

5.2- Ondas electromagnéticas num meio linear, neutro e isotrópico: (livre de cargas e correntes)

$$\begin{aligned} \nabla \cdot \vec{D} &= 0 & \nabla \wedge \vec{E} &= -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \\ \nabla \cdot \vec{B} &= 0 & \nabla \wedge \vec{H} &= \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \end{aligned} \quad \left\{ \begin{array}{l} \vec{D} = \epsilon \vec{E} \\ \vec{B} = \mu \vec{H} \end{array} \right.$$

Se ϵ, μ são funções reais que não dependem do ponto (meio homogêneo), estas; as equações acima são iguais às equações de Maxwell no vácuo com ϵ_0, μ_0 substituídas por ϵ, μ . A equação de onda vem:

$$\nabla \wedge \nabla \wedge \vec{E} = + \nabla^2 \vec{E} = + \epsilon \mu \ddot{\vec{E}} \Rightarrow v = \frac{1}{\sqrt{\epsilon \mu}} = \frac{c}{n},$$

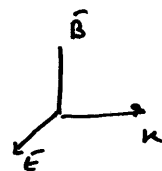
$$\text{onde } n = \sqrt{\frac{\epsilon \mu}{\epsilon_0 \mu_0}} \quad ; \quad n = \text{índice de refração do meio.}$$

Tudo o resto permanece idêntico:

$$u = \frac{1}{2} (\epsilon E^2 + \frac{1}{\mu} B^2)$$

$$\vec{S} = \frac{1}{\mu} (\vec{E} \wedge \vec{B})$$

$$\left. \begin{array}{l} \omega = kv \\ B_0 = \frac{E}{v} \end{array} \right\} \text{ ondas planas}$$



$$I = \langle S \rangle = \frac{1}{2} \frac{1}{\mu} \frac{E_0^2}{v} = \frac{1}{2} \epsilon v E_0^2$$

o que acontece quando uma onda encontra uma descontinuidade entre dois meios:

$$D_1^\perp = D_2^\perp \rightarrow \epsilon_1 E_1^\perp = \epsilon_2 E_2^\perp$$

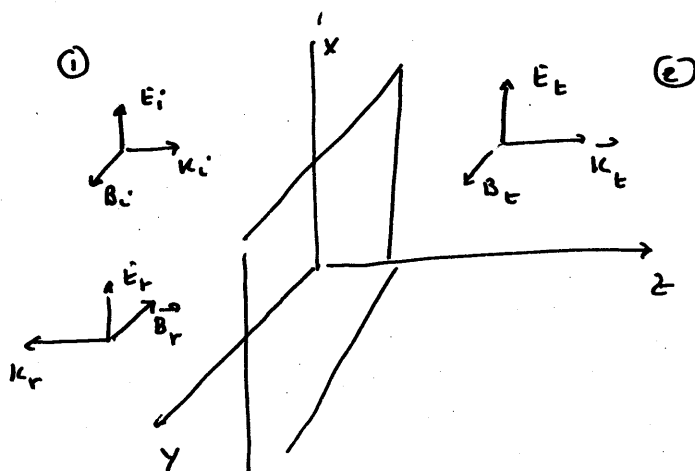
$$E_1'' = E_2''$$

$$B_1^\perp = B_2^\perp \rightarrow \mu_1 H_1^\perp = \mu_2 H_2^\perp \neq \frac{\mu_1}{\mu_2} \frac{B_1^\perp}{\mu_1}$$

$$H_1'' = H_2'' = \frac{B_1''}{\mu_1} = \frac{B_2''}{\mu_2}$$

São as condições impostas pelas equações de Maxwell

5.2.1 - Reflexão e transmissão para incidência normal:



$$\left\{ \begin{array}{l} \vec{E}_i(z,t) = \vec{E}_{0i} \hat{x} e^{i(k_i z - \omega t)} \\ \vec{B}_i(z,t) = \vec{B}_{0i} \hat{y} e^{i(k_i z - \omega t)} = \frac{\vec{E}_{0i}}{v_1} \hat{y} e^{i(k_i z - \omega t)} \end{array} \right.$$

$$\left\{ \begin{array}{l} \vec{E}_r(z,t) = \vec{E}_{0r} \hat{x} e^{i(-k_1 z - \omega t)} \\ \vec{B}_r(z,t) = -\vec{B}_{0r} \hat{y} e^{i(-k_1 z - \omega t)} \end{array} \right.$$

$$\hat{n} = \hat{x}$$

$$\text{(Note: } \hat{k}_i \wedge \hat{n} = \hat{z} \wedge \hat{x} = \hat{y} \text{ e}$$

$$-\hat{k}_r \wedge \hat{n} = -\hat{y} \text{ e (onda refletida.)}$$

$$\vec{E}_t(z,t) = \vec{E}_0 \hat{x} e^{i(k_2 z - \omega t)}$$

$$\vec{B}_t(z,t) = \frac{\vec{E}_0}{v_2} \hat{y} e^{i(k_2 z - \omega t)}$$

$$\underline{z=0} \quad \left\{ \begin{array}{l} E_1'' = E_2'' \Rightarrow \vec{E}_{i0}(z=0) + \vec{E}_{r0}(z=0) = \vec{E}_{ot}(z=0) \\ \frac{B_1''}{\mu_1} = \frac{B_2''}{\mu_2} \Rightarrow \frac{1}{\mu_1} \left(\frac{1}{v_1} \vec{E}_{oi} - \frac{1}{v_1} \vec{E}_{or} \right) = \frac{1}{\mu_2} \left(\frac{1}{v_2} \vec{E}_{ot} \right) \end{array} \right.$$

$$\left\{ \begin{array}{l} \vec{E}_{oi} + \vec{E}_{or} = \vec{E}_{ot} \\ \vec{E}_{oi} - \vec{E}_{or} = \underbrace{\frac{\mu_1 v_1}{\mu_2 v_2}}_{\beta} \vec{E}_{ot} = \beta \vec{E}_{ot} \end{array} \right.$$

$$\left\{ \begin{array}{l} \vec{E}_{or} = \vec{E}_{ot} - \vec{E}_{oi} \\ \vec{E}_{or} = \vec{E}_{oi} - \beta \vec{E}_{ot} \end{array} \right. \quad \left\{ \begin{array}{l} \vec{E}_{oi} = \vec{E}_{ot} - \vec{E}_{or} + \beta \vec{E}_{ot} \\ \text{---} \end{array} \right.$$

$$\left\{ \begin{array}{l} 2 \vec{E}_{oi} = (1+\beta) \vec{E}_{ot} \rightarrow \vec{E}_{ot} = \frac{2}{1+\beta} \vec{E}_{oi} \\ \rightarrow \vec{E}_{or} = \frac{1-\beta}{1+\beta} \vec{E}_{oi} \end{array} \right. \quad (*)$$

Note: $m_1 = c \sqrt{\epsilon_1 \mu_1} \rightarrow \beta = \frac{\mu_1 v_1}{\mu_2 v_2} = \frac{\mu_1 \frac{c}{m_1}}{\mu_2 \frac{c}{m_2}} = \frac{\mu_1 m_2}{\mu_2 m_1}$

~~$(\mu_1^2 \epsilon_1^2 \mu_1^2 = c^2)$~~

$$\tilde{E}_{ot} = \frac{2}{1 + \frac{\mu_1 n_2}{\mu_2 n_1}} \tilde{E}_{oi} \quad ; \quad \tilde{E}_{or} = \frac{1 - \frac{\mu_1 n_2}{\mu_2 n_1}}{1 + \frac{\mu_1 n_2}{\mu_2 n_1}} \tilde{E}_{oi}$$

$$\tilde{E}_{or} = \frac{2\mu_2 n_1}{\mu_2 n_1 + \mu_1 n_2} \tilde{E}_{oi} \quad ; \quad \tilde{E}_{ot} = \frac{n_1 \mu_2 - \mu_1 n_2}{\mu_2 n_1 + \mu_1 n_2} \tilde{E}_{oi}$$

Se o meio for não magnético e $\mu_1 \sim \mu_2 = \mu_0 \Rightarrow$

$$\Rightarrow \tilde{E}_{ot} = \frac{2n_1}{n_1 + n_2} \tilde{E}_{oi} \quad ; \quad \tilde{E}_{or} = \frac{n_1 - n_2}{n_1 + n_2} \tilde{E}_{oi}$$

Logo $\begin{cases} n_2 = \frac{c}{v_2} \\ n_1 = \frac{c}{v_1} \end{cases} \quad n_2 < n_1 \Rightarrow \begin{cases} v_2 > v_1 \Rightarrow \tilde{E}_{or} \text{ está em fase com } \tilde{E}_{oi} \\ v_2 < v_1 \Rightarrow \tilde{E}_{or} \text{ está em antfase com } \tilde{E}_{oi} \end{cases}$

As amplitudes reais são:

$$E_{or} = \left| \frac{n_1 - n_2}{n_1 + n_2} \right| E_{oi} \quad ; \quad E_{ot} = \left| \frac{2n_1}{n_1 + n_2} \right| E_{oi}$$

A intensidade do onda é a energia média por unidade de área por unidade de tempo é:

$$I = \frac{1}{2} \epsilon v E_0^2$$

Se $(\mu_1 = \mu_2 = \mu_0)$

$$R = \frac{I_r}{I_i} = \frac{E_r^2}{E_i^2} = \left| \frac{n_1 - n_2}{n_1 + n_2} \right|^2$$

$$T = \frac{I_t}{I_i} = \frac{\epsilon_2 v_2 E_t^2}{\epsilon_1 v_1 E_i^2} = \frac{\epsilon_2 v_2}{\epsilon_1 v_1} \frac{4n_1^2}{(n_1 + n_2)^2} =$$

$$T = \frac{4n_1 n_2}{(n_1 + n_2)^2}$$

Então: $R + T = 1 \quad \left(\frac{(m_1 - m_2)^2}{(m_1 + m_2)^2} + \frac{4 m_1 m_2}{(m_1 + m_2)^2} \right) = 1$

Exemplo:

$$\begin{cases} \text{ar: } m_1 = 1 \\ \text{vidro: } m_2 = 1,5 \end{cases} \quad R = \frac{(0,5)^2}{(2,5)^2} = \frac{0,25}{(2,5)^2} = 4\%$$

$$T = \frac{4 \cdot 1,5}{(2,5)^2} = 96\%$$

Observações: Qual R e T se $\mu_1 \neq \mu_2$? [(* + p. 13)]

$$R = \left(\frac{E_{or}}{E_{oi}} \right)^2 = \left(\frac{1 - \beta}{1 + \beta} \right)^2 \quad \left(\beta = \frac{\mu_1 v_1}{\mu_2 v_2} \right)$$

$$T = \frac{E_2 v_2}{E_1 v_1} \left(\frac{E_T}{E_i} \right)^2 = \beta \left(\frac{2}{1 + \beta} \right)^2$$

$$T + R = \frac{(1 - \beta)^2 + 4\beta}{(1 + \beta)^2} = 1$$

[Nota: $\frac{E_2 v_2}{E_1 v_1} = \frac{\mu_1}{\mu_2} \cdot \frac{E_2 \mu_2}{E_1 \mu_1} \cdot \frac{v_2}{v_1} = \frac{\mu_1}{\mu_2} \frac{v_1}{v_2}$]

$$\left(\beta = \frac{\mu_1 v_1}{\mu_2 v_2} = \frac{\mu_1 m_2}{\mu_2 m_1} \right)$$

Problema : Prove que a polarização das ondas refletidas e transmitidas é a mesma da incidente

Prova :

$$\hat{n}_T = \cos \theta_T \hat{x} + \sin \theta_T \hat{y}$$

$$\hat{n}_R = \cos \theta_R \hat{x} + \sin \theta_R \hat{y}$$

comp. elec) $E_{0i} \hat{x} + E_{0R} \hat{n}_R = E_{0T} \hat{n}_T$

comp. mag) $E_{0i} \hat{y} - E_{0R} (\hat{z} \wedge \hat{n}_R) = \beta E_{0T} (\hat{z} \wedge \hat{n}_T)$

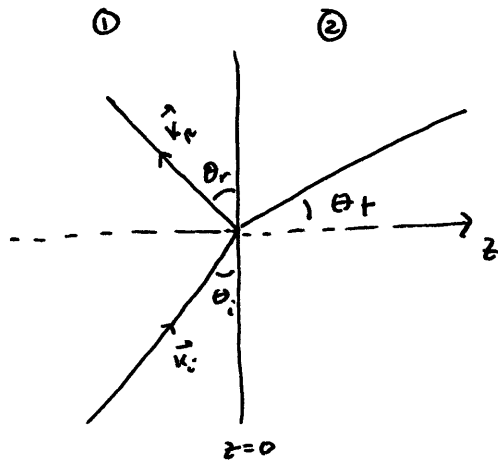
$$\left\{ \begin{array}{ll} E_{0R} \sin \theta_R = E_{0T} \sin \theta_T & \text{y-comp. comp. elec} \\ E_{0R} \sin \theta_R = -\beta E_{0T} \sin \theta_T & \text{(x comp) comp. mag} \end{array} \right.$$

\Downarrow

$$\left[\sin \theta_R = \sin \theta_T = 0 \right]$$

(c.q.d)

Reflexividade para incidência oblíqua



$$\vec{E}_i = \vec{E}_{0i} e^{i(\vec{k}_i \cdot \vec{r} - \omega t)}$$

$$\vec{B}_i = \frac{1}{v_1} (\hat{k}_i \wedge \vec{E}_i)$$

$$\vec{E}_r = \vec{E}_{0r} e^{i(\vec{k}_r \cdot \vec{r} - \omega t)}$$

$$\vec{B}_r = \frac{1}{v_1} (\hat{k}_r \wedge \vec{E}_r)$$

$$\vec{E}_t = \vec{E}_{0t} e^{i(\vec{k}_t \cdot \vec{r} - \omega t)}$$

$$\vec{B}_t = \frac{1}{v_2} (\hat{k}_t \wedge \vec{E}_t)$$

$$v_i = \frac{\omega}{k_i} \Rightarrow v_1 k_i = k_r v_1 = k_t v_2 \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \frac{v_2}{v_1} k_t = \frac{n_1}{n_2} k_t = k_i = k_r \quad (\text{dado que } \omega = \text{const.})$$

Os campos eléctricos e magnéticos devem respeitar as eq. de fronteira impostas pelas equações de Maxwell para a fronteira entre os dois meios.

$$\text{Para } z=0 \Rightarrow \vec{r} = x \hat{x} + y \hat{y} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \left(\right)_i e^{i(\vec{k}_i \cdot \vec{r} - \omega t)} + \left(\right)_r e^{i(\vec{k}_r \cdot \vec{r} - \omega t)} = \left(\right)_t e^{i(\vec{k}_t \cdot \vec{r} - \omega t)}$$

(*) Componentes // ou \perp à superfície, dependendo da caso. Mas a dependência espacial (para $z=0$) está contida nos argumentos do exponencial.

Como as condições de fronteira devem ser respeitadas
 de \vec{r} no plano $z=0$, estas:

$$\vec{k}_i \cdot \vec{r} = \vec{k}_R \cdot \vec{r} = \vec{k}_T \cdot \vec{r} \quad (z=0)$$

$$\Rightarrow k_i^x x = k_R^x x = k_T^x x \quad (\text{if } y=0)$$

$$k_i^y y = k_R^y y = k_T^y y \quad (\text{if } x=0)$$

Escolhamos os eixos \hat{x}, \hat{y} de tal forma que

\vec{k}_i só tem componentes segundo \hat{x} e \hat{z} ; e, portanto também

\vec{k}_R e \vec{k}_T só tem componentes segundo \hat{x} e \hat{z} :

Os vetores \vec{k}_i, \vec{k}_R e \vec{k}_T definem um plano (de incidência)
 Este plano inclui o normal à superfície

$$(k_i)_x = (k_R)_x = (k_T)_x \Rightarrow k_i \sin \theta_i = k_R \sin \theta_R = k_T \sin \theta_T \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \begin{cases} \theta_i = \theta_R \\ \frac{\sin \theta_T}{\sin \theta_i} = \frac{n_1}{n_2} \quad (\text{Snell}) \end{cases}$$

Estas leis decorrem das condições de fronteira mas não dependem dos detalhes destas

condições. Vejamos agora as consequências das condições
 físicas por as equações de Maxwell impõem:

Vejam as condições de fronteira específicas:

$$i) \quad \epsilon_1 E_1^\perp = \epsilon_2 E_2^\perp \Rightarrow \epsilon_1 [\tilde{E}_{0i} + \tilde{E}_{0r}]_z = \epsilon_2 (\tilde{E}_{0T})_z$$

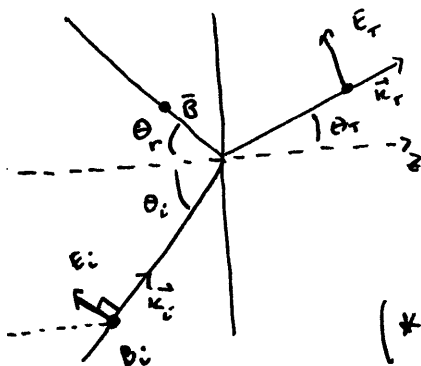
$$ii) \quad B_1^\perp = B_2^\perp \Rightarrow [\tilde{B}_{0i} + \tilde{B}_{0r}]_z = (\tilde{B}_{0T})_z$$

$$iii) \quad E_1'' = E_2'' \Rightarrow [\tilde{E}_{0i} + \tilde{E}_{0r}]_{x,y} = (\tilde{E}_{0T})_{x,y}$$

$$iv) \quad \frac{1}{\mu_1} B_1'' = \frac{1}{\mu_2} B_2'' \Rightarrow \frac{1}{\mu_1} (\tilde{B}_{0i} + \tilde{B}_{0r})_{x,y} = \frac{1}{\mu_2} (\tilde{B}_{0T})_{x,y}$$

$$\left(\tilde{B}_0 = \frac{1}{v} \hat{k} \wedge \tilde{E}_0 \right)$$

(a) Onda incidente polarizada paralelamente ao plano de incidência



$$(*) \quad i) \Rightarrow \epsilon_1 (-\tilde{E}_{0i} \sin \theta_i + \tilde{E}_{0r} \sin \theta_r) = \epsilon_2 (-\tilde{E}_{0T} \sin \theta_T)$$

$$ii) \text{ irrelevant } (B^\perp = 0)$$

$$(**) \quad iii) \quad \tilde{E}_{0i} \cos \theta_i + \tilde{E}_{0r} \cos \theta_r = \tilde{E}_{0T} \cos \theta_T$$

$$(**) \quad iv) \quad \frac{1}{\mu_1 v_1} (\tilde{E}_{0i} - \tilde{E}_{0r}) = \frac{1}{\mu_2 v_2} \tilde{E}_{0T}$$

$$(*) \quad \& \quad (**) \quad + \theta_i = \theta_r \quad \& \quad \sin \theta_T = \frac{n_1}{n_2} \sin \theta_i \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \boxed{\tilde{E}_{0i} - \tilde{E}_{0r} = \beta \tilde{E}_{0T}} \quad \left(\beta = \frac{\mu_1 v_1}{\mu_2 v_2} = \frac{\mu_1 n_2}{\mu_2 n_1} \right)$$

$$(x \times e) \Rightarrow \boxed{\tilde{E}_{0I} + \tilde{E}_{0R} = \underbrace{\frac{\cos \theta_T}{\cos \theta_i}}_{\alpha} \cdot \tilde{E}_{0T}}$$

Resolvendo estas duas equações obtemos:

$$\tilde{E}_{0R} = \frac{\alpha - \beta}{\alpha + \beta} \tilde{E}_{0I} \quad ; \quad \tilde{E}_T = \frac{2}{\alpha + \beta} \tilde{E}_{0I}$$

Logo:

$$\alpha = \frac{\sqrt{1 - \sin^2 \theta_T}}{\cos \theta_i} = \frac{\sqrt{1 - \left[\frac{n_1}{n_2} \sin \theta_i\right]^2}}{\cos \theta_i}$$

$$\beta = \frac{\mu_1 n_2}{\mu_2 n_1}$$

Observação: $\theta_i = 0$ (incidência normal) $\Rightarrow \alpha = 1$
(obtemos o resultado anterior)

• $\theta_i = \frac{\pi}{2} \Rightarrow \alpha \rightarrow \infty \Rightarrow E_T \rightarrow 0$
(a onda é totalmente refletida)

• $\alpha = \beta \Rightarrow \tilde{E}_{0R} \equiv 0 \Rightarrow$

$$\Rightarrow \frac{\sqrt{1 - \left[\frac{n_1}{n_2} \sin \theta_B\right]^2}}{\cos \theta_B} = \frac{\mu_1 n_2}{\mu_2 n_1}$$

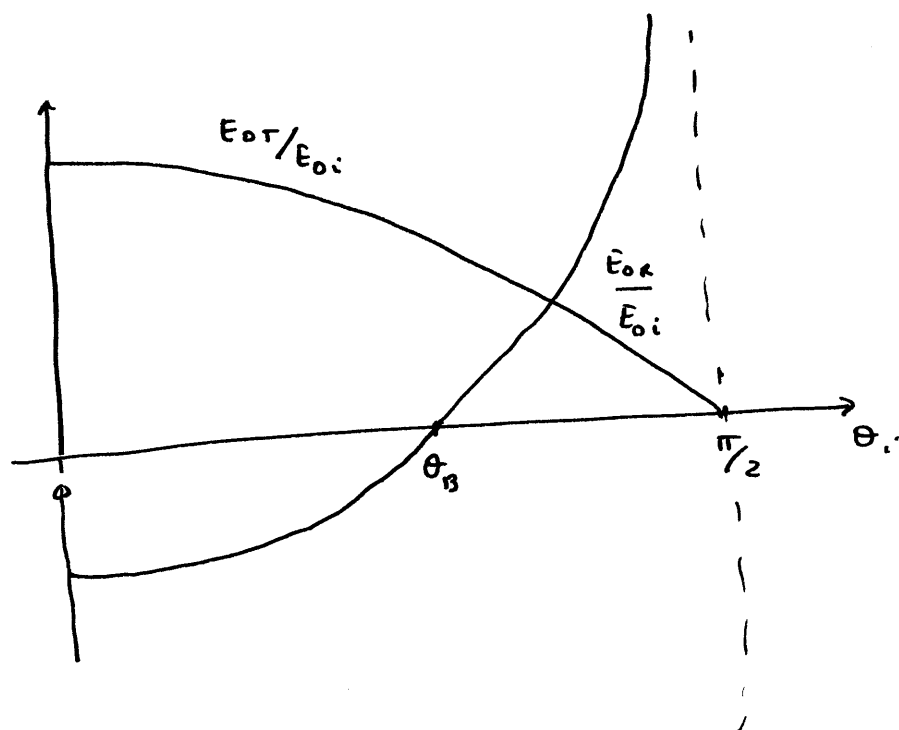
$$1 - \left(\frac{n_1}{n_2}\right)^2 \sin^2 \theta_B = \left(\frac{\mu_1 n_2}{\mu_2 n_1}\right)^2 \cos^2 \theta_B = \beta^2 \cos^2 \theta_B$$

$$= \beta^2 [1 - \sin^2 \theta_B]$$

$$\frac{1}{2} - \left(\frac{n_1}{n_2}\right)^2 \sin^2 \theta_i + \beta^2 \sin^2 \theta_B = \beta^2 - 1 \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \left(\beta^2 - \frac{n_1^2}{n_2^2} \right) \sin^2 \theta_B = \beta^2 - 1$$

$$\sin^2 \theta_B = \frac{1 - \beta^2}{\left(\frac{n_1}{n_2}\right)^2 - \beta^2} \quad (\text{ángulo de Brewster})$$



Observaciones: si $\mu_1, \mu_2 \approx \mu_0 \Rightarrow \beta \sim \frac{n_2}{n_1} \Rightarrow \sin^2 \theta_B = \frac{1 - \beta^2}{\frac{1}{\beta^2} - \beta^2} =$

$$= \frac{\beta^2 - \beta^4}{1 - \beta^4} = \frac{\beta^2 (1 - \beta^2)}{(1 + \beta^2)(1 - \beta^2)} = \frac{\beta^2}{1 + \beta^2} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \tan \theta_B \sim \frac{n_2}{n_1}$$

no fronteira

A potencia por unidade de area $\vec{S} \cdot \hat{z} \Rightarrow$

$$I_i = \frac{1}{2} \epsilon_1 v_1 E_{0i}^2 \cos \theta_i$$

$$I_r = \frac{1}{2} \epsilon_1 v_1 E_{0r}^2 \cos \theta_r$$

$$I_t = \frac{1}{2} \epsilon_2 v_2 E_{0t}^2 \cos \theta_t$$

$$R = \frac{I_r}{I_i} = \left(\frac{E_{0r}}{E_{0i}} \right)^2 = \left(\frac{\alpha - \beta}{\alpha + \beta} \right)^2$$

$$T = \frac{I_t}{I_i} = \frac{\epsilon_2 v_2}{\epsilon_1 v_1} \left(\frac{E_{0t}}{E_{0i}} \right)^2 \frac{\cos \theta_t}{\cos \theta_i} = \alpha \beta \left(\frac{2}{\alpha + \beta} \right)^2$$

polarizada

(b) O. Incidente perpendicularmente ao plano de incidência

$$\vec{E}_i = E_{0i} \hat{y} e^{i(\vec{k}_i \cdot \vec{r} - \omega t)}$$

$$\vec{B}_i = \frac{1}{v_1} E_{0i} e^{i(\vec{k}_i \cdot \vec{r} - \omega t)} (-\cos \theta_i \hat{x} + \sin \theta_i \hat{z})$$

$$\vec{E}_r = E_{0r} \hat{y} e^{i(\vec{k}_r \cdot \vec{r} - \omega t)}$$

$$\vec{B}_r = \frac{1}{v_1} E_{0r} e^{i(\vec{k}_r \cdot \vec{r} - \omega t)} (\cos \theta_r \hat{x} + \sin \theta_r \hat{z})$$

$$\vec{E}_t = E_{0t} \hat{y} e^{i(\vec{k}_t \cdot \vec{r} - \omega t)}$$

$$\vec{B}_t = \frac{E_{0t}}{v_2} e^{i(\vec{k}_t \cdot \vec{r} - \omega t)} (-\cos \theta_t \hat{x} + \sin \theta_t \hat{z})$$



$$\bullet B_1^\perp = B_2^\perp \Rightarrow \frac{1}{v_1} E_{0i} \sin \theta_i + \frac{1}{v_1} E_{0r} \sin \theta_i = \frac{1}{v_2} E_{0t} \sin \theta_t \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \boxed{E_{0i} + E_{0r} = E_{0t} \left(\frac{v_1 \sin \theta_t}{v_2 \sin \theta_i} \right)}$$

$$E_1'' = E_2'' \Rightarrow \boxed{\tilde{E}_{0i} + \tilde{E}_{0R} = \tilde{E}_{0T}}$$

$$\begin{aligned} \frac{1}{\mu_1} B_1'' &= \frac{1}{\mu_2} B_2'' \Rightarrow \frac{1}{\mu_1} \left[\frac{1}{v_1} \tilde{E}_{0i} (-\cos \theta_i) + \frac{1}{v_1} \tilde{E}_{0R} \cos \theta_i \right] = \\ &= \frac{1}{\mu_2} \frac{1}{v_2} \tilde{E}_{0T} (-\cos \theta_T) \end{aligned}$$

Definindo: $\alpha = \frac{\cos \theta_T}{\cos \theta_i}$; $\beta = \frac{\mu_1 v_1}{\mu_2 v_2}$

obtemos:

$$\tilde{E}_{0T} = \frac{2}{1 + \alpha\beta} \tilde{E}_{0i}$$

$$\tilde{E}_{0R} = \frac{1 - \alpha\beta}{1 + \alpha\beta} \tilde{E}_{0i}$$

Note: $\alpha\beta = \beta \frac{\sqrt{1 - \frac{\sin^2 \theta_i}{\beta^2}}}{\cos \theta_i} = \frac{\sqrt{\beta^2 - \sin^2 \theta_i}}{\cos \theta_i}$

$$\beta = \frac{\mu_1 v_1}{\mu_2 v_2} \approx \frac{n_2}{n_1} ; \text{ se } n_2 > n_1 \Rightarrow \alpha\beta = \frac{\sqrt{\frac{n_2^2}{n_1^2} - \sin^2 \theta_i}}{\cos \theta_i}$$

Ângulo Brewster? Se sim $\Rightarrow \alpha\beta \equiv 1 \Rightarrow \alpha = \frac{1}{\beta} \Rightarrow$

$$\Rightarrow \frac{\sqrt{1 - \left(\frac{v_2}{v_1}\right)^2 \sin^2 \theta_i}}{\cos \theta_i} = \frac{\mu_2 v_2}{\mu_1 v_1} \Rightarrow 1 - \left(\frac{v_2}{v_1}\right)^2 \sin^2 \theta_i \equiv$$

$$\begin{aligned} &= \left(\frac{\mu_2 v_2}{\mu_1 v_1}\right)^2 \cos^2 \theta_i \Rightarrow \\ \Rightarrow 1 &= \left(\frac{v_2}{v_1}\right)^2 \sin^2 \theta_i + \left(\frac{\mu_2 v_2}{\mu_1 v_1}\right)^2 \cos^2 \theta_i \Rightarrow \boxed{\frac{v_2}{v_1} = 1 \quad \mu_1 = \mu_2} \Rightarrow \text{no reflection} \end{aligned}$$

Absorção por cargas livres (meio homogêneo e isotrópico)

$$\vec{J}_f = \sigma \vec{E}$$

ρ_f = densidade volumétrica de carga

As equações de Maxwell escrevem-se:

$$\nabla \cdot \vec{E} = \frac{\rho_f}{\epsilon}$$

$$\nabla \wedge \vec{E} = -\frac{\dot{\vec{B}}}{c}$$

$$\nabla \cdot \vec{B} = 0$$

$$\nabla \wedge \vec{B} = \mu \sigma \vec{E} + \mu \epsilon \frac{\dot{\vec{E}}}{c}$$

conservação local de carga:

$$\nabla \cdot \vec{J}_f = -\frac{\partial \rho_f}{\partial t}$$

$$\nabla \cdot (\sigma \vec{E}) = -\frac{\partial \rho_f}{\partial t}$$

$$\sigma (\nabla \cdot \vec{E}) = \sigma \frac{\rho_f}{\epsilon} = -\frac{\partial \rho_f}{\partial t} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \rho_f(t) = \rho_f(0) e^{-\frac{\sigma}{\epsilon} t}$$

Um meio condutor dissipa qualquer concentração volú-
mica de carga num tempo $\tau \sim \frac{\epsilon}{\sigma}$

Para frequências relativamente baixas e boa condutividade

$$\tau \ll T \text{ (período de onda)} \Rightarrow \langle \rho_f \rangle_T \approx 0$$

Nestas condições:

$$\nabla \cdot \vec{E} = 0 \quad \nabla \cdot \vec{B} = 0$$

$$\nabla \wedge \vec{E} = -\dot{\vec{B}} \quad \nabla \wedge \vec{B} = \mu_0 \sigma \vec{E} + \mu_0 \epsilon \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}$$

Vejam as equações:

$$\begin{cases} \nabla \wedge \nabla \wedge \vec{E} = -\nabla \wedge \dot{\vec{B}} = -\frac{\partial}{\partial t} \left[\mu_0 \sigma \vec{E} + \mu_0 \epsilon \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \right] \\ + \nabla^2 \vec{E} = \mu_0 \sigma \dot{\vec{E}} + \mu_0 \epsilon \ddot{\vec{E}} \\ \nabla^2 \vec{B} = \mu_0 \sigma \dot{\vec{B}} + \mu_0 \epsilon \ddot{\vec{B}} \quad (\text{de forma análoga}) \end{cases}$$

Procurando soluções de tipo onda plana:

$$\begin{aligned} \vec{E}_0(z, t) &= \vec{E}_0 e^{i(\tilde{k}z - \omega t)} \\ \vec{B}(z, t) &= \vec{B}_0 e^{i(\tilde{k}z - \omega t)} \end{aligned}$$

obtemos, substituindo:

$$\begin{aligned} -\tilde{k}^2 &= -\mu_0 \sigma i \omega + \mu_0 \epsilon \omega^2 \Rightarrow \tilde{k} = \sqrt{\mu_0 \epsilon \omega^2 + i \omega \mu_0 \sigma} = \\ &= k + i\gamma \quad (\text{o número de onda é agora complexo}) \end{aligned}$$

$$\begin{cases} k = \omega \sqrt{\frac{\epsilon \mu}{2}} \left[\sqrt{1 + \left(\frac{\sigma}{\epsilon \omega}\right)^2} + 1 \right]^{1/2} \\ \gamma = \omega \sqrt{\frac{\epsilon \mu}{2}} \left[\sqrt{1 + \left(\frac{\sigma}{\epsilon \omega}\right)^2} - 1 \right]^{1/2} \end{cases}$$

As soluções são dadas:

$$\vec{E} = \vec{E}_0 e^{-\gamma z} e^{i(\kappa z - \omega t)}$$

$$\vec{B} = \vec{B}_0 e^{-\gamma z} e^{i(\kappa z - \omega t)}$$

[Comprimento de penetração do radio-cas no metal (d):

$$e^{-\gamma d} = \frac{1}{e} \Rightarrow \gamma d = 1 \Rightarrow d = \frac{1}{\gamma}$$

A partir real(γ) determinamos λ , v e m como antes.

Restrições adicionais impostas pelas equações de Maxwell:

$$\nabla \cdot \vec{E} = \nabla \cdot \vec{B} = 0 \Rightarrow \vec{\kappa} \cdot \vec{E}_0 = \vec{\kappa} \cdot \vec{B}_0 = 0$$

as ondas são transversais, como antes.

Consideremos por simplicidade por:

$$\vec{E} = \vec{E}_0 \hat{x} e^{-\gamma z} e^{i(\kappa z - \omega t)}$$

$$\nabla \wedge \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \Rightarrow i(\vec{\kappa} \wedge \vec{E}_0) = -i\omega \vec{B}_0$$

$$\vec{\kappa} \wedge \vec{E}_0 (\hat{z} \wedge \hat{x}) = \omega \vec{B}_0$$

$$\vec{B} \parallel \hat{y}$$

$$\vec{B}_0 = \frac{\vec{\kappa}}{\omega} \vec{E}_0$$

Qual é' então a restrição sobre as amplitudes de E e B ?

$$\tilde{K} = K e^{i\phi}$$

$$K = \sqrt{k^2 + \eta^2} = \omega \sqrt{\epsilon\mu \sqrt{1 + \left(\frac{\sigma}{\epsilon\omega}\right)^2}}$$

$$\phi = \text{arctg}\left(\frac{\eta}{k}\right)$$

$$\frac{\tilde{B}_0}{\tilde{E}_0} = \frac{K}{\omega}$$

$$\tilde{B}_0 = \frac{K}{\omega} e^{i\phi} \tilde{E}_0 = B_0 e^{i\delta_B} = \frac{K}{\omega} e^{i\phi} E_0 e^{i\delta_E}$$

$$\boxed{\delta_B = \delta_E + \phi}$$

Os campos eléctrico e magnético não oscilam fora em fase: o campo magnético tem um atraso de fase.

$$\frac{B_0}{E_0} = \frac{K}{\omega} = \sqrt{\epsilon\mu \sqrt{1 + \left(\frac{\sigma}{\epsilon\omega}\right)^2}}$$

Em conclusão:

$$\begin{cases} \vec{E}(z,t) = E_0 e^{-\eta z} \hat{x} \cos[kz - \omega t + \delta_E] \\ \vec{B}(z,t) = E_0 \sqrt{\epsilon\mu \sqrt{1 + \left(\frac{\sigma}{\epsilon\omega}\right)^2}} e^{-\eta z} \hat{y} \cos[kz - \omega t + \delta_E + \phi] \end{cases}$$

Problema 9.18 (Griffiths)

1. cargas elétricas no vácuo : a densidade volumétrica de carga decai com tempos característicos :

$$\tau = \frac{\epsilon}{\sigma}$$

$$\epsilon_r \sim 1,5 \text{ (vácuo)} \Rightarrow \epsilon_2 \sim \epsilon^2 \approx (1,5)^2$$

$$\epsilon = 8,85 \times 10^{-12} (1,5)^2 \sim 2 \times 10^{-11} \frac{C^2}{Nm^2}$$

$$\sigma = \frac{1}{\rho} \sim 10^{-12} \Omega \cdot m \Rightarrow \tau \sim 20 s !$$

2. filme de Ag para blindar radiação a 10^{10} Hz :

$$\rho = 1,59 \times 10^{-8} \Omega \cdot m$$

$$\epsilon \sim \epsilon_0 \text{ (} 10^{10} \text{ Hz)}$$

$$\eta = \omega \sqrt{\frac{\epsilon \mu}{2}} \left[\sqrt{1 + \left(\frac{\sigma}{\epsilon \omega} \right)^2} - 1 \right]^{1/2} \sim$$

$$\sim \omega \sqrt{\frac{\epsilon \mu}{2}} \sqrt{\frac{\sigma}{\epsilon \omega}} = \sqrt{\frac{\epsilon \sigma \mu \omega}{2}}$$

$$d \sim \eta^{-1} \sim \sqrt{\frac{2}{\epsilon \mu \omega}} \sim 6 \times 10^{-4} \text{ mm} !!!$$

3. comprimento de onda de radio frequência (1 MHz) no cobre e velocidade de propagação:

$$\sigma = 6 \times 10^7 \gg \omega \epsilon_0$$

$$k = \omega \sqrt{\frac{\epsilon \mu}{2}} \left[\sqrt{1 + \left(\frac{\sigma}{\epsilon \omega}\right)^2} + 1 \right]^{1/2} \sim$$

$$\sim \omega \sqrt{\frac{\epsilon \mu}{2}} \sqrt{\frac{\sigma}{\epsilon \omega}} = \sqrt{\frac{\omega \mu \sigma}{2}}$$

$$\lambda = \frac{2\pi}{k} = \frac{2\pi}{\sqrt{\frac{\omega \mu \sigma}{2}}} \sim 0,4 \text{ mm.}$$

$$v = \frac{\omega}{2\pi} \lambda = \lambda \nu = 4 \times 10^{-4} \cdot 10^6 \sim 400 \text{ m.s}^{-1} !!$$

$$(\text{no vácuo } c = 3 \times 10^8 \text{ m.s}^{-1} !!)$$

Problema: Mostre que num bom condutor o campo magnético tem um atraso de fase de 45° relativamente ao campo eléctrico

$$\sigma \gg 1 \Rightarrow \eta \sim k \sim \sqrt{\frac{\mu \sigma \omega}{2}} \Rightarrow \frac{\eta}{k} = 1 \text{ e}$$

$$\text{arg } \phi = 1$$

Razões das amplitudes:

$$\frac{B_0}{E_0} \sim \sqrt{\epsilon \mu \sqrt{1 + \left(\frac{\sigma}{\epsilon \omega}\right)^2}} \sim \sqrt{\frac{\sigma \mu}{\omega}}$$