} \left(\frac{I}{|\vec{r} - \vec{r}_l|} \right) \right] dV^{(l)} \quad (7.41)$$

iar potențialul creat de întregul corp, se obține prin integrare

$$\varphi(\vec{r}) = \frac{I}{4\pi\epsilon_0} \int_V \vec{P}(\vec{r}_l) \cdot \nabla^{(l)} \left(\frac{I}{|\vec{r} - \vec{r}_l|} \right) dV^{(l)} \quad (7.42)$$

Notând $\alpha \equiv \frac{I}{|\vec{r} - \vec{r}_l|}$ și $\vec{a} \equiv \vec{P}$ și folosind relația vectorială $\nabla(\alpha\vec{a}) = \alpha\nabla\vec{a} + \vec{a}\nabla\alpha$ se obține

$$\begin{aligned} \varphi(\vec{r}) &= \frac{I}{4\pi\epsilon_0} \int_V \frac{(-\nabla\vec{P})}{|\vec{r} - \vec{r}_l|} dV^{(l)} + \frac{I}{4\pi\epsilon_0} \int_V \nabla \left(\frac{\vec{P}}{|\vec{r} - \vec{r}_l|} \right) dV^{(l)} = \\ &= \frac{I}{4\pi\epsilon_0} \int_V \frac{(-\nabla\vec{P})}{|\vec{r} - \vec{r}_l|} dV^{(l)} + \frac{I}{4\pi\epsilon_0} \int_S \frac{\vec{P} \cdot \vec{n}}{|\vec{r} - \vec{r}_l|} dS^{(l)} \end{aligned} \quad (7.43)$$

Ultima egalitate provine din aplicarea teoremei Gauss – Ostrogradski. Prin analogie cu (7.17), expresia $(-\nabla\vec{P})$ poate fi interpretată ca **fiind densitatea de volum a sarcinilor de polarizare** iar $\vec{P} \cdot \vec{n}$ ca fiind **densitatea de suprafață a sarcinilor de polarizare**.

$$\rho_p = -\nabla\vec{P} \text{ și } \sigma_p = \vec{P} \cdot \vec{n}. \quad (7.44)$$

Așadar, în urma polarizării substanței, aceasta va produce un câmp electric datorat sarcinilor de polarizare în volum ρ_p și pe suprafață σ_p . Într-un mediu omogen și izotrop, intensitatea de polarizare \vec{P} este aceeași în orice punct al mediului astfel că - în acest caz- $\rho_p = 0$ și drept consecință vor apare sarcini de polarizare numai pe suprafața de separare a mediului.

7.1.6 INDUCȚIA ELECTRICĂ. TEOREMA LUI GAUSS PENTRU MEDIILE DIELECTRICE

Considerăm un mediu dielectric în interiorul căruia se află o distribuție discretă de sarcini electrice q_1, q_2, \dots, q_n așa cum se poate urmări în figura 7.8. Această distribuție de sarcină va polariza dielectricul și conform (7.9) și (7.44) va apare o sarcină de polarizare q_p dată de relația:

$$q_p = \int_{S'} \vec{P} \cdot \vec{n}' dS' + \int_V (-\nabla\vec{P}) dV \quad (7.45)$$

în care S' reprezintă aria totală a suprafețelor de discontinuitate:

$$S' = S_1 + S_2 + \dots + S_n \quad (7.46)$$

Folosind în (7.45) teorema Gauss – Ostrogradski obținem:

$$-\int_V \nabla\vec{P} \cdot dV = -\oint_S \vec{P} \cdot \vec{n} dS - \int_{S'} \vec{P} \cdot \vec{n}' dS' \quad (7.47)$$

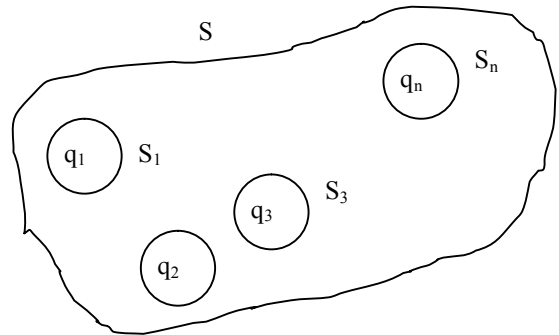


Figura 7.8

Rezultă

$$q_p = -\oint_S \vec{P} \cdot \vec{n} dS \quad (7.48)$$

și câmpul electric din dielectric va rezulta din însumarea câmpului electric produs de distribuția discretă $q=q_1+q_2+\dots+q_n$ și a câmpului produs de sarcina de polarizare q_p . Fluxul câmpului electric rezultat prin suprafața S se va scrie conform teoremei lui Gauss:

$$\oint_S \vec{E} \cdot \vec{n} dS = \frac{1}{\epsilon_0} (q + q_p) \quad (7.49)$$

sau

$$\oint_S (\epsilon_0 \vec{E} + \vec{P}) \cdot \vec{n} \cdot dS = q \quad (7.50)$$

Această relație permite considerarea unui nou vector de câmp \vec{D} numit **inducție electrică** (sau **deplasare electrică**)

$$\vec{D} = \epsilon_0 \vec{E} + \vec{P} \quad (7.51)$$

astfel că (7.50) devine:

$$\oint_S \vec{D} \cdot \vec{n} dS = q \quad (7.52)$$

Rezultă că *fluxul inducției electrice prin suprafața S este determinat numai de sarcinile q_1, q_2, \dots, q_n . În cazul distribuției volumice continue de sarcini libere,*

$$\int_V \nabla \cdot \vec{D} \cdot dV = \int_V \rho dV \quad (7.53)$$

din care rezultă **forma diferențială a teoremei lui Gauss**

$$\nabla \cdot \vec{D} = \rho \quad (7.54)$$

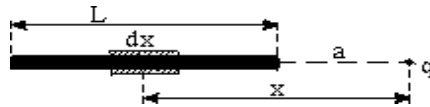
Vom observa că:

- mărimea \vec{E} caracterizează câmpul electrostatic din punctul de vedere al intensității efectelor pe care acesta le poate produce asupra distribuțiilor de sarcini cu care interacționează;
- vectorul \vec{D} este definit de sarcina electrică ce generează câmpul;
- fluxul vectorului \vec{D} nu depinde de sarcinile induse prin polarizare. De aceea neomogenitățile mediului nu vor conta iar relația (6.54) se va păstra și pentru medii neomogene. Această relație este însă o **relație locală**.

TEME DE CASA (4 -1C) (APLICAȚII LA CURS)

Tc.4-1C.1: PROBLEME DE ELECTROSTATICĂ

1. Se consideră o distribuție liniară de sarcină pe lungimea L . Să se calculeze forța de interacțiune între această distribuție de sarcină și o sarcină q situată la o distanță a de distribuția de sarcină și pe direcția acesteia.



2. Stabiliți expresia câmpului electric în centrul unui arc semicircular, uniform încărcat.

3. Calculați potențialul φ și câmpul electric E într-un punct situat pe axa unui inel circular de rază a , încărcat uniform cu densitatea liniară de sarcină λ .

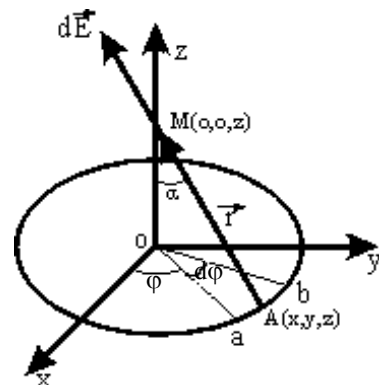
4. Se consideră un disc izolator de rază a și grosime foarte mică, încărcat cu o sarcină pozitivă Q de densitate superficială σ . Calculați :

- a) potențialul electric în punctul P situat la distanța y față de centrul discului (pe axa de simetrie) pentru cazurile $y > 0$, $y < 0$, $y = 0$, $y \gg a$;
- b) câmpul electric prin componentele E_{y+} și E_{y-} pentru care se cere să se stabilească relația.

5. Se consideră o sferă de rază R încărcată uniform cu sarcina Q și densitate de sarcină volumică, ρ . Calculați energia electrostatică a sferei.

6. Un conductor inelar cu raza $R=1mm$ este încărcat uniform cu sarcina $Q=10C$. Fie M un punct pe perpendiculara dusă din centrul conductorului inelar.

- a) scrieți expresia vectorului electric \vec{E} în punctul M și calculați valoarea acestuia.
- b) precizați poziția lui M astfel ca în acest punct, valoarea lui E să fie maximă și precizați de asemenea această valoare.

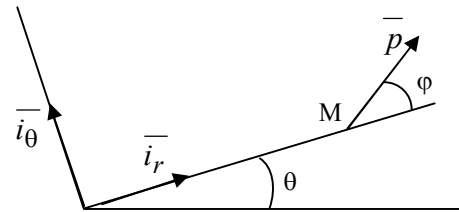


7. Se consideră o placă dreptunghiulară de lungime $2a$ și lățime $2b$, uniform încărcate electric, cu densitatea superficială de sarcină, σ . Stabiliți expresia potențialului electric în centrul de masă al plăcii.

8. Utilizând ecuația lui Poisson, stabiliți expresiile potențialului și câmpului electric produs de o sarcină electrică cu densitatea volumică $\rho = \text{constant}$ și care ocupă volumul cuprins între două plane paralele infinite depărtate unul de celălalt la distanța a .

9. Deduceți expresiile potențialului și intensității câmpului electric generat de un dipol electric având momentul dipolar electric, \vec{p} .

10. O sarcină punctiformă Q se află în originea O a unui referențial. Un dipol electric de moment dipolar \vec{p} este plasat într-un punct M . Calculați forța și momentul forței exercitate de sarcina Q asupra dipolului.



11. Stabiliți expresia energiei electrostatice a unei sfere de rază R încărcată uniform în volum cu sarcina electrică Q .

12. Stabiliți expresia capacității unui condensator cilindric.

13. Stabiliți expresia capacității unui condensator sferic.

14. Să se calculeze potențialul și intensitatea câmpului electric în cazul unei plăci infinite de grosime a , încărcată uniform cu sarcină electrică de densitate volumică $\rho = \text{const}$.

15. Precizați expresiile potențialului și intensității câmpului electric generate de un cilindru cu raza a încărcat uniform cu sarcină electrică de densitate volumică $\rho = \text{const}$.

16. Între armăturile unui condensator plan paralel, situate la distanța $d = 2,2 \text{ mm}$, legate la bornele unei surse cu tensiune continuă $U = 1000 \text{ V}$, se introduce o placă de sticlă având $\epsilon_r = 6$, care umple complet spațiul dintre armături. În cazurile:

- 1) condensatorul aflat în permanență sub tensiunea constantă a sursei de alimentare;
- 2) înainte de introducerea plăcii de sticlă, condensatorul se deconectează de la sursă să se calculeze: a) densitatea superficială a sarcinilor de polarizare de pe suprafața dielectricului b) cu cât se modifică densitatea superficială inițială a sarcinii de pe suprafața armăturilor condensatorului.

17. În centrul unei sfere dielectrice omogene, de rază R și de permitivitate relativă ϵ_r , se găsește o sarcină punctiformă q . Calculați densitatea σ_p a sarcinilor de polarizare pe suprafața sferei, presupunând că sfera se află în vid.

18. Se consideră o sferă de rază R uniform polarizată \vec{P} ; fie potențialul $d\varphi$ datorat momentului $d\vec{p} = \vec{P}dV$ corespunzător elementului de volum dV . Să se calculeze potențialul electromagnetic în interiorul și exteriorul sferei. Să se calculeze câmpul electric E corespunzător.

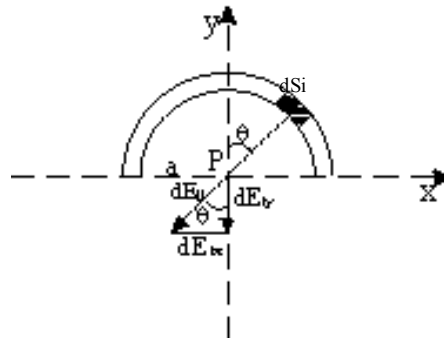
Tc.4-1C.2: INDICAȚII ȘI SOLUȚII PENTRU REZOLVAREA PROBLEMELOR DE ELECTROSTATICĂ

1. Fie λ densitatea liniară de sarcină. Sarcina elementară dQ conținută în elementul liniar dx , rezultă a fi : $dQ = \lambda dx$. Forța de interacție între sarcina q și această sarcină elementară dQ , este:

$$dF = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \frac{dQ}{x^2} = \frac{q\lambda dx}{4\pi\epsilon_0 x^2}. \text{ Prin integrare obținem : } F = \frac{q \cdot \lambda}{4\pi\epsilon_0} \int_a^{L+a} \frac{dx}{x^2} = \frac{qQ}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{1}{a(L+a)}.$$

*

2.



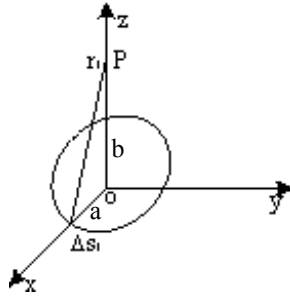
Notăm cu λ densitatea liniară de sarcină distribuită pe arcul de cerc. Sarcina elementară distribuită pe elementul de arc dS_i , va fi egală cu $\lambda \cdot dS_i$. Câmpul electric creat de acest element în punctul P, este $dE_i = \frac{\lambda}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{dS_i}{a^2}$; a fiind raza semicercului. Acest câmp se descompune într-o componentă orizontală dE_{ix} și o componentă verticală dE_{iy} . Componentele dE_{ix} generate de porțiunea din arc din partea dreaptă a figurii vor fi anihilate de aceleași componente generate de porțiunea din arc din partea stângă, astfel că numai componentele dE_{iy} vor contribui la câmpul total în P:

$$E_y = \frac{\lambda}{4\pi\epsilon_0 a^2} \int \cos \theta ds.$$

Observând că elementul de arc ds poate fi exprimat în funcție de $d\theta$, $ds = r d\theta$, r fiind raza semi-

cercului a cărei valoare este egală cu a , rezultă: $E_y = \frac{\lambda}{4\pi\epsilon_0 a} \int_{-\frac{\pi}{2}}^{\frac{\pi}{2}} \cos\theta d\theta = \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0 a}$.

*



3. Notăm cu b distanța de la centrul O al inelului la punctul P. Potențialul φ în punctul P se calcu

lează cu relația $\varphi = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \sum_i \frac{\Delta q_i}{r_i}$ în care Δq_i sunt sarcinile elementare

conținute în elementele de arc Δs_i ale inelului și au valorile,

$$\Delta q_i = \lambda \Delta s_i. \text{ Rezultă, } \varphi = \frac{1}{4\pi\epsilon_0 \sqrt{a^2 + b^2}} \oint ds \text{ și cum } \oint ds = 2\pi a$$

obținem $\varphi = \frac{\lambda a}{2\epsilon_0 \sqrt{a^2 + b^2}}$. Punctul P are coordonatele $(0, 0, z)$, astfel

încât potențialul φ în lungul axei Oz, va fi $\varphi = \frac{\lambda a}{2\epsilon_0 \sqrt{a^2 + z^2}}$ și $E_z = -\frac{\partial \varphi}{\partial z} = \frac{\lambda a z}{2\epsilon_0 (a^2 + z^2)^{3/2}}$.

*

4.a) Potențialul φ_p în punctul $P(0, y, 0)$ poate fi calculat cu relația

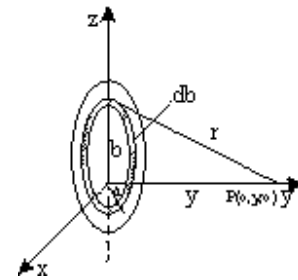
$\varphi_p = \int \frac{dq}{r}$. Considerăm pe disc un inel de grosime db care se gă-

sește la distanța b de origine. Sarcina conținută în acest inel, este:

$$dq = \sigma ds = \sigma \cdot 2\pi \cdot b \cdot db = 2\pi\sigma \cdot b \cdot db.$$

Dar $r = \sqrt{y^2 + b^2}$. Rezultă,

$$\varphi_p = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_0^a \frac{dq}{\sqrt{y^2 + b^2}} = \frac{\sigma}{2\epsilon_0} \left(\sqrt{a^2 + y^2} - |y| \right).$$



Deosebim: $\varphi_p(0, y, 0) = \frac{\sigma}{2\epsilon_0} \left(\sqrt{y^2 + a^2} - y \right)$ pentru $y > 0$, $\varphi_p(0, -y, 0) = \frac{\sigma}{2\epsilon_0} \left(\sqrt{y^2 + a^2} + y \right)$

pentru $y < 0$, $\varphi_p(0, 0, 0) = \frac{\sigma}{2\epsilon_0}$ pentru $y = 0$.

Pentru $y \gg a$, $\sqrt{y^2 + a^2} - y = y \left(\sqrt{1 + \frac{a^2}{y^2}} - 1 \right)$ și cum $\sqrt{1 + \frac{a^2}{y^2}} \cong 1 + \frac{1}{2} \frac{a^2}{y^2} + \frac{1}{2} \cdot \frac{1}{y} \cdot \frac{a^4}{y^4} + \dots$,

obținem $\varphi_p \cong \frac{\sigma}{2\epsilon_0} \cdot \frac{1}{2} \frac{a^2}{y^2} = \frac{\sigma a^2}{4\pi\epsilon_0 y^2} = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0 y^2}$.

b). Pentru calculul câmpului, ținem seama că

$$E_{y+} = -\frac{\partial \varphi}{\partial y} = -\frac{d}{dy} \frac{\sigma}{2\epsilon_0} \left[\sqrt{y^2 + a^2} - y \right] = \frac{\sigma}{2\epsilon_0} \left[1 - \frac{y}{\sqrt{y^2 + a^2}} \right]$$

Analog se obține $E_{y-} = -\frac{\sigma}{2\epsilon_0} \left[\frac{y}{\sqrt{y^2 + a^2}} + 1 \right]$ și $E_{y+} - E_{y-} = -\frac{\sigma}{\epsilon_0}$.

5. Considerăm un strat sferic de rază r și grosime dr . Lucrul mecanic necesar pentru a încărca acest strat sferic cu sarcina dq este $dL = \frac{q}{4\pi\epsilon_0 r} dq$. Sarcina q conținută în sfera de rază $r < R$ este

dată de $q = \rho \cdot \frac{4\pi}{3} r^3$ din care se obține $dq = 4\pi\rho r^2 dr$ și $dL = \frac{4\pi\rho r^3}{4\pi\epsilon_0 r} \cdot 4\pi\rho r^2 dr = \frac{4\pi}{3\epsilon_0} \rho^2 r^4 dr$.

Însă $\rho = \frac{Q}{V} = \frac{3Q}{4\pi R^3}$. Rezultă, $dL = \frac{3Q^2}{4\pi R^6 \epsilon_0} r^4 dr$ și pentru energia electrostatică W a sferei :

$$W = L = \int_0^R \frac{3Q^2}{4\pi R^6 \epsilon_0} r^4 dr = \frac{3Q^2}{20\pi \cdot R \epsilon_0}$$

6. Se consideră un element de lungime $dl = \widehat{ab}$ al conductorului inelar încărcat cu sarcina dQ și care generează în M vectorul câmp electric elementar $d\vec{E} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{dQ}{r^2} \cdot \frac{\vec{r}}{r}$ în care $\vec{r} = -x\vec{i} - y\vec{j} + z\vec{k}$.

Vom lucra în coordonate cilindrice: $x = R \cos \varphi, y = R \sin \varphi, z = z$ iar $dl = R d\varphi$. Avem, de asemenea $dQ = \lambda dl$ ceea ce presupune $Q = 2\pi R \lambda$. Rezultă, prin integrare

$$\vec{E} = \frac{\lambda R}{4\pi\epsilon_0} \frac{1}{(R^2 + z^2)^{3/2}} \int_0^{2\pi} (-R \cos \varphi \vec{i} - R \sin \varphi \vec{j} + z\vec{k}) d\varphi$$

și cum $\int_0^{2\pi} \cos \varphi d\varphi = 0, \int_0^{2\pi} \sin \varphi d\varphi = 0$ se obține, $\vec{E} = \frac{\lambda R}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{2\pi}{(R^2 + z^2)^{3/2}} \cdot z\vec{k} = \vec{E}(z)$.

Prin anularea derivatei

$$\frac{d\vec{E}(z)}{dz} = 0 \text{ rezultă } z_{max} = \frac{R}{\sqrt{2}} \text{ și } E(z_{max}) = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{2}{3\sqrt{3}} \cdot \frac{1}{R^2} = 2\sqrt{3} \cdot 10^{16} V/m$$

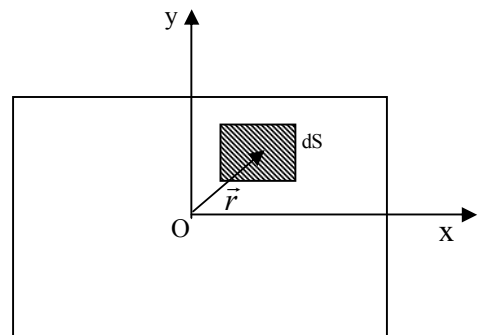
$$E_{y+} - E_{y-} = -\frac{\sigma}{\epsilon_0}$$

*

7. Elementul de suprafață dS al plăcii, conține sarcina $dq = \sigma dx dy$ considerată punctiformă care va crea în centrul de masă O al plăcii, potențialul elementar,

$$d\varphi = \frac{dq}{4\pi\epsilon_0 r}$$

Potențialul total, φ se va obține prin integrare asupra tuturor contribuțiilor elementare dS :



$$\varphi_1(o) = \int d\varphi_1 = \frac{\sigma}{4\pi\epsilon_0} \int_S \int \frac{dxdy}{r} = \frac{\sigma}{4\pi\epsilon_0} \int_0^b dy \int_0^a \frac{dx}{\sqrt{x^2 + y^2}}$$

Integrala $I_1 = \int \frac{dx}{\sqrt{x^2 + y^2}}$ se calculează cu substituția Euler:

$$\sqrt{\alpha x^2 + \beta x + \gamma} = -x\sqrt{\alpha} + t \text{ unde- în cazul nostru- } \alpha = 1, \beta = 0, \gamma = y^2.$$

Cum $\int \frac{dx}{\sqrt{x^2 + y^2}} = \ln(x + \sqrt{x^2 + y^2}) + C$, avem $\int_0^a \frac{dx}{\sqrt{x^2 + y^2}} = \ln \frac{a + \sqrt{a^2 + y^2}}{y}$.

Rezultă $I_2 = \int_0^b \ln \frac{a + \sqrt{a^2 + y^2}}{y} dy$ care se efectuează prin părți notând $u \equiv y$ și

$$v = \frac{\ln(a + \sqrt{a^2 + y^2})}{y}. \text{ Se obține: } I_2 = y \ln \frac{a + \sqrt{a^2 + y^2}}{y} \Big|_0^b + a \int_0^b \frac{dy}{\sqrt{a^2 + y^2}}.$$

În final, rezultă contribuția unui sfert din placă la valoarea potențialului :

$$\varphi_1(o) = \frac{\sigma}{4\pi\epsilon_0} \left[a \ln \frac{b + \sqrt{a^2 + b^2}}{a} + b \ln \frac{a + \sqrt{a^2 + b^2}}{b} \right]$$

astfel încât pentru întreaga placă, $\varphi(o) = 4\varphi_1(o)$ *

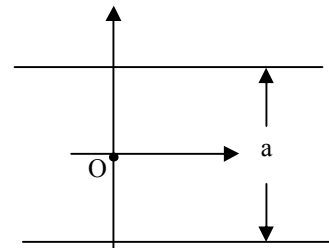
8

Planele fiind infinite, potențialul Φ va depinde doar de coordonata x , iar ecuația lui Poisson se

scrie : $\frac{d^2 \Phi}{dx^2} = -\frac{\rho}{\epsilon_0}$. Pentru $x \in \left[-\frac{a}{2}, \frac{a}{2}\right]$, ρ este constant și

diferit de zero. Se observă că $\Phi(0) = 0$; $\Phi(x) = \Phi(-x)$ și se poate scrie

$$\frac{d^2 \Phi}{dx^2} = \frac{d}{dx} \left(\frac{d\Phi}{dx} \right) = -\frac{\rho}{\epsilon_0}$$



$$\int d \frac{d\Phi}{dx} = -\frac{\rho}{\epsilon_0} \int dx \Rightarrow \frac{d\Phi}{dx} = -\frac{\rho}{\epsilon_0} x + C_1 \Rightarrow \int d\Phi = \Phi(x) = -\frac{\rho}{2\epsilon_0} x^2 + C_1 x + C_2$$

Câmpul electric $E(x) = -\frac{d\Phi}{dx} = \frac{\rho}{\epsilon_0} x - C_1$

- pentru $x \notin \left[-\frac{a}{2}, \frac{a}{2}\right], \rho = 0, \frac{d^2 \Phi}{dx^2} = 0 \Rightarrow \frac{d\Phi}{dx} = C_3 \Rightarrow \Phi(x) = C_3 x + C_4$

Constantele C_1 și C_2 se determină din condițiile $\Phi(0) = 0$ și $\Phi(x) = \Phi(-x)$. Rezultă $C_1 = C_2 = 0$. Constantele C_3 și C_4 se stabilesc prin condițiile de continuitate a potențialului

$\Phi(x)$ și a derivatei sale de ordinul I, $\frac{d\Phi}{dx}$ la frontierele $x = \pm \frac{a}{2}$.

Obținem $C_3 = -\frac{\rho a}{2\epsilon_0}$ și $C_4 = \frac{\rho a^2}{8\epsilon_0}$, astfel că

$$\text{- pentru } |x| \leq \frac{a}{2}: \Phi(x) = -\frac{\rho x^2}{2\epsilon_0}; \quad E(x) = \frac{\rho x}{\epsilon_0}$$

$$\text{- pentru } x > \frac{a}{2} \quad \text{și} \quad x < -\frac{a}{2}, \Phi(x) = -\frac{\rho a x}{2\epsilon_0} + \frac{\rho a^2}{8\epsilon_0} \quad \text{și} \quad E(x) = \frac{\rho a}{2\epsilon_0}$$

*

9. Amintim că dipolul electric este ansamblul a două sarcini electrice de valoare egală, dar de semne contrarii. Proprietățile electrice ale acestui sistem sunt stabilite în primă aproximație de momentul electric dipolar $\vec{p} = q\vec{l}$. În vid, potențialul câmpului electric în M este

$$\varphi = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \left(\frac{1}{r_2} - \frac{1}{r_1} \right) = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \frac{r_1 - r_2}{r_1 r_2}.$$

În cazul $r \gg l$, $r_1^2 = r^2 + \vec{r} \cdot \vec{l}$, $r_2^2 = r^2 - \vec{r} \cdot \vec{l}$ și $r_1^2 - r_2^2 \approx 2\vec{r} \cdot \vec{l}$.

Rezultă, $r_1 - r_2 = \frac{2\vec{r} \cdot \vec{l}}{r_1 + r_2}$, $r_1 + r_2 \cong 2r$ și $r_1 r_2 \cong r^2$.

Cu aceste relații, expresia potențialului devine

$$\varphi = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \frac{\vec{r} \cdot \vec{l}}{r^3} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{\vec{p} \cdot \vec{r}}{r^3} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{p \cos \theta}{r^2}$$

iar pentru intensitatea câmpului electric al dipolului,

$$\vec{E} = -\nabla \varphi = -\frac{1}{4\pi\epsilon_0} \nabla \frac{\vec{p} \cdot \vec{r}}{r^3} = -\frac{1}{4\pi\epsilon_0} \left[\frac{1}{r^3} \nabla(\vec{p} \cdot \vec{r}) + \vec{p} \cdot \nabla \left(\frac{1}{r^3} \right) \right]$$

Avem, pe de altă parte $\nabla \frac{1}{r^3} = \nabla (x^2 + y^2 + z^2)^{-3/2} = -\frac{3\vec{r}}{r^5}$

și,

$$\nabla(\vec{p} \cdot \vec{r}) = (\vec{r} \cdot \nabla) \vec{p} + (\vec{p} \cdot \nabla) \vec{r} + \vec{r} \times \nabla \times \vec{p} + \vec{p} \times \nabla \times \vec{r} = (\vec{p} \cdot \nabla) \vec{r}$$

S-a ținut seama de faptul că $\vec{p} = const$ iar $\Delta \vec{r} = 0$.

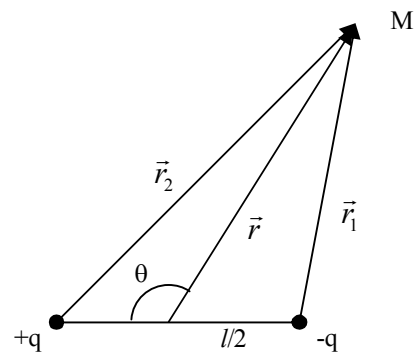
Pe de altă parte, $(\vec{p} \cdot \nabla) \vec{r} = \left(p_x \frac{\partial}{\partial x} + p_y \frac{\partial}{\partial y} + p_z \frac{\partial}{\partial z} \right) (x\vec{i} + y\vec{j} + z\vec{k}) = p_x \vec{i} + p_y \vec{j} + p_z \vec{k} = \vec{p}$.

Se obține astfel expresia finală a intensității câmpului electric creat de un dipol electric:

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

Se observă că potențialul electric și intensitatea câmpului electric \vec{E} scad mai puternic cu distanța r pentru dipolul electric decât pentru sarcinile electrice punctiforme.

$$\varphi_{dipol} \sim \frac{1}{r^2}; \quad \varphi_q \sim \frac{1}{r}; \quad E_{dipol} \sim \frac{1}{r^3}; \quad E_q \sim \frac{1}{r^2}.$$



Caracterizate de momente electrice de dipol, vor interacționa între ele numai dacă sunt suficient de apropiate.

*

10. Se observă din figura asociată enunțului, că $\vec{p} = p(\cos \varphi \vec{i}_r + \sin \varphi \vec{i}_\theta)$.

Ținând seama de expresia gradientului în coordonate polare plane r și θ , $\nabla \equiv \vec{i}_r \frac{\partial}{\partial r} + \vec{i}_\theta \frac{1}{r} \frac{\partial}{\partial \theta}$

avem: $\vec{p} \nabla = p \left[\cos \varphi \frac{\partial}{\partial r} + \frac{\sin \varphi}{r} \frac{\partial}{\partial \theta} \right]$. Deci: $\vec{F} = \left(\vec{p} \nabla \right) \vec{E}$ și $\vec{C} = \vec{p} \times \vec{E}$. Rezultă:

$$\vec{F} = \frac{Qp}{4\pi\epsilon_0 r^3} \left[-2 \cos \varphi \vec{i}_r + \sin \varphi \vec{i}_\theta \right] \quad \vec{C}(M) = -\frac{Qp \sin \varphi}{4\pi\epsilon_0 r^2} \vec{i}_z$$

*

11. Fie ρ densitatea volumică de sarcină cu care se distribuie uniform în volum sarcina Q a sferei.

În sfera curentă de rază r este conținută sarcina: $q' = \rho \cdot \frac{4\pi r^3}{3} = \frac{Q}{4\pi R^3} \cdot \frac{4\pi}{3} r^3 = Q \frac{r^3}{R^3}$.

Câmpul electric generat de această sarcină, va fi: $E(r) = \frac{q'}{4\pi\epsilon} \cdot \frac{1}{r^2} = \frac{qr^3}{R^3} \cdot \frac{1}{4\pi\epsilon r^2}$ iar potențialul sferei de rază r , se scrie: $\varphi = \int_r^\infty E(r) dr = \frac{q'}{4\pi\epsilon} \int_r^\infty \frac{dr}{r^2} = \frac{Q}{4\pi\epsilon} \frac{r^2}{R^3}$.

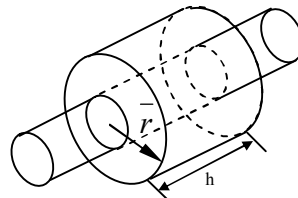
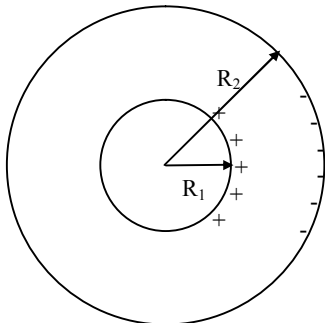
Sarcina electrică conținută în stratul sferic de grosime dr , este $dq = \rho \cdot 4\pi r^2 dr = \frac{3Q}{R^3} r^2 dr$, iar energia potențială a acestui strat sferic,

se scrie: $dW_q = \varphi dq = \frac{3Q^2}{4\pi\epsilon} \frac{r^4}{R^6} dr$. Obținem energia electrostatică a sferei, integrând această expresie pentru r cuprins între 0 și R ,

$W = \frac{3Q^2}{4\pi\epsilon R^6} \int_0^R r^4 dr = \frac{3}{20\pi\epsilon} \frac{Q^2}{R} > 0$ astfel că din punct de vedere mecanic, sistemul este instabil și poate ceda această energie.

*

12. Notăm cu τ sarcina electrică a unității de lungime.



Utilizăm teorema lui Gauss $E(r) \cdot 2\pi r h = \frac{qh}{\epsilon_0}$. Rezultă, $E(r) = \begin{cases} \frac{1}{2\pi\epsilon_0} \cdot \frac{\tau}{r}, & r > R \\ 0, & r < R \end{cases}$.

Dacă avem doi cilindri coaxiali intensitatea câmpului electric în porțiunea dintre cilindri pentru $R_1 \leq r \leq R_2$ rezultă din această relație, în timp ce pentru $r > R_2$ și $r < R_1$, $E = 0$.

Considerăm deci un condensator format din doi cilindri coaxiali de lungime l , fiecare armătură fiind încărcată cu sarcina q , $\tau = \frac{q}{l}$. Dacă între armături avem un dielectric cu permitivitatea rela-

tivă ϵ_r , câmpul între armături, este: $E(r) = \frac{1}{2\pi\epsilon_0\epsilon_r} \cdot \frac{q}{lr}$ iar diferența de potențial între armături este

$$\varphi_1 - \varphi_2 = \int_{R_1}^{R_2} E(r) dr = \frac{q}{2\pi\epsilon_0\epsilon_r l} \int_{R_1}^{R_2} \frac{dr}{r} = \frac{q}{2\pi\epsilon_0\epsilon_r l} \ln \frac{R_2}{R_1}$$
 și capacitatea condensatorului, va fi

$$C = \frac{q}{\varphi_1 - \varphi_2} = \frac{2\pi\epsilon_0\epsilon_r l}{\ln \frac{R_2}{R_1}}$$

Notând cu $d = R_2 - R_1$, în cazul $d \ll R_1$, $\ln \frac{R_2}{R_1} = \ln \left(1 + \frac{R_2 - R_1}{R_1} \right) = \ln \left(1 + \frac{d}{R_1} \right) \approx \frac{d}{R_1}$.

Întrucât dacă $\alpha \ll 1$, $\ln(1 + \alpha) \approx \alpha$, $C = \frac{2\pi\epsilon_0\epsilon_r l R_1}{d} = \frac{\epsilon_0\epsilon_r S}{d}$, $S = 2\pi l R_1$ fiind aria suprafeței armăturii. Se obține astfel capacitatea unui condensator plan.

*

13. Câmpul electric $E(r)$ în interiorul dielectricului așa cum rezultă prin aplicarea teoremei lui Gauss, se exprimă prin:

$$E(r) = \begin{cases} \frac{1}{4\pi\epsilon_0\epsilon_r} \frac{q}{r^2}, & R_1 < r < R_2 \\ 0, & \text{pentru } r < R_1 \text{ și } r > R_2 \end{cases}$$

Diferența de potențial dintre armături

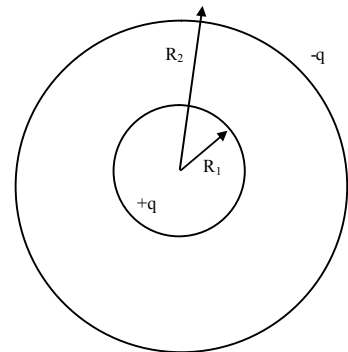
$$\begin{aligned} \varphi_1 - \varphi_2 &= \int_{R_1}^{R_2} E(r) dr = \frac{q}{4\pi\epsilon_0\epsilon_r} \int_{R_1}^{R_2} \frac{dr}{r^2} = \\ &= \frac{q}{4\pi\epsilon_0\epsilon_r} \left(\frac{1}{R_1} - \frac{1}{R_2} \right) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0\epsilon_r} \cdot \frac{R_2 - R_1}{R_1 R_2} \end{aligned}$$

În definitiv rezultă expresia capacității condensatorului sferic:

$$C = \frac{q}{\varphi_1 - \varphi_2} = 4\pi\epsilon_0\epsilon_r \cdot \frac{R_1 R_2}{R_2 - R_1}$$

Și din această expresie se poate deduce expresia capacității condensatorului plan notând $d \equiv R_2 - R_1$, în cazul $d \ll R_1, R_1 \approx R_2 = R$ și $4\pi R^2 = S$.

*



14. Scriem ecuațiile pentru zonele 1,2 și 3 din figură.

$$\frac{d^2 \varphi_1}{dz^2} = 0, z \leq -\frac{a}{2}$$

$$\frac{d^2 \varphi_2}{dz^2} = \frac{-\rho}{\epsilon}; \quad -\frac{a}{2} < z < \frac{a}{2}$$

$$\frac{d^2 \varphi_3}{dz^2} = 0, z \geq \frac{a}{2}$$

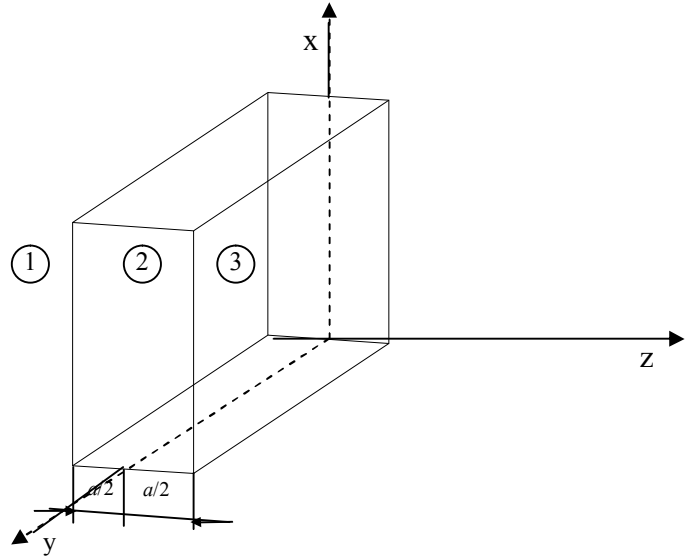
Prin integrarea acestor ecuații, obținem:

$$\varphi_1 = A_1 z + B_1; \quad \varphi_2 = -\frac{1}{2} \frac{\rho}{\epsilon} z^2 + A_2 z + B_2;$$

$$\varphi_3 = A_3 z + B_3$$

Punem $\varphi_2(0) = 0 \Rightarrow B_2 = 0$

și $\left. \frac{d\varphi_2}{dz} \right|_{z=0} = 0 \Rightarrow A_2 = 0$ apoi punem



condiția ca în centrul plăcii, potențialul și câmpul electric să fie nule. Impunem condițiile de continuitate pentru câmp și potențial la limitele de separație între medii

$$\varphi_1\left(-\frac{a}{2}\right) = \varphi_2\left(-\frac{a}{2}\right); \quad \left. \frac{d\varphi_1}{dz} \right|_{z=-\frac{a}{2}} = \left. \frac{d\varphi_2}{dz} \right|_{z=-\frac{a}{2}}; \quad \varphi_2\left(\frac{a}{2}\right) = \varphi_3\left(\frac{a}{2}\right); \quad \left. \frac{d\varphi_2}{dz} \right|_{z=\frac{a}{2}} = \left. \frac{d\varphi_3}{dz} \right|_{z=\frac{a}{2}}$$

Rezultă $\varphi_1 = A_1 z + B_1$; $\varphi_2 = -\frac{1}{2} \frac{\rho}{\epsilon} z^2$; $\varphi_3 = A_3 z + B_3$. Rezolvând sistemul de ecuații obținut prin impunerea condițiilor de continuitate, rezultă valorile constantelor:

$$A_1 = \frac{\rho}{\epsilon} \cdot \frac{a}{2}; \quad A_3 = -\frac{\rho}{\epsilon} \cdot \frac{a}{2}; \quad B_1 = \frac{\rho a^2}{8\epsilon}; \quad B_2 = \frac{\rho a^2}{8\epsilon}$$

Se obțin în definitiv expresiile potențialelor și câmpurilor în cele trei zone:

$$(1) \begin{cases} \varphi_1 = \frac{\rho}{\epsilon} \cdot \frac{a}{2} \left(z + \frac{a}{4} \right) \\ E_{z_1} = -\frac{d\varphi_1}{dz} = -\frac{\rho}{\epsilon} \cdot \frac{a}{2} \end{cases} \quad (2) \begin{cases} \varphi_2 = -\frac{1}{2} \cdot \frac{\rho}{\epsilon} z^2 \\ E_{z_2} = -\frac{d\varphi_2}{dz} = -\frac{\rho}{\epsilon} z \end{cases} \quad (3) \begin{cases} \varphi_3 = \frac{\rho}{\epsilon} \cdot \frac{a}{2} \left(-z + \frac{a}{4} \right) \\ E_{z_3} = -\frac{d\varphi_3}{dz} = +\frac{\rho}{\epsilon} \cdot \frac{a}{2} \end{cases}$$

Soluțiile (1)- (3) corespund zonelor respective definite de $z < -a/2$, $-a/2 < z < a/2$ și $z > a/2$.

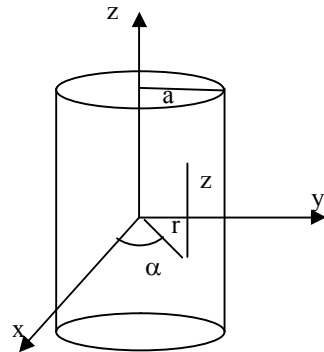
*

15. Potențialul generat de această distribuție de sarcini rezultă prin integrarea ecuațiilor Laplace și Poisson. În coordonate cilindrice (r, α, z) laplaceianul se scrie:

$$\Delta \varphi = \frac{\partial^2 \varphi}{\partial r^2} + \frac{1}{r} \frac{\partial \varphi}{\partial r} + \frac{1}{r^2} \frac{\partial^2 \varphi}{\partial \alpha^2} + \frac{\partial^2 \varphi}{\partial z^2}$$

Potențialul φ va depinde numai de r și

$$\Delta \varphi = \frac{d^2 \varphi}{dr^2} + \frac{1}{r} \frac{\partial \varphi}{\partial r} = \frac{1}{r} \frac{d}{dr} \left(r \frac{d\varphi}{dr} \right),$$



astfel că ținând seama de ecuația Poisson se poate scrie:

$$\frac{1}{r} \frac{d}{dr} \left(r \frac{d\varphi_1}{dr} \right) = -\frac{\rho}{\varepsilon}, \text{ pentru } 0 < r < a$$

$$\frac{1}{r} \frac{d}{dr} \left(r \frac{d\varphi_2}{dr} \right) = 0, \text{ pentru } r > a$$

Prin integrarea acestor relații, se obțin soluțiile $\varphi_1 = -\frac{1}{4} \frac{\rho}{\varepsilon} r^2 + A_1 \ln r + B_1$; $\varphi_2 = A_2 \ln r + B_2$

Cum însă φ trebuie să fie finit în orice punct și cum pentru $r \rightarrow 0$, $\ln r \rightarrow \infty$, rezultă în mod necesar $A_1 = 0$. Vom norma potențialul pe axul cilindrului considerând $\varphi_1(0) = 0$ ceea ce presupune $B_1 = 0$. Impunem încă condițiile de continuitate ale potențialului și câmpului pe suprafața cilindrului.

$$\varphi_1(a) = \varphi_2(a) \text{ și } \left. \frac{d\varphi_1}{dr} \right|_{r=a} = \left. \frac{d\varphi_2}{dr} \right|_{r=a} \text{ în expresiile } \varphi_1 = -\frac{1}{4} \frac{\rho}{\varepsilon} r^2 \text{ și } \varphi_2 = A_2 \ln r + B_2.$$

Se obține sistemul de ecuații:

$$\begin{cases} A_2 \ln a + B_2 = -\frac{1}{4} \frac{\rho}{\varepsilon} a^2 \\ \frac{A_2}{a} = -\frac{1}{2} \frac{\rho}{\varepsilon} a \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} A_2 = -\frac{1}{2} \frac{\rho}{\varepsilon} a^2 \\ B_2 = -\frac{\rho a^2}{4\varepsilon} + \frac{\rho a^2 \ln a}{2\varepsilon} \end{cases}$$

Rezultă

$$\varphi_1(r) = -\frac{1}{4} \frac{\rho}{\varepsilon} r^2 \text{ pentru } 0 < r < a$$

$$\varphi_2(r) = -\frac{1}{2} \frac{\rho}{\varepsilon} a^2 \ln r + \frac{1}{2} a^2 \frac{\rho}{\varepsilon} \ln a - \frac{1}{4} \frac{\rho}{\varepsilon} a^2 = \frac{1}{2} \frac{\rho}{\varepsilon} a^2 \ln \frac{a}{r} - \frac{1}{4} \frac{\rho}{\varepsilon} a^2 \text{ pentru } r > a$$

astfel că pentru intensitatea câmpului electric $E(r)$ se obțin expresiile:

$$E(r) = \begin{cases} -\frac{d\varphi_1}{dr} = \frac{1}{2} \frac{\rho}{\varepsilon} r \text{ pentru } 0 < r < a \\ -\frac{d\varphi_2}{dr} = \frac{1}{2} \frac{\rho}{\varepsilon} \frac{a^2}{r} \text{ pentru } r > a \end{cases}$$

*

16. Notăm cu σ_a densitatea de sarcină de pe armături în absența dielectricului, σ densitatea de sarcină de pe armături în prezența dielectricului și cu σ_p densitatea sarcinilor de polarizare de pe suprafața dielectricului, urmare a polarizării acestuia. Câmpul în dielectric va rezulta din diferența

$\sigma - \sigma_p$. Câmpul electric în absența dielectricului este: $E_a = \frac{\sigma_a}{\varepsilon_0} = \frac{U}{d}$ iar câmpul în dielectric,

$$E = \frac{\sigma}{\varepsilon_0 \varepsilon_r} = \frac{\sigma - \sigma_p}{\varepsilon_0} = \frac{U}{d}, \text{ de unde rezultă: } \sigma_p = \varepsilon_0 E (\varepsilon_r - 1) = \varepsilon_0 (\varepsilon_r - 1) \frac{U}{d}.$$

În cazul 1), $U' = U$

$$\text{a) } \sigma_p = \varepsilon_0 (\varepsilon_r - 1) \frac{U}{d} = 8,85 \cdot 10^{-12} (6 - 1) \cdot \frac{10^3}{2,2 \cdot 10^{-3}} = 2 \cdot 10^{-5} \frac{\text{C}}{\text{m}^2}$$

$$\text{b) } \sigma - \sigma_a = \varepsilon_0 \varepsilon_r E - \varepsilon_0 E_a \text{ și cum } E = E_a = \frac{U}{d}, \sigma - \sigma_a = \varepsilon_0 (\varepsilon_r - 1) \frac{U}{d} = 2 \cdot 10^{-5} \frac{C}{m^2}$$

Așadar, datorită sursei de tensiune U constantă densitatea de sarcină pe armături a crescut cu

$$\sigma_p = \sigma - \sigma_a$$

2) În acest caz, $Q = \text{const.}$

$$\blacklozenge \text{ Înainte de introducerea dielectricului, } E_a = \frac{\sigma_a}{\varepsilon_0} = \frac{U}{d} \Leftrightarrow \sigma_a d = \varepsilon_0 U.$$

$$\blacklozenge \text{ După introducerea dielectricului, } E = \frac{\sigma_a}{\varepsilon_0 \varepsilon_r} = \frac{U'}{d} \Leftrightarrow \sigma_a d = \varepsilon_0 \varepsilon_r U'. \text{ Rezultă: } U' = \frac{U}{\varepsilon_r}$$

$$\text{a) } \sigma_p = \varepsilon_0 (\varepsilon_r - 1) \frac{U'}{d} = \varepsilon_0 (\varepsilon_r - 1) \frac{U}{\varepsilon_r d} = 3,3 \cdot 10^{-6} \frac{C}{m^2}$$

b) $\sigma = \sigma_a$ adică densitatea de sarcină pe armăturile condensatorului nu se modifică ($Q = \text{const}$)

*

17. Simetria sferică presupune orientarea vectorilor \vec{E} , \vec{D} și \vec{P} în direcția radială. Vectorul polarizație \vec{P} verifică ecuația de trecere: $\vec{n} \cdot (\vec{P}_2 - \vec{P}_1) = -\sigma_p$, în care indicele 1 se referă la interiorul sferei iar indicele 2 la exteriorul ei.

$$\text{Avem: } \vec{P}_2 = 0, \vec{P}_1 = \varepsilon_0 \chi_e \vec{E} \Big|_{r \rightarrow R}.$$

$$\text{Pentru } r > R, E = \frac{1}{4\pi\varepsilon} \cdot \frac{q}{r^2}. \text{ Combinând ultimele două ecuații, se obține } \sigma_p = \frac{\varepsilon_0 \chi_e}{4\pi\varepsilon} \cdot \frac{q}{R^2}.$$

$$\text{Din relațiile: } \varepsilon = \varepsilon_0 (1 + \chi_e) \text{ și } \varepsilon_r = \frac{\varepsilon}{\varepsilon_0} = 1 + \chi_e, \text{ deducem } \sigma_p = \frac{\varepsilon_r - 1}{4\pi\varepsilon_r} \cdot \frac{q}{R^2}.$$

*

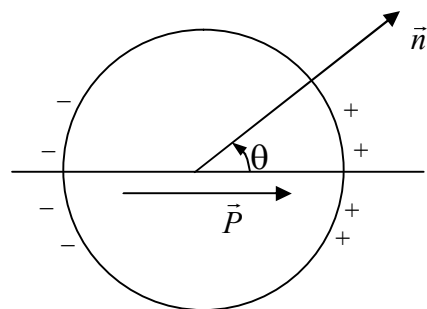
$$\text{18. } d\varphi = \frac{1}{4\pi\varepsilon_0} \frac{\vec{P} \cdot \vec{l}_n dV}{r^2}, \vec{l}_n = \frac{\vec{r}}{r}. \text{ Cum } \vec{P} \text{ este uniformă în volumul sferei,}$$

$$\varphi = \iiint_V \frac{1}{4\pi\varepsilon_0} \frac{\vec{P} \cdot \vec{l}_n dV}{r^2} = \vec{P} \cdot \iiint_V \frac{1}{4\pi\varepsilon_0} \frac{\vec{l}_n dV}{r^2}$$

Integrala evocă un câmp electrostatic. Pentru a evidenția aceasta se multiplică și se împarte cu ρ scalar uniform (densitate volumică de sarcină).

$$\varphi = \frac{\vec{P}}{\rho} \cdot \iiint_V \frac{1}{4\pi\varepsilon_0} \cdot \frac{\rho \vec{l}_n dV}{r^2} = \frac{\vec{P}}{\rho} \vec{E}^* \text{ unde } \vec{E}^* \text{ este câmpul creat}$$

de o densitate uniformă de sarcină în volumul V . Pentru o sferă uniform încărcată, calculul lui \vec{E}^* este legat de teorema lui Gauss.



$$r < R, \vec{E}^* = \frac{\rho}{3\epsilon_0} \vec{r};$$

$$r > R, \vec{E}^* = \frac{R^3}{3\epsilon_0 r^3} \vec{l}_n$$

de unde și potențialele corespunzătoare

$$r < R, \varphi_i = \frac{\vec{P} \cdot \vec{r}}{3\epsilon_0};$$

$$r > R, \varphi_e = \frac{R^3}{3\epsilon_0 r^3} (\vec{P} \cdot \vec{r}).$$

Se regăsesc rezultatele problemei precedente $\vec{E}_i = -\nabla \varphi_i = -\frac{\vec{P}}{3\epsilon_0}$.

În exterior câmpul și potențialul sunt cele create de un dipol de moment $\vec{p} = \frac{4\pi}{3} R^3 \cdot \vec{P}$