

Proposta de Resolução muito simplificada do Exame de Época Especial de Eletromagnetismo MEFT

Prof. Pedro Abreu 24 de julho de 2021

Por determinação do Conselho Pedagógico, informamos que só serão cotadas as respostas que contribuam de forma significativa para os resultados ou demonstrações pedidos. As cotações parcelares são indicativas.

- (3,0) 1) Considere um cabo coaxial muito comprido constituído por um cabo condutor cilíndrico maciço, de raio  $R = 0.001\{0.002\}$  m, eletricamente carregado com densidade superficial de carga  $\sigma_1 = 0.8\{0.5\} \,\mu\text{C/m}^2$ , rodeado por um meio dielétrico de constante dielétrica relativa  $\varepsilon_r = 8\{10\}$ , e por uma coroa cilíndrica condutora ligada à terra de raio interior  $R_i = 0.004\{0.005\}$  m e espessura desconhecida.
- [1,0] **a)** Calcule o campo elétrico  $\mathbf{E}$  em todos os pontos do espaço; [R: Teorema de Gauss para  $\vec{D}$ :  $\oiint \vec{D} \cdot \vec{n} dS = Q_{\rm int}$ , usando a aproximação de um cilindro infinito. Escolhendo uma superficie fechada cilíndrica, de comprimento L, o campo é uniforme na parede lateral, e temos  $\oiint \vec{D} \cdot \vec{n} dS = D(r) \cdot 2\pi r L = Q_{\rm int}$ . A carga interior vai depender do valor de r, distância ao eixo do cabo. Para r < R, não há carga e também não há campo elétrico, estando no interior de um condutor em equilíbrio eletrostático. De igual modo, o campo elétrico é nulo para  $R_i < r < R_e$  e como o condutor exterior está ligado à Terra e não há mais cargas até ao infinito, podemos assumir que o campo também é nulo para  $r \ge R_e$ , pelo que  $\vec{E} = 0$  para r < R ou  $r > R_i$ . Para  $R < r < R_i$ ,  $Q_{\rm int} = \sigma_1 \cdot 2\pi RL$  e  $\vec{E} = \frac{\vec{D}}{\varepsilon} = \frac{2\pi RL \sigma_1}{2\pi rL\varepsilon} \vec{e}_r = \frac{\sigma_1 R}{\varepsilon_r \varepsilon_0 r} \vec{e}_r = \frac{11,3\{11,3\}}{r} \vec{e}_r$  (V/m).]
- [0,5] **b)** Calcule a diferença de potencial elétrico entre os dois condutores; [R:  $V = \int_{R}^{R_i} \vec{E} \cdot d\vec{r} = \int_{R}^{R_i} \frac{\sigma_1 R}{\varepsilon_r \varepsilon_0} \frac{dr}{r} = \frac{\sigma_1 R}{\varepsilon_r \varepsilon_0} \log\left(\frac{R_i}{R}\right) = 15,7\{10,3\} \text{ V. }]$
- [0,5] **Calcule** a capacidade por unidade de comprimento;  $[R: \frac{C}{L} = \frac{Q}{LV} = \frac{2\pi R L \sigma_1}{LV} = \frac{2\pi R L \sigma_1}{L\frac{\sigma_1 R}{\varepsilon_T \varepsilon_0} \log(\frac{R_i}{R})} = \frac{2\pi \varepsilon_T \varepsilon_0}{\log(\frac{R_i}{R})} = 0,321\{0,61\} \text{ nF. }]$
- [1,0] **d)** Calcule as densidades de cargas de polarização nas superfícies de separação entre os meios. [R:  $S\acute{o}$   $h\acute{a}$  cargas de polarização  $\sigma'$  em  $R^+$  e em  $R^-_i$ , pois  $s\acute{o}$   $h\acute{a}$  meio dielétrico com  $\varepsilon_r > 1$  entre R e  $R_i$ . Em  $R^+$ , temos  $\sigma'(R^+) = \vec{P} \cdot \vec{n}_{ext}$ , sendo  $\vec{P} = (\varepsilon_r 1)\varepsilon_0 \vec{E}$  pelo que  $\sigma'(R^+) = (\varepsilon_r 1)\varepsilon_0 \vec{E}(R^+) \cdot (-\vec{e}_r) = -\frac{(\varepsilon_r 1)\varepsilon_0\sigma_1 R}{\varepsilon_r\varepsilon_0 R} = -\frac{(\varepsilon_r 1)\sigma_1}{\varepsilon_r} = -0.7\{-0.45\} \,\mu\text{C/m}^2$ . Em  $R^-_i$ , temos  $\sigma'(R^-_i) = \vec{P} \cdot \vec{n}_{ext}$ , sendo  $\vec{P} = (\varepsilon_r 1)\varepsilon_0 \vec{E}(R^-_i)$  pelo que  $\sigma'(R^-_i) = \frac{(\varepsilon_r 1)\varepsilon_0\sigma_1 R}{\varepsilon_r\varepsilon_0 R_i} = -\frac{(\varepsilon_r 1)\sigma_1 R}{\varepsilon_r R_i} = 175\{180\} \,\text{nC/m}^2$ . ]

- (4,0) 2) Considere o cabo coaxial do problema 1, transportando uma corrente contínua  $I=5\{8\}$  A.
- [0,5] **a)** Calcule a espessura da coroa cilíndrica exterior, para ter a mesma **densidade de corrente** existente no condutor interior;  $(R = 0.001\{0.002\} \text{ m}, R_i = 0.004\{0.005\} \text{ m})$  [R:  $J_i = \frac{I}{\pi R^2} = \frac{5\{8\}}{\pi 0.001^2\{0.002^2\}} = 1.59\{0.637\} (MA/m^2); J_e = \frac{I}{\pi (R_e^2 R_i^2)} = J_i \Leftrightarrow R_e^2 = R^2 + R_i^2 \Leftrightarrow R_e = 4.123\{5.385\} \times 10^{-3} \text{ m}, pelo que a espessura \'e R_e R_i = 0.123\{0.385\} \text{ mm}.$ ]
- [1,0] **b)** Calcule o campo magnético em todo o espaço provocado por este sistema; [R: Seja uma linha circular "enrolada" à volta do eixo do cabo. O campo magnético é tangente ao longo desta linha, segundo o versor  $\vec{e}_{\varphi}$ . Seja  $\vec{e}_z$  o eixo do sentido da corrente e  $\vec{e}_R$  o versor radial em coordenadas cilíndricas, tal que  $\vec{e}_{\varphi} \times \vec{e}_z = \vec{e}_R$ . Dada a simetria do sistema temos  $\vec{B} = B(r)\vec{e}_{\varphi}$  sendo r a distância ao eixo. Diz-nos então a lei de Ampère que  $\oint \vec{B} \cdot d\vec{l} = B \cdot 2\pi r = \mu_0 I_{\rm int} \Leftrightarrow B(r) = \frac{\mu_0 I_{\rm int}}{2\pi r}. \text{ A corrente interior depende da distância } r \text{ (raio da circunferência definida pela linha), pelo que a intensidade do campo magnético é <math>B(r)$ : 0 < r < R:  $I_{\rm int} = J_i \pi r^2 \Leftrightarrow B(r) = \frac{\mu_0 J_i r}{2} = 1\{0,4\} r \text{ (T)}; R < r < R_i : I_{\rm int} = I \Leftrightarrow B(r) = \frac{1\{1,6\}(\mu T)}{r}; R_i < r < R_e : I_{\rm int} = \left(I J_e \pi (r^2 R_i^2)\right) \Leftrightarrow B(r) = \frac{\mu_0 I}{2\pi r} \left(1 \frac{r^2 R_i^2}{R^2}\right) = \frac{\mu_0 I}{2\pi r} \left(\frac{R_e^2 r^2}{R^2}\right) \Leftrightarrow B(r) = \frac{\{0,4\}(1,7\{2,9\}\times 10^{-5} r^2)}{r} \text{ (T)}; r > R_e : I_{\rm int} = I I = 0 \Leftrightarrow B(r) = 0 \text{ .}]$
- (1,0) Suponha que se faz passar este cabo pelo centro de uma espira circular, de raio R<sub>E</sub> = 0,1{0,2} m, fazendo coincidir o eixo do cabo com o eixo perpendicular ao plano da espira. Calcule o coeficiente de indução mútua entre o cabo e a espira.
   [R: Como o campo magnético criado pelo cabo é paralelo ao plano da espira, não há fluxo a atravessar a espira, pelo que M = 0.]
- (1,5) **d)** Suponha que se faz passar este cabo pelo centro de um solenoide toroidal (toroide) circular de secção quadrada de lado  $a = 0.001\{0.002\}$  m, de raio médio  $R_T = 0.1\{0.5\}$  m, fazendo coincidir o eixo do cabo com o eixo perpendicular ao plano do toro. Considere o solenoide toroidal como tendo  $100\{200\}$  espiras distribuídas uniformemente ao longo do toro (e que  $a \ll R_T$ ).
- [0,5]
  i) Calcule o coeficiente de indução mútua entre o cabo e o toroide.
  [R: Como o campo magnético criado pelo cabo é nulo fora do cabo, não há campo magnético criado pelo cabo na secção do toroide, pel que M = 0.]
- [1,0] ii) Refaça a alínea anterior se em vez do cabo fizesse passar apenas o fio condutor interior do cabo. [R: Neste caso, o fio já produz um campo magnético na secção do toroide, perpendicular a esta secção, com intensidade dada por (alínea b) com  $R_e > R_T + \frac{a}{2}$ ):  $B(r) = \frac{\mu_0 I}{2\pi r} \cong \frac{\mu_0 I}{2\pi R_T}$  se usarmos a aproximação a  $\ll R_T$ . O coeficiente de indução mútua fica assim  $M = \frac{\Phi_T}{I_{\rm fio}} = \frac{N_T \iint \vec{B}_{\rm fio} \cdot \vec{e}_{\varphi} dS}{I_{\rm fio}} \cong \frac{N_T \mu_0 I a^2}{2\pi R_T \cdot I} = \frac{N_T \mu_0 a^2}{2\pi R_T} = 0,2\{0,32\} \text{ nH. }]$

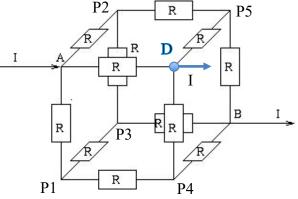
- (3,0) **3)** Na figura ao lado as resistências são todas iguais. As resistências são cilindros de comprimento  $l = 0.5\{0.2\}$  m e raio  $R = 0.0001\{0.0002\}$  m, numa liga com condutividade elétrica dependente da distância r ao eixo do cilindro dada por  $\sigma(r) = 2.38\{4\} \times 10^6 \cdot r \, (\Omega \text{m})^{-1}$ . Pode assumir que o campo elétrico dentro dos blocos é uniforme e paralelo ao eixo do cilindro.
- [1,0] **a)** Calcule o valor de cada resistência (em  $\Omega$ ); (sugestão: comece por calcular a corrente I que atravessa a secção do condutor, em função da tensão V aplicada nos extremos)  $[R: I = \iint \vec{J} \cdot \vec{n} dS = \int_0^{2\pi} \int_0^R \sigma(r) Er dr d\varphi = 2\pi \frac{V}{l} \int_0^R \sigma(r) r dr = 2\pi \frac{V}{l} \int_0^R 2,38\{4\} \times 10^6 r^2 dr \text{ ou}$   $I = 2\pi \frac{V}{l} 2,38\{4\} \times 10^6 \frac{R^3}{3} \Leftrightarrow R = \frac{V}{l} = \frac{3l \times 10^{-6}}{2\pi 2,38\{4\}R^3} = 100,3\{2,98\} \text{ k}\Omega.]$
- [1,0] b) Calcule o valor da resistência equivalente entre A e B (quaisquer 2 vértices opostos); (sugestão: comece por especificar as correntes em todos os ramos do circuito, tirando proveito da simetria do sistema)
  [R: Devido à simetria do sistema, a corrente I que entra no ponto A divide-se em 3 partes iguais. De igual modo, as correntes que chegam ao ponto B são todas iguais a I/3. Peguemos agora na corrente I/3 que segue para o ponto D. Quando chega a esse ponto, também se vai dividir de igual modo pelos 2 ramos, passando I/6 para baixo. Podemos assim escolher um caminho entre A e B,

passando pelo ponto D, descendo e seguindo para o ponto B, para calcular a diferença de potencial

elétrico entre os pontos 
$$A$$
 e  $B$ :  
 $V = \frac{RI}{3} + \frac{RI}{6} + \frac{RI}{3} = RI\left(\frac{2}{3} + \frac{1}{6}\right) \Leftrightarrow R_{AB} = \frac{V}{I} = \frac{5}{6}R = 83,59\{2,486\} \text{ k}\Omega.$ 

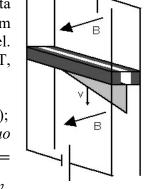
[1,0] **c)** Calcule o valor da resistência equivalente entre A e D (quaisquer 2 vértices vizinhos); (sugestão: basta definir mais 2 correntes I' e I'' para resolver o circuito, respeitando a simetria)

[R: Comecemos por notar que não sai corrente para fora do cubo no ponto B. Assim, todo o sistema é simétrico no plano ADB (simetria de espelho). Sendo assim, seja I' a corrente que do ponto A segue para baixo (para P1), idêntica à corrente que do ponto A segue para P2. A corrente que segue para o ponto D é então I-2I'. A corrente que chega a P1 separa-se



na corrente I'' que vai para P3 e na corrente I' – I'' que vai para P4. Ora, pela simetria, a corrente de P2 para P3 é também I'' e a que vai de P2 para P5 é também I' – I''. A corrente que vai de P3 para B é 2I'' que se divide de igual modo em I'' de B para P5 e em I'' de B para P4. Finalmente, como esperado, a corrente que vai de P5 para D é igual à que vai de P4 para D e igual a I'. Precisamos agora de 2 circuitos fechados para obter I' e I'' em função de I. Pelo circuito de cima – A-P2-P5-D – temos RI' + R(I' – I'') + RI' = R(I – 2I'); pelo circuito de trás – P2-P3-B-P5 – temos RI'' + R · 2I'' + RI'' = R(I' – I'')  $\Leftrightarrow$  I' = 5I'' que podemos colocar na equação de cima para obter  $I = I' + I' - \frac{I'}{5} + I' + 2I' = \frac{24}{5}I' \Leftrightarrow I' = \frac{5}{24}I$  e  $V_{AD} = R(I - 2I') = RI\left(1 - 2\frac{5}{24}\right)$ , pelo que  $R_{AD} = \frac{V_{AD}}{I} = \frac{7}{12}R = 58,51\{1,74\}$  k $\Omega$ . ]

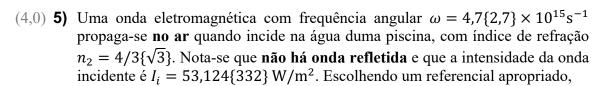
(3,0) **4)** No sistema penal representado na figura (sem as baterias ligadas), uma barra de 1,2 m de comprimento e massa m=5{8} Kg, constituída por uma camada isolante coberta por duas camadas condutoras, ambas com resistência elétrica  $R=2{4}$  mΩ, cai sem atrito na vertical entre duas espiras retangulares (abertas), de resistência desprezável. Para controlar a queda, aplica-se um campo magnético constante,  $B=0,1{0,2}$  T, perpendicular às espiras.

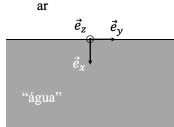


[1,0] **a)** Calcule a força a atuar a barra, em função da velocidade **v** (incluindo a gravidade); [R: Para calcular esta força temos de calcular a corrente induzida devida ao movimento da barra. O fluxo de cima está a variar com o tempo na forma  $\frac{d\Phi}{dt} = Bl\frac{dy}{dt} = Blv$  e o fluxo de baixo também está a variar na forma  $\frac{d\Phi'}{dt} = Bl\frac{dy}{dt} = Blv$ .

O sentido da corrente em cima é no sentido horário – provocar um campo induzido contrário a B, enquanto em baixo é no sentido anti-horário, para provocar um campo induzido no sentido de B. Na barrra, as correntes têm o mesmo sentido (da direita para a esquerda na imagem), intensidade  $i = \frac{1}{R} \frac{d\Phi}{dt} = \frac{Blv}{R}$ , provocando uma força magnética para cima dada por (em cada lado da barra)  $F_M = ilB = \frac{B^2 l^2 v}{R}$ . A força total a atuar a barra é assim  $F = mg - 2F_M = mg - \frac{2B^2 l^2 v}{R} = 49\{78,4\} - 14,4\{28,8\} \cdot v$  (N), orientada para baixo.]

- [1,0] **b)** Calcule a velocidade máxima atingida pela barra; [R: Como  $F = m \frac{dv}{dt}$ , a velocidade é máxima quando  $\frac{dv}{dt} = 0$ , isto é, quando  $F = 0 \Leftrightarrow v = \frac{mgR}{2B^2l^2} = 3,40\{2,72\} \text{ m/s.}$ ]
- (c) Para manter a barra travada a 1/3 do topo, colocam-se duas baterias iguais nas espiras (ver figura), de modo a obrigar a passar corrente por ambos os lados da barra. Calcule a força eletromotriz de cada bateria para que a barra permaneça sempre em repouso.
  [R: As correntes que têm que passar nos dois lados da barra para ela permanecer em repouso são as que provocam uma força magnética total igual ao peso: 2F<sub>M</sub> = mg ⇔ 2IlB = mg ⇔ I = mg/2lB ⇔ ε = RI = mgR/2lB = 0,41{0,653} V. ]





[1,0]a) Calcule o ângulo de incidência e o ângulo de refração;

[R: Como não há onda refletida, sabemos que o campo elétrico da onda incidente não pode ter componente perpendicular ao plano de incidência – segundo  $\vec{e}_z$  – e que o ângulo de incidência tem de ser o ângulo de Brewster,  $\theta_i = \theta_{iB} = \arctan\frac{n_2}{n_1} = \arctan\frac{4}{3}\{\sqrt{3}\} = 53,13^{\circ}\{60^{\circ}\}$ . O ângulo de refração é simplesmente dado por  $\theta_t = 90^{\circ} - \theta_i = 36,87^{\circ}\{30^{\circ}\}$ , pois  $\theta_i = \theta_{iB}$  (que se pode confirmar com  $\theta_t = \arcsin\left(\frac{n_1}{n_2}\sin\theta_i\right) = \arcsin\left(\frac{3}{4}\left\{\frac{1}{\sqrt{3}}\right\}0,8\{0,5\}\right) = 36,87^{\circ}\{30^{\circ}\}$ ).]

[1,0]**b)** Calcule a intensidade da onda transmitida;

[R: Como não há onda refletida, e  $I_i \cos \theta_i \equiv I_r \cos \theta_r + I_t \cos \theta_t = I_t \cos \theta_t$ , temos  $I_t = \frac{I_i \cos \theta_i}{\cos \theta_t} = \frac{53,124\{332\}0,6\{0,5\}}{0,8\{0,866\}} = 39,84\{191,7\} \text{ W/m}^2.$ 

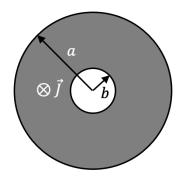
 $Se \ calculado \ atrav\'es \ dos \ coeficientes \ de \ Fresnel, \ tem-se \ t_{\parallel} = \frac{2\sin 36,87^{\circ}\{30^{\circ}\}\cos 53,13^{\circ}\{60^{\circ}\}}{\sin 90^{\circ}\cos(53,13^{\circ}-36,87^{\circ})\{30^{\circ}\}} = \frac{3}{4}\left\{\frac{1}{\sqrt{3}}\right\} \ e$   $E_{0t} = E_{0t\parallel} = t_{\parallel}E_{0i\parallel}, \ pelo \ que \ I_{t} = \frac{1}{2}n_{2}c\varepsilon_{0}E_{0t}^{2} = \frac{1}{2}n_{2}c\varepsilon_{0}t_{\parallel}^{2}E_{0i}^{2} = \frac{1}{2}n_{2}c\varepsilon_{0}t_{\parallel}^{2} \cdot \frac{2I_{i}}{n_{1}c\varepsilon_{0}} \ ou$  $I_t = \frac{n_2}{n_1} t_{\parallel}^2 I_i = \frac{4}{3} \left\{ \sqrt{3} \right\} \left( \frac{3}{4} \left\{ \frac{1}{\sqrt{3}} \right\} \right)^2 I_i = \frac{3}{4} \left\{ \frac{1}{\sqrt{3}} \right\} 53,125 \{332\} = 39,84 \{191,7\} \text{ W/m}^2.$ 

- [1,0]**c)** Calcule o módulo da amplitude máxima da onda transmitida,  $E_{0t}$ , e o vetor de onda  $\vec{k}_t$ ; [R:  $I_t = \frac{1}{2} n_2 c \varepsilon_0 E_{0t}^2$ , pois a onda transmitida tem polarização linear (não tem componente em  $\vec{e}_z$ ). Assim,  $E_{0t} = \sqrt{\frac{2I_t}{n_2c\varepsilon_0}} = \sqrt{\frac{3}{4}\left\{\frac{1}{\sqrt{3}}\right\}} \frac{2\cdot 39,84\{191,7\}}{c\varepsilon_0} = 150\{289\} \, \text{V/m}. \ O \ n\'umero \ de \ ondas \'e \ k_t = \frac{n_2\omega}{c} \ e \ o$ vetor de onda  $\dot{e}$   $\vec{k}_t = k_t \left(\cos\theta_t \, \vec{e}_x + \sin\theta_t \, \vec{e}_y\right) = \frac{4}{3} \left\{\sqrt{3}\right\} \frac{4.7\{2.7\} \times 10^{15}}{3 \times 10^8} \left(0.8 \left\{\frac{\sqrt{3}}{2}\right\} \vec{e}_x + 0.6\{0.5\} \vec{e}_y\right) ou$  $\vec{k}_t = 2,09\{1,56\} \times 10^7 \left(0.8 \left\{ \frac{\sqrt{3}}{3} \right\} \vec{e}_x + 0.6\{0.5\} \vec{e}_y \right) \text{ m}^{-1}.$
- [1,0]d) Escreva as expressões para as componentes do campo elétrico da onda transmitida; [R: Para obter as expressões do campo elétrico da onda transmitida, comecemos por notar que a parte variável da fase da onda em cada componente é dada por

 $\Phi(\vec{r},t) = \omega t - \vec{k}_t \cdot \vec{r} = 4.7\{2.7\} \times 10^{15} t - 2.09\{1.56\} \times 10^7 \left(0.8 \left\{\frac{\sqrt{3}}{2}\right\} \vec{e}_x + 0.6\{0.5\} \vec{e}_y\right), \ e \ que \ as$ componentes têm amplitude  $E_{0tz}=0$ ,  $E_{0ty}=-E_{0t}\cos\theta_t$ ,  $E_{0tx}=E_{0t}\sin\theta_t$ . Em V/m temos

$$\begin{cases} E_{0tx} = 90\{144\}\cos\left(4.7\{2.7\} \times 10^{15}t - 2.09\{1.56\} \times 10^{7}\left(0.8\left\{\frac{\sqrt{3}}{2}\right\}\vec{e}_{x} + 0.6\{0.5\}\vec{e}_{y}\right)\right) \\ E_{0ty} = 120\{250\}\cos\left(4.7\{2.7\} \times 10^{15}t - 2.09\{1.56\} \times 10^{7}\left(0.8\left\{\frac{\sqrt{3}}{2}\right\}\vec{e}_{x} + 0.6\{0.5\}\vec{e}_{y}\right) + \pi\right) \\ E_{0tz} = 0 \end{cases}$$

(3,0) **6)** Na figura mostra-se a secção transversal de um condutor cilíndrico infinito e uniforme, de raio  $a = 0.5\{0.8\}$  m, no qual foi retirada uma cavidade cilíndrica (paralela ao eixo) de raio  $b = 0.1\{0.2\}$  m. A corrente  $I = 5\{8\}$  A está uniformemente distribuída no condutor (excluindo a cavidade). O material condutor é ferromagnético com permeabilidade magnética relativa  $\mu_r = 5000\{2000\}$ .



[1,0] **a)** Calcule o campo  $\vec{H}$ , o campo magnético  $\vec{B}$  e a Magnetização  $\vec{M}$  em todo o espaço, se os eixos forem coincidentes, isto é, se a distância entre os eixos for d = 0.

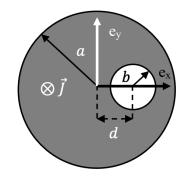
[R: Comecemos por calcular o campo  $\vec{H}$ . Seja uma circunferência de raio r, centrada no eixo do condutor cilíndrico. O campo  $\vec{H}$  é tangente a esta circunferência, segundo o versor  $\vec{e}_{\varphi}$ , e só depende da distância r ao eixo do cilindro, dado por  $\vec{e}_z = \vec{e}_I \parallel \vec{J}$ . Temos então que  $\vec{H} = H(r)\vec{e}_{\varphi}$  e pela lei de Ampère que  $\oint \vec{H} \cdot d\vec{l}$  ao longo desta circunferência é igual à corrente interior:  $H \cdot 2\pi r = I_{\rm int}$ . Para r < b,  $I_{\rm int} = 0$ , pelo que H = 0, B = 0, M = 0. Para b < r < a,  $I_{\rm int} = J\pi(r^2 - b^2)$ , e  $H(r) = \frac{J\pi(r^2 - b^2)}{2\pi r} = \frac{J}{2} \frac{(r^2 - b^2)}{r} = \frac{3,316\{2,122\}}{r} (r^2 - 0,01\{0,04\})(A/m); \quad \vec{B} = \mu \vec{H} = 5000\{2000\}\mu_0 \vec{H}$  ou  $\vec{B} = \frac{20,83\{5,33\}}{r} (r^2 - 0,01\{0,04\})\vec{e}_{\varphi} (mT); \vec{M} = (\mu_r - 1)\vec{H} = 4999\{1999\}\vec{H} \Leftrightarrow \vec{M} = \frac{16575\{4242\}}{r} (r^2 - 0,01\{0,04\})\vec{e}_{\varphi} (A/m).$  Para r > a,  $\vec{M} = 0$ ,  $I_{\rm int} = I$ ,  $\vec{H} = \frac{I}{2\pi r} \vec{e}_{\varphi} = \frac{0,796\{1,273\}}{r} \vec{e}_{\varphi} (A/m), \vec{B} = \mu_0 \vec{H} = \frac{1\{1,6\}}{r} \vec{e}_{\varphi} (\mu T)$ 

[1,0] **b)** Calcule as **densidades de corrente** de magnetização no interior (em volume) e nas superfícies interior e exterior do cilindro condutor (note que é "infinito"), na situação da alínea anterior.

[R: No volume interior do condutor, a densidade volúmica de corrente de magnetização é  $\vec{J}_{M} = \vec{\nabla} \times \vec{M} = \vec{\nabla} \times M_{\varphi}(r) \vec{e}_{\varphi} = \frac{1}{r} \frac{\partial}{\partial r} (r M_{\varphi}(r)) \vec{e}_{z} = \frac{\vec{e}_{z}}{r} \frac{\partial}{\partial r} (16575\{4242\}(r^{2} - b^{2})) \Leftrightarrow \vec{J}_{M} = \frac{\vec{e}_{z}}{r} 16575\{4242\}2r = 33,15\{8,484\}\vec{e}_{z} \text{ (kA/m}^{2}). \quad Para a densidade superficial de corrente, temos na superfície em <math>r = a$ ,  $\vec{K}_{Ma} = \vec{M}(a) \times \vec{e}_{r}$ , pois a normal à superfície em r = a é para fora, segundo  $\vec{e}_{r}$ , com  $\vec{e}_{r} \times \vec{e}_{\varphi} = \vec{e}_{z}$ . Temos então  $\vec{K}_{Ma} = \frac{16575\{4242\}}{a} (a^{2} - 0,01\{0,04\})(-\vec{e}_{z})$  ou  $\vec{K}_{Ma} = -7956\{-3182\}\vec{e}_{z} \text{ (A/m)}. \quad Para \ r = b$ ,  $\vec{M}(b) = 0$  e  $\vec{K}_{Mb} = 0$ .

[1,0] **c)** Calcule o campo  $\vec{H}$ , o campo magnético  $(\vec{B})$  e a Magnetização  $\vec{M}$  dentro da cavidade, se os eixos estiverem distanciados pela distância  $d = 0.3\{0.5\}$  m (figura de baixo).

[R: Dentro da cavidade temos ar, pelo que  $\vec{M}=0$ ,  $\vec{B}=\mu_0\vec{H}$ , e  $\vec{H}=\vec{H}_E+\vec{H}_D$ , sendo  $\vec{H}_E$  provocado por um cilindro homogéneo de raio a com densidade uniforme de corrente  $\vec{J}$ , e  $\vec{H}_D$  provocado por um cilindro homogéneo de raio b com densidade de corrente  $-\vec{J}$ , estando o eixo do segundo cilindro à distância d na direção x. Seja então um ponto na cavidade de coordenadas x',y' em relação ao eixo do cilindro de raio b. Note-se que temos sempre  $r'^2=x'^2+y'^2< b^2$ . As coordenadas deste ponto em relação ao eixo do cilindro grande são x=x'+d, y=y', sendo que também temos  $r=\sqrt{x^2+y^2}< a$ . Sendo os cilindros



homogéneos, usamos a lei de Ampère para calcular ambos os campos:  $\vec{H}_E = \frac{J\pi r^2}{2\pi r} \vec{e}_{\varphi} = \frac{J}{2} r \vec{e}_{\varphi}$ , com  $\frac{J}{2} = 3,136\{2,122\}(A/m^2)$  (da alínea a)),  $\vec{H}_D = -\frac{J}{2} r' \vec{e}_{\varphi'}$ . Os versores  $\vec{e}_{\varphi} = \vec{e}_{\varphi'}$  são diferentes, respetivamente perpendiculares a  $\vec{e}_r = \vec{e}_{r'}$ . Em função de x,y e de x',y' escrevem-se, respetivamente,  $\vec{e}_{\varphi} = \frac{-y\vec{e}_x + x\vec{e}_y}{r} = \vec{e}_{\varphi'} = \frac{-y'\vec{e}_x + x'\vec{e}_y}{r'}$ , o que facilita muito o cálculo dos campos, porque ficamos apenas com  $\vec{H}_E = \frac{J}{2}r\vec{e}_{\varphi} = \frac{J}{2}\left(-y\vec{e}_x + x\vec{e}_y\right)$ ,  $\vec{H}_D = -\frac{J}{2}\left(-y'\vec{e}_x + x'\vec{e}_y\right)$  e com  $\vec{H} = \frac{J}{2}(x - x')\vec{e}_y = -\frac{Jd}{2}\vec{e}_y = -1\{1,06\}\vec{e}_y(A/m) = \vec{B} = \mu_0\vec{H} = -1,25\{1,33\}$  ( $\mu$ T).