

06/10/2020

(1)

Na aula passada, vimos que no interior de um meio, e até mesmo fora dele, é possível definir um campo vetorial, chamado de deslocamento elétrico

$$\vec{D} = \epsilon_0 \vec{E} + \vec{P}$$

satisfazendo leis de Gauss diferencial e integral

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{D} = \rho_f \quad \text{e} \quad \oint \vec{D} \cdot d\vec{a} = Q_f$$

onde  $\rho_f$  e  $Q_f$  são, respectivamente, a densidade de carga e a carga total "livre" (externas). Dessa forma, é possível usar a lei de Gauss e explorar a simetria de diversos problemas a partir da densidade de carga livre para determinar  $\vec{D}$  sem se precisar determinar as densidades de carga ligada induzidas no processo de polarização do meio.

Agora para determinar  $\vec{E}$ , uma vez obtido  $\vec{D}$ , precisamos de informação acerca da polarização  $\vec{P}$ .

Vamos nos concentrar aqui numa classe de materiais para os quais é possível obter informação direta acerca da polarização  $\vec{P}$ .

Primeiramente, passaremos a trabalhar com meios homogêneos, ou seja, meios cujas propriedades não variem de um ponto a outro do espaço.

Dentre os meios homogêneos, trabalharemos com os chamados meios lineares para os quais a polarização é diretamente proporcional ao campo elétrico

$$\vec{P} = \epsilon_0 \chi_e \vec{E}$$

susceptibilidade elétrica

campo elétrico total  
( $= \vec{E}_{ext} + \vec{E}_{q_f} + \vec{E}_{q_b}$ )

A susceptibilidade elétrica  $\chi_e$  é claramente adimensional e depende da estrutura molecular do meio, bem como de fatores externos como temperatura, por exemplo.

Dessa forma, em meios dielétricos homogêneos e lineares

(3)

$$\vec{D} = \epsilon_0 \vec{E} + \vec{P} = \epsilon_0 \vec{E} + \epsilon_0 \chi_e \vec{E} = \underbrace{\epsilon_0 (1 + \chi_e)}_{\equiv \epsilon} \vec{E}$$

So seja

permissividade do meio

$$\vec{D} = \epsilon \vec{E}$$

$$\epsilon_r \equiv \frac{\epsilon}{\epsilon_0} = 1 + \chi_e$$

↪

permissividade relativa

ou

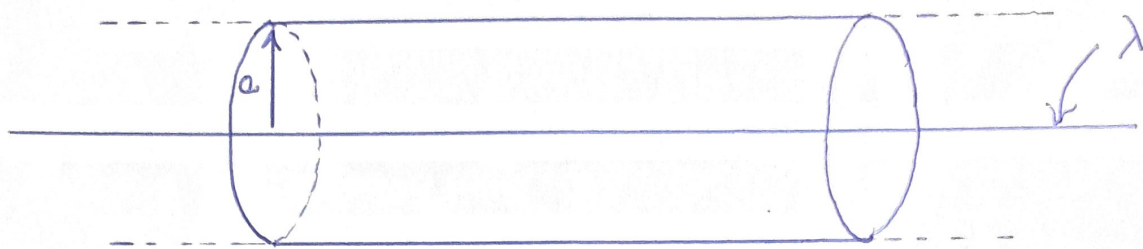
constante dielétrica

Material	Dielectric Constant	Material	Dielectric Constant
Vacuum	1	Benzene	2.28
Helium	1.000065	Diamond	5.7
Neon	1.00013	Salt	5.9
Hydrogen	1.00025	Silicon	11.8
Argon	1.00052	Methanol	33.0
Air (dry)	1.00054	Water	80.1
Nitrogen	1.00055	Ice (-30° C)	99
Water vapor (100° C)	1.00587	KTaNbO <sub>3</sub> (0° C)	34,000

Table 4.2 Dielectric Constants (unless otherwise specified, values given are for 1 atm, 20° C). *Source: Handbook of Chemistry and Physics, 78th ed. (Boca Raton: CRC Press, Inc., 1997).*

Voltemos ao problema do fio carregado envolto  
por uma camada cilíndrica de dielétrico da aula  
passada

(4)



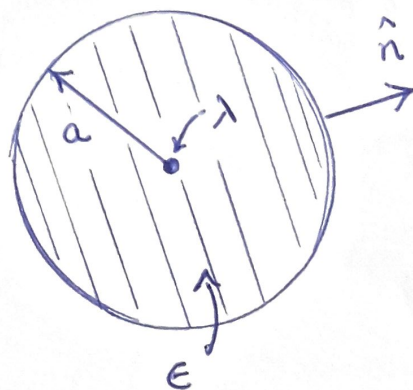
Através da lei de Gauss e da simetria cilíndrica do  
problema, chegamos a

$$\vec{D}(s) = \frac{\lambda}{2\pi s} \hat{s},$$

e, portanto, na região exterior ao dielétrico ( $s > a$ )

$$\vec{D} = \epsilon_0 \vec{E} + \vec{P} = \epsilon_0 \vec{E} \Rightarrow \vec{E}(s > a) = \frac{\lambda}{2\pi \epsilon_0 s} \hat{s}$$

Vamos assumir agora que o dielétrico é homogêneo  
e linear com permissividade  $\epsilon$ .



No meio dielétrico ( $s \leq a$ ) vale então

(5)

$$\begin{aligned}\vec{D} = \epsilon \vec{E} &\Rightarrow \vec{E} = \frac{1}{\epsilon} \vec{D} = \frac{\lambda}{2\pi\epsilon s} \hat{s} \\ &= \frac{1}{\epsilon_r} \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0 s} \hat{s} = \frac{\vec{E}_{vac}}{\epsilon_r},\end{aligned}$$

onde  $\vec{E}_{vac}$  é o campo que seria gerado na região  $s < a$  na ausência do meio dielétrico.

Portanto

$$\vec{E} = \begin{cases} \frac{\lambda}{2\pi\epsilon s} \hat{s} = \frac{\vec{E}_{vac}}{\epsilon_r}, & 0 < s \leq a \\ \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0 s} \hat{s} = \vec{E}_{vac}, & s > a \end{cases}$$

Agora podemos calcular a própria polarização  $\vec{P}$

$$\vec{P} = \epsilon_0 \chi_e \vec{E} = \frac{\epsilon_0 \chi_e \lambda}{2\pi\epsilon_0 s} \hat{s} = \vec{P}(s \leq a) \quad \text{e} \quad \vec{P}(s > a) = \vec{0}$$

A densidade de carga superficial ligada em  $s = a$  é

$$\sigma_b = \vec{P} \cdot \hat{n} = \vec{P} \cdot \hat{s} = \frac{\epsilon_0 \chi_e \lambda}{2\pi\epsilon_0 a}$$

Portanto, para um comprimento  $L$  de fio

(6)

$$Q_{\sigma}(a) = 2\pi a L \sigma_b = 2\pi a L \frac{\epsilon_0 \chi_e \lambda}{2\pi \epsilon a} = \frac{\chi_e L \lambda}{\epsilon_r} \\ = \frac{\chi_e Q_f}{\epsilon_r}$$

Num cilindro de raio infinitesimal de raio  $\delta > 0$  em torno do fio carregado

$$\sigma_b(s=\delta) = \vec{P} \cdot \hat{n} = \vec{P} \cdot (-\hat{s}) = - \frac{\epsilon_0 \chi_e \lambda}{2\pi \epsilon \delta}$$

normal sempre aponta para fora do volume!

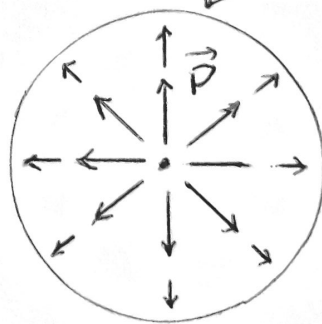
logo

$$Q_{\sigma}(s) = - \frac{\chi_e Q_f}{\epsilon_r}$$

Já no volume  $0 < s < a$ , não há carga ligada

$$\rho_b = -\vec{\nabla} \cdot \vec{P} = -\frac{1}{s} \frac{\partial}{\partial s} (s P_s) = 0$$

$$\sigma_b = \frac{\epsilon_0 \chi_e \lambda}{2\pi \epsilon a}$$

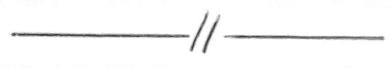


Perceba que carga ligada de polarização que surge junto ao fio com uma densidade linear

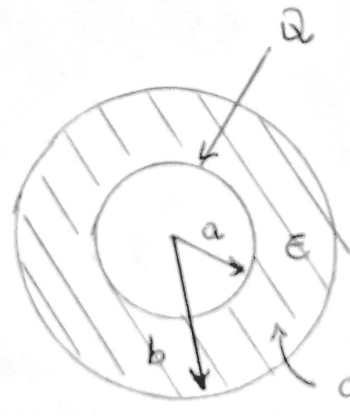
$$\frac{Q_p(s)}{L} = - \frac{\chi_e}{\epsilon_r} \frac{Q_f}{L} = - \frac{\chi_e}{\epsilon_r} \lambda$$

é insuficiente para blindar totalmente a carga do fio como ocorre caso o meio fosse condutor. Nessas condições, o campo elétrico não se anula no meio dielétrico, sendo apenas reduzido por um fator  $1/\epsilon_r$ .

Sendo assim, podemos considerar um meio dielétrico como um **mau** condutor.



Repitam os cálculos anteriores para o caso da esfera metálica de raio  $a$  e carga  $Q$  envolta por uma camada de material dielétrico de raio interno  $a$  e externo  $b$ .



dielétrico homogêneo e linear de permissividade  $\epsilon$



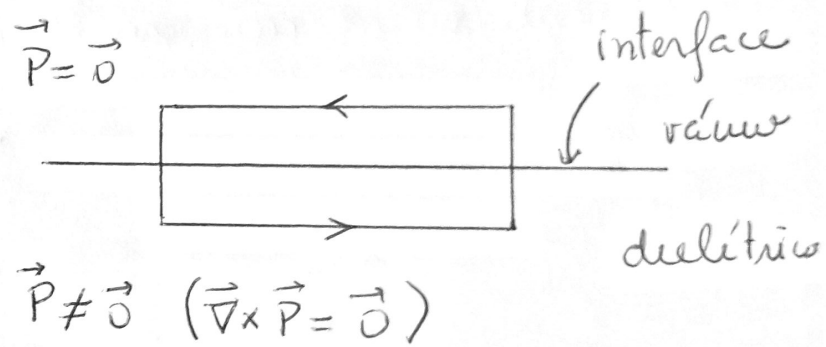
(8)

Atenção novamente para o fato de que  $\vec{E}$  e  $\vec{D}$  possuem diferenças significativas mesmo para meios homogêneos lineares, onde:

$$\vec{D} = \epsilon_0 \vec{E} + \vec{P} = \epsilon \vec{E}$$

Enquanto a integral de linha de  $\vec{E}$  em qualquer caminho fechado é nula, já que  $\vec{\nabla} \times \vec{E} = \vec{0}$ , mesmo quando  $\vec{\nabla} \times \vec{P} = \vec{0}$  num meio dielétrico, na interface entre o meio e o vácuo

$$\oint \vec{D} \cdot d\vec{l}$$

$$= \oint \vec{P} \cdot d\vec{l} \neq 0$$


$\vec{P} = \vec{0}$

interface  
vácuo  
dielétrico

$\vec{P} \neq \vec{0} \quad (\vec{\nabla} \times \vec{P} = \vec{0})$

No vácuo, é claro,  $\vec{D}$  e  $\vec{E}$  diferem apenas por uma constante  $\epsilon$ , portanto,  $\vec{\nabla} \times \vec{D} = \vec{0}$  e  $\oint \vec{D} \cdot d\vec{l} = 0$ .

Outra situação em que vale  $\vec{\nabla} \times \vec{D} = \vec{0}$  e  $\oint \vec{D} \cdot d\vec{l} = 0$  é aquela de um dielétrico preenchendo toda o espaço, de modo que não precisamos nos preocupar com interfaces vácuo / dielétrico.

Quando  $\vec{\nabla} \times \vec{D} = \vec{0}$ , há uma "lei de Coulomb" (9)  
para  $\vec{D}$  como consequência direta do teorema de Helmholtz. Então:

$$\begin{aligned} \vec{D} &= \frac{1}{4\pi} \int \rho_f(\vec{r}') \frac{\hat{r}}{r^2} dz' = \epsilon_0 \left\{ \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int \rho_f \frac{\hat{r}}{r^2} dz' \right\} \\ &= \epsilon_0 \vec{E}_{vac} \end{aligned}$$

onde  $\vec{E}_{vac}$  é novamente o campo que existiria na região em questão caso não houvesse o dielétrico. Na ausência do dielétrico, não há cargas ligadas e as únicas fontes de campo são as cargas "livres" (extras).

Cumda nessa situação especial ( $\vec{\nabla} \times \vec{D} = \vec{0}$ )

$$\vec{D} = \epsilon_0 \vec{E}_{vac} = \epsilon \vec{E} \Rightarrow \vec{E} = \frac{\vec{E}_{vac}}{\epsilon_r}$$

Outra propriedade importante de meios homogêneos lineares é a relação entre  $\rho_b$  e  $\rho_f$  nesses meios

$$\begin{aligned} \rho_b &= -\vec{\nabla} \cdot \vec{P} = -\vec{\nabla} \cdot (\epsilon_0 \chi_e \vec{E}) = -\vec{\nabla} \cdot \left( \frac{\epsilon_0 \chi_e}{\epsilon} \vec{D} \right) \\ &= -\frac{\epsilon_0 \chi_e}{\epsilon} \underbrace{\vec{\nabla} \cdot \vec{D}}_{=\rho_f} = -\frac{\chi_e}{1 + \chi_e} \rho_f \end{aligned}$$

Logo, a menos que  $\rho_f \neq 0$ , no interior de um dielétrico o potencial satisfaz a eq. de Laplace, pois

$$\rho_f = 0 \Rightarrow \rho = \rho_b + \rho_f = 0$$

Podemos então aplicar as mesmas técnicas do bloco anterior para problemas envolvendo dielétricos, desde que conheçamos as condições de contorno.

Em problemas de condições de contorno envolvendo dielétricos, é útil adaptar as condições de contorno usadas para  $V(\vec{r})$  e  $\vec{E}(\vec{r})$  quando só conhecemos as cargas livres, de antemão.

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{D} = \sigma_f$$

⇓

$$D_{\text{acima}}^\perp - D_{\text{abaixo}}^\perp = \sigma_f$$

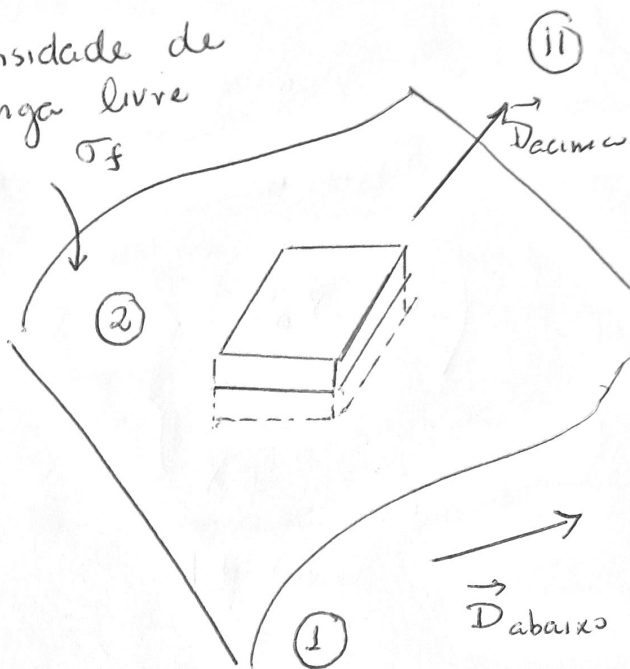
⇓

$$\epsilon_2 E_{\text{acima}}^\perp - \epsilon_1 E_{\text{abaixo}}^\perp = \sigma_f$$

⇓

$$\epsilon_2 \frac{\partial V_2}{\partial n} - \epsilon_1 \frac{\partial V_1}{\partial n} = -\sigma_f$$

densidade de carga livre  $\sigma_f$



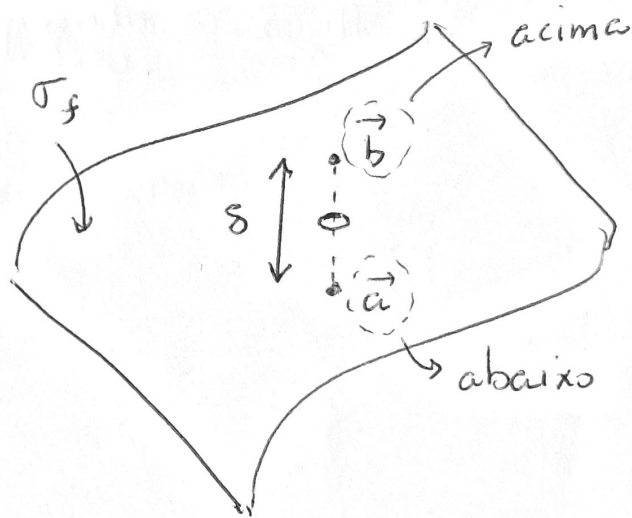
2 = "acima"

1 = "abaixo"

o potencial eletrostático continua contínuo

$$V_2 = V_1$$

$$V(\vec{b}) - V(\vec{a}) = - \int_{\vec{a}}^{\vec{b}} \vec{E} \cdot d\vec{l} \xrightarrow{s \rightarrow 0} 0$$



Exemplo: esfera de material dielétrico homogêneo linear colocada num campo elétrico inicialmente uniforme.

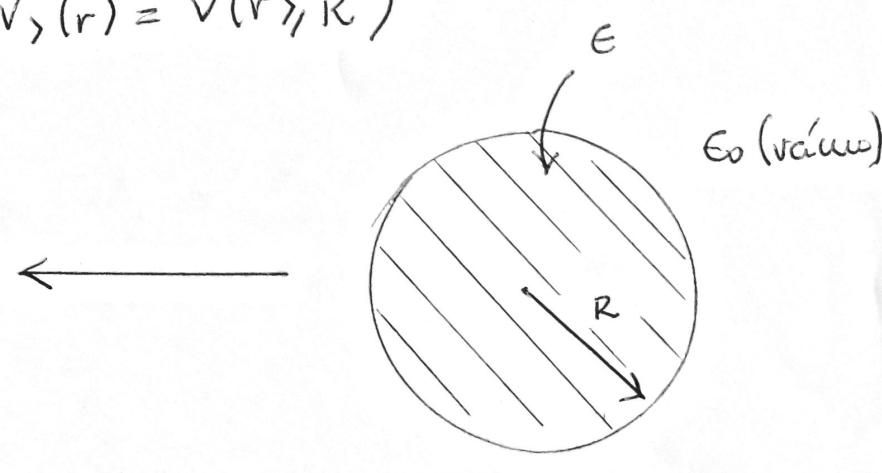
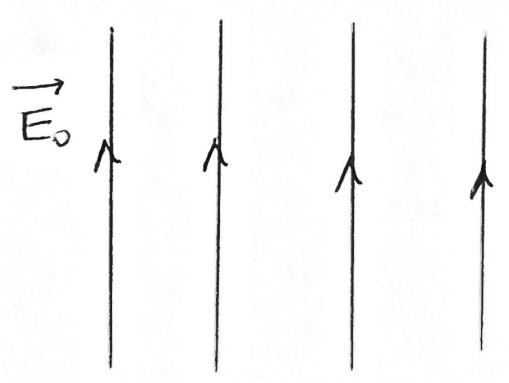
Como  $\rho_f = 0$  neste problema, tanto dentro ( $r < R$ ) quanto fora ( $r > R$ ) da esfera, o potencial  $V(\vec{r})$  satisfaz Laplace

$$\nabla^2 V = 0$$

e deve estar sujeito às seguintes condições de contorno

$$\left\{ \begin{array}{l} V_{<}(R) = V_{>}(R) \\ \epsilon \frac{\partial V_{<}}{\partial r} \Big|_R = \epsilon_0 \frac{\partial V_{>}}{\partial r} \Big|_R, \text{ já que } \sigma_f(r=R) = 0 \\ \lim_{r \rightarrow \infty} V_{>}(r) = -E_0 r \cos \theta \end{array} \right.$$

com  $V_{<}(r) = V(r \leq R)$  e  $V_{>}(r) = V(r \geq R)$



$$V_1(r, \theta) = \sum_{l=0}^{\infty} A_l r^l P_l(\cos \theta)$$

(13)

$$V_2(r, \theta) = -E_0 r \cos \theta + \sum_{l=0}^{\infty} \frac{B_l}{r^{l+1}} P_l(\cos \theta)$$

A condição de continuidade do potencial em  $r=R$  implica que

$$A_l R = -E_0 R + \frac{B_l}{R^2} \quad \text{e} \quad A_l R^l = \frac{B_l}{R^{l+1}} \quad \text{p/ } l \neq 1$$

Já a equação para a derivada normal implica

$$\epsilon_r A_1 = -E_0 - \frac{2B_1}{R^3}$$

$$\text{e} \quad \epsilon_r l A_l R^{l-1} = -\frac{(l+1)B_l}{R^{l+2}} \quad \text{p/ } l \neq 1$$

Portanto

$$A_l = B_l = 0 \quad \text{p/ } l \neq 1$$

$$\text{e} \quad A_1 = -\frac{3}{\epsilon_r + 2} E_0 \quad \text{e} \quad B_1 = \frac{\epsilon_r - 1}{\epsilon_r + 2} R^3 E_0$$

Do segu

$$V_{<}(r, \theta) = \frac{-3}{\epsilon_r + 2} E_0 r \cos \theta = - \frac{3 E_0}{\epsilon_r + 2} z$$

$$V_{>}(r, \theta) = -E_0 r \cos \theta + \left( \frac{\epsilon_r - 1}{\epsilon_r + 2} \right) \frac{R^3 E_0 \cos \theta}{r^2}$$

Perceba que no interior da esfera

$$\vec{E}_{<} = -\vec{\nabla} V_{<} = \frac{3 E_0}{\epsilon_r + 2} \hat{z} = \frac{3}{\epsilon_r + 2} \vec{E}_0 = \vec{E} (r < R)$$

Na região  $r < R$ , o campo  $\vec{E}$  deve ser a superposição do campo inicialmente uniforme  $\vec{E}_0$  com o campo gerado pela polarização da esfera

$$\vec{E}_{<} = \frac{3}{\epsilon_r + 2} \vec{E}_0 = \vec{E}_0 - \vec{E}_0 + \frac{3}{\epsilon_r + 2} \vec{E}_0$$

$$= \vec{E}_0 + \left( \frac{3}{\epsilon_r + 2} - 1 \right) \vec{E}_0 = \vec{E}_0 + \left( \frac{1 - \epsilon_r}{2 + \epsilon_r} \right) \vec{E}_0$$

campo externo  
 $\vec{E}_{\text{ext}}$

campo gerado pela polarização  
 $\vec{E}_p$

Na aula passada, vimos que o campo elétrico gerado por uma esfera com polarização uniforme  $\vec{P}$ , dentro da esfera é dado por

$$\vec{E}_p(r < R) = -\frac{\vec{P}}{3\epsilon_0}$$

Calculemos a polarização da esfera dielétrica em questão:

$$\vec{P} = \epsilon_0 \chi_e \vec{E}_{\leftarrow} = \epsilon_0 \chi_e \left( \frac{3}{\epsilon_r + 2} \vec{E}_0 \right), \text{ com } \chi_e = \epsilon_r - 1$$

$$\vec{P} = 3\epsilon_0 \left( \frac{\epsilon_r - 1}{\epsilon_r + 2} \right) \vec{E}_0 \quad (\text{uniforme})$$

Então de fato

$$-\frac{\vec{P}}{3\epsilon_0} = \left( \frac{1 - \epsilon_r}{2 + \epsilon_r} \right) \vec{E}_0 = \vec{E}_p$$

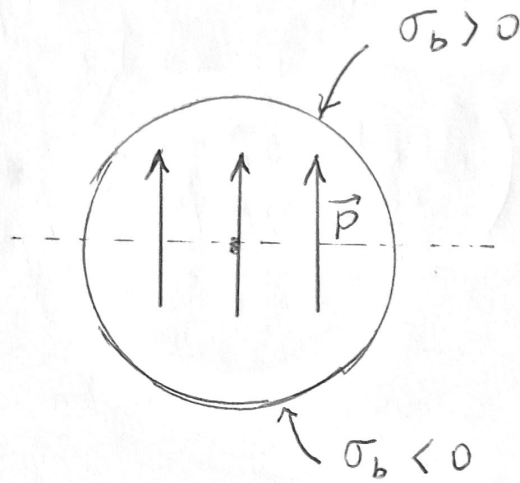
Perceba que como  $\epsilon_r > 1$ , o campo de polarização é contrário ao campo externo  $\vec{E}_0$ .



Por fim, a densidade de carga ligada superficial em  $r=R$  é dada por

$$\sigma_b(R) = \vec{P} \cdot \hat{n} = \vec{P} \cdot \hat{r} = \left[ 3\epsilon_0 \left( \frac{\epsilon_r - 1}{\epsilon_r + 2} \right) E_0 \hat{z} \right] \cdot \hat{r}$$

$$\sigma_b = 3\epsilon_0 \left( \frac{\epsilon_r - 1}{\epsilon_r + 2} \right) E_0 \cos\theta$$



Calcule o campo elétrico a partir de  $V_p(r)$  e separe a contribuição devido à polarização. Mostre que esse campo é igual àquele de um dipolo puro de momento  $\vec{P} = \frac{4}{3}\pi R^3 \vec{P}$  na origem.