

#### LEEC

#### **Ano Letivo 2021/22**

# PROPAGAÇÃO E RADIAÇÃO DE ONDAS ELECTROMAGNÉTICAS (PROE)

#### **CONCEITOS FUNDAMENTAIS**

Custódio Peixeiro

Novembro 2021

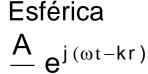
Este documento foi concebido para servir de guia nas aulas e apenas como tal deverá ser utilizado no estudo da matéria.

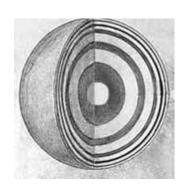
- Tipos de Ondas (1)
- Ondas Planas e Uniformes em Meios Ilimitados (16)
- Velocidades de Fase e de Grupo (4)
- Dispersão (3)
- Polarização (6)
- Energia e Potência (4)
- Reflexão e Refração em Interfaces Planas (7)

## **Tipos de Ondas**

Uma onda é um fenómeno físico que ocorre num local num dado instante e é reproduzido noutros locais em instantes posteriores, sendo o atraso proporcional à distância de cada local à primeira posição **F** (r – ct)

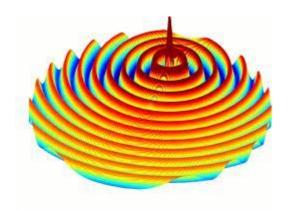
#### **Tipos de Ondas**



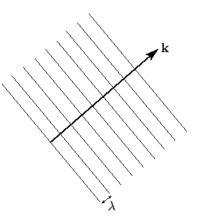




$$\frac{A}{\sqrt{\rho}} \; e^{j (\omega t - k \rho)}$$



Plana A e<sup>j (ωt-kr)</sup>



Não existem exactamente ondas planas (exigiriam uma extensão infinita) mas existem ondas aproximadamente planas.

As ondas planas têm especial importância porque:

- longe da fonte que a originou uma OE é localmente plana
  - Por exemplo, uma antena produz na sua zona distante OEs (esféricas) localmente planas
- qualquer OE pode ser obtida como a sobreposição de ondas planas (de amplitude e fase adequadas) via transformada de Fourier

$$E(r,t) = \int_{-\infty}^{+\infty} \int_{-\infty}^{+\infty} A(k,\omega) e^{j(\omega t - k r)} dk d\omega$$

#### Ondas Planas e Uniformes em Meios Ilimitados (2)

Das equações de Maxwell obtêm-se, para excitação temporal harmónica exp (jωt), as equações de onda no vácuo (sem fontes)

$$\nabla^2 \, \overline{\boldsymbol{E}} \, + \omega^2 \, \mu_0 \, \epsilon_0 \, \overline{\boldsymbol{E}} = 0 \qquad \qquad \nabla^2 \, \overline{\boldsymbol{H}} + \omega^2 \, \mu_0 \, \epsilon_0 \, \overline{\boldsymbol{H}} = 0$$

Solução geral: 
$$\mathbf{E}(\mathbf{H}) = \mathbf{F_1}(z - c_0 t) + \mathbf{F_2}(z + c_0 t)$$
  $c_0 = \frac{1}{\sqrt{\mu_0 \, \epsilon_0}}$ 

$$\overline{\mathbf{E}}(\mathbf{r}) = \mathbf{E_0} \, \mathbf{e}^{-j\mathbf{k} \cdot \mathbf{r}} = (E_{0x}\hat{\mathbf{x}} + E_{0y}\hat{\mathbf{y}} + E_{0z}\hat{\mathbf{z}}) e^{-j(k_x x + k_y y + k_z z)}$$

$$k^2 - \omega^2 \mu_0 \ \epsilon_0 = 0$$
 Equação de dispersão

$$k = k\hat{n}$$
  $k = \sqrt{k_x^2 + k_y^2 + k_z^2} = \frac{\omega}{c_0}$ 

$$\nabla = \frac{\partial}{\partial x} \hat{x} + \frac{\partial}{\partial y} \hat{y} + \frac{\partial}{\partial z} \hat{z} = -jk = -jk \hat{n}$$

$$-jk\hat{\mathbf{n}}\times\overline{\mathbf{H}}=j\omega\epsilon_{0}\overline{\mathbf{E}}$$

$$-jk\hat{\boldsymbol{n}}\times\overline{\boldsymbol{E}}=-j\omega\mu_{0}\,\overline{\boldsymbol{H}}$$

$$-jk\,\hat{\mathbf{n}}\cdot\overline{\mathbf{D}}=0$$

$$-j\mathbf{k}\,\hat{\mathbf{n}}\cdot\overline{\mathbf{B}}=0$$

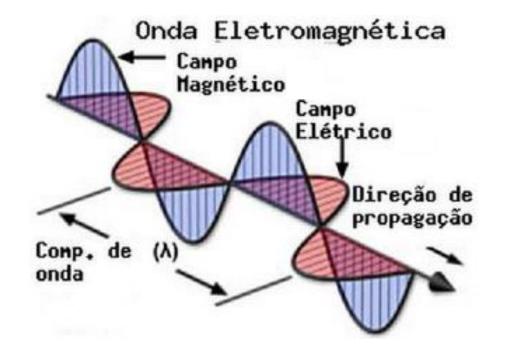
$$\hat{\mathbf{n}} \perp \overline{\mathbf{E}} \perp \overline{\mathbf{H}}$$

$$\overline{\mathbf{E}} = -Z_0 (\hat{\mathbf{n}} \times \overline{\mathbf{H}}) \qquad Z_0 = \sqrt{\frac{\mu_0}{\epsilon_0}} = 120 \,\pi \text{ Ohm}$$

$$\overline{\mathbf{H}} = \frac{1}{Z_0} (\hat{\mathbf{n}} \times \overline{\mathbf{E}})$$

Campos puramente transversais

Onda TEM



No caso geral de um meio com perdas  $(\varepsilon, \mu, \sigma)$   $\varepsilon$  complexo

$$\nabla^{2} \mathbf{E} - j\omega\mu(\sigma + j\omega\varepsilon)\mathbf{E} = \nabla^{2} \mathbf{E} + \omega^{2}\mu\varepsilon(1 - j\frac{\sigma}{\omega\varepsilon})\mathbf{E} = 0$$

$$\overline{\mathsf{E}}\left(\mathsf{r}\right) = \mathsf{E}_{0}\,\mathsf{e}^{-\gamma\cdot\,\boldsymbol{r}} = (\mathsf{E}_{0x}\,\hat{\boldsymbol{x}} + \mathsf{E}_{0y}\,\hat{\boldsymbol{y}} + \mathsf{E}_{0z}\,\hat{\boldsymbol{z}})\,\mathsf{e}^{-(\gamma_{x}\,x + \gamma_{y}\,y + \gamma_{z}\,z)}$$

$$\gamma^2 - j\omega\mu(\sigma + j\omega\varepsilon) = 0$$
 Equação de dispersão

$$jk = \gamma = \alpha + j\beta = \sqrt{j\omega\mu (\sigma + j\omega\epsilon)} = j\omega\sqrt{\mu\epsilon}\sqrt{1 - j\frac{\sigma}{\omega\epsilon}}$$

$$Z = \sqrt{\frac{j\omega\mu}{\sigma + j\omega\epsilon}} = \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon(1 - j\frac{\sigma}{\omega\epsilon})}} = \sqrt{\frac{\mu(1 + j\frac{\sigma}{\omega\epsilon})}{\epsilon\left[1 + \left(\frac{\sigma}{\omega\epsilon}\right)^2\right]}}$$
Tangential

Tangente do ângulo de perdas tan θ = σ/ωε

#### Meio sem Perdas ( $ε = ε_r ε_0$ , $μ = μ_r μ_0$ , σ=0)

Dielétrico Perfeito

$$\alpha = 0$$

$$\beta = \frac{2\pi}{\lambda} = \omega \sqrt{\mu \epsilon} = \frac{\omega}{c} = \beta_0 \sqrt{\mu_r \epsilon_r} \qquad c = \frac{c_0}{\sqrt{\mu_r \epsilon_r}} \qquad \lambda = \frac{\lambda_0}{\sqrt{\mu_r \epsilon_r}}$$

$$c = \frac{c_0}{\sqrt{\mu_r \, \epsilon_r}}$$

$$\lambda = \frac{\lambda_0}{\sqrt{\mu_r \, \epsilon_r}}$$

$$Z = \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} = Z_0 \sqrt{\frac{\mu_r}{\epsilon_r}}$$

#### **Exemplos**

Vácuo (ar)

Vidro Agua destilada

$$\varepsilon_r = \mu_r = 1$$

$$\varepsilon_r = 4$$
,  $\mu_r = 1$ 

$$\varepsilon_r = 80, \ \mu_r = 1$$

#### Meio com Perdas Fracas ( $ε = ε_r ε_0$ , $μ = μ_r μ_0$ , σ « ωε) Bom Dielétrico

Para x « 
$$\sqrt{1-x} \approx 1-\frac{x}{2}$$

$$\beta = \frac{2\pi}{\lambda} \cong \omega \sqrt{\mu \epsilon} = \frac{\omega}{c} = \beta_0 \sqrt{\mu_r \epsilon_r} \qquad c = \frac{c_0}{\sqrt{\mu_r \epsilon_r}} \qquad \lambda = \frac{\lambda_0}{\sqrt{\mu_r \epsilon_r}}$$

$$\alpha \cong \frac{\sigma}{2} \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} = \beta \frac{\sigma}{2\omega\epsilon} = \beta \frac{\tan\theta}{2} \qquad Z \cong \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} (1 + j \frac{\sigma}{2\omega\epsilon})$$

#### Exemplos (Comportamento depende da frequência)

Vidro  $ε_r = 4$ ,  $μ_r = 1$ ,  $σ = 10^{-12}$  S.m<sup>-1</sup> Solo Seco  $ε_r = 4$ ,  $μ_r = 1$ ,  $σ = 10^{-5}$  S.m<sup>-1</sup> Água Doce  $ε_r = 80$ ,  $μ_r = 1$ ,  $σ = 10^{-3}$  S.m<sup>-1</sup>

Meio com Perdas Fortes (  $ε = ε_r ε_0$ ,  $μ = μ_r μ_0$ , σ » ωε)**Bom Condutor** 

$$\alpha = \beta = \frac{1}{\delta} \cong \sqrt{\frac{\omega \mu \sigma}{2}} \qquad \delta \cong \sqrt{\frac{2}{\omega \mu \sigma}} \qquad \begin{array}{c} \delta \text{ - Profundidade de penetração,} \\ \text{distância em que os campos se} \\ \text{atonuam ol = 1 Nopor = 2 686 dB} \end{array}$$

atenuam  $e^1 = 1$  Neper = 8,686 dB

$$Z \cong \sqrt{\frac{\omega \mu}{2\sigma}} (1+j) = R_m (1+j)$$
  $R_m = \frac{1}{\sigma \delta}$ 

Exemplos (Comportamento depende da frequência)

Solo Húmido **Agua do Mar** Cobre

$$\begin{split} \epsilon_r &= 30, \ \mu_r = 1, \ \sigma = 0,1 \ S.m^{\text{-}1} \\ \epsilon_r &= 70, \ \mu_r = 1, \ \sigma = 5 \ S.m^{\text{-}1} \\ \epsilon_r &= 1, \ \mu_r = 1, \ \sigma = 5,8 \ x10^7 \ S.m^{\text{-}1} \\ \delta \ (\text{f=1 kHz}) &= 2,1 \ mm \\ \delta \ (\text{f=1 GHz}) &= 66,1 \ \mu m \\ \delta \ (\text{f=1 GHz}) &= 2,1 \ \mu m \end{split}$$

#### Ondas Planas e Uniformes em Meios Ilimitados (8) 11/43

$$Z = \sqrt{\frac{j\omega\mu}{\sigma + j\omega\epsilon}}$$

#### Resumo

$$\beta = \frac{2\pi}{\lambda}$$

$$\gamma = \alpha + j\beta = \sqrt{j\omega\mu (\sigma + j\omega\varepsilon)}$$

$$Z_0 = \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0}} = 120 \pi \Omega$$

$$\gamma = \alpha + j\beta = \sqrt{j\omega\mu (\sigma + j\omega\epsilon)} \qquad Z_0 = \sqrt{\frac{\mu_0}{\epsilon_0}} = 120\pi \Omega \qquad c_0 = \frac{1}{\sqrt{\mu_0 \epsilon_0}} = 3 \times 10^8 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$$

Tipo de Meio	Condição	<b>Ζ</b> [Ω]	α [Np.m <sup>-1</sup> ]	β [rad.m <sup>-1</sup> ]	
Dielétrico Perfeito	σ=0	$\sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} = Z_0 \sqrt{\frac{\mu_r}{\epsilon_r}}$	0	$-\frac{\omega}{c_0}\sqrt{\mu_r\epsilon_r}$	
Bom Dielétrico	$\tan \theta = \frac{\sigma}{\omega \varepsilon} << 1$	$\sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} (1 + j \frac{\sigma}{2\omega\epsilon})$	$\frac{\sigma}{2}\sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}}$		
Bom Condutor	$\tan \theta = \frac{\sigma}{\omega \varepsilon} >> 1$	$\sqrt{\frac{\omega\mu}{2\sigma}}(1+j)$	$\sqrt{\frac{\omega\mu\sigma}{2}} = \frac{1}{\delta}$		

# DIELECTRIC CONSTANTS AND LOSS TANGENTS FOR SOME MATERIALS

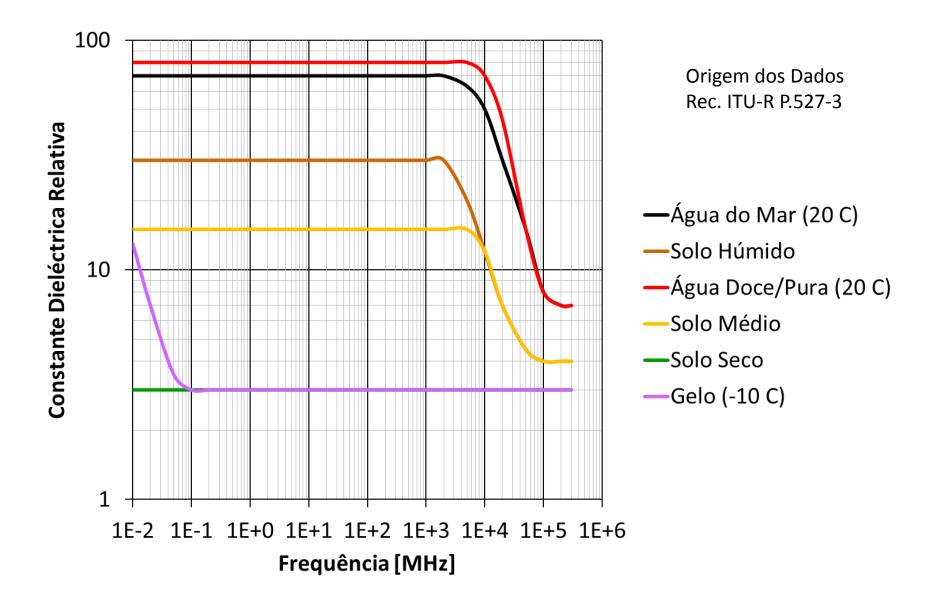
Billion Alberta	i lie to		
Material	Frequency	$\epsilon_r$	$\tan \delta$ (25°C)
Alumina (99.5%)	10 GHz	9.5–10.	0.0003
Barium tetratitanate	6 GHz	37±5%	0.0005
Beeswax	10 GHz	2.35	0.005
Beryllia	10 GHz	6.4	0.0003
Ceramic (A-35)	3 GHz	5.60	0.0041
Fused quartz	10 GHz	3.78	0.0001
Gallium arsenide	10 GHz	13.	0.006
Glass (pyrex)	3 GHz	4.82	0.0054
Glazed ceramic	10 GHz	7.2	0.008
Lucite	10 GHz	2.56	0.005
Nylon (610)	3 GHz	2.84	0.012
Parafin	10 GHz	2.24	0.0002
Plexiglass	3 GHz	2.60	0.0057
Polyethylene	10 GHz	2.25	0.0004
Polystyrene	10 GHz	2.54	0.00033
Porcelain (dry process)	100 MHz	5.04	0.0078
Rexolite (1422)	3 GHz	2.54	0.00048
Silicon	10 GHz	11.9	0.004
Styrofoam (103.7)	3 GHz	1.03	0.0001
Teflon	10 GHz	2.08	0.0004
Titania (D-100)	6 GHz	96±5%	0.001
Vaseline	10 GHz	2.16	0.001
Water (distilled)	3 GHz	76.7	0.157

## Ondas Planas e Uniformes em Meios Ilimitados (10) 13/43

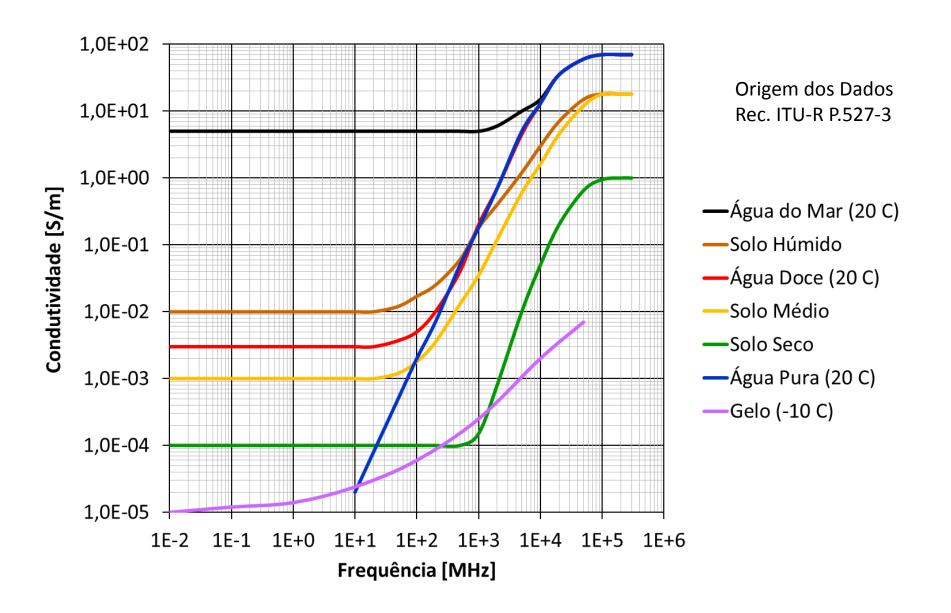
#### **CONDUCTIVITIES FOR SOME MATERIALS**

Material	Conductivity S/m (20°C)	Material	Conductivity S/m (20°C)
Aluminum	$3.816 \times 10^{7}$	Nichrome	$1.0 \times 10^{6}$
Brass	$2.564 \times 10^{7}$	Nickel	$1.449 \times 10^{7}$
Bronze	$1.00 \times 10^{7}$	Platinum	$9.52 \times 10^{6}$
Chromium	$3.846 \times 10^{7}$	Sea water	3–5
Copper	$5.813 \times 10^{7}$	Silicon	$4.4 \times 10^{-4}$
Distilled water	$2 \times 10^{-4}$	Silver	$6.173 \times 10^{7}$
Germanium	$2.2 \times 10^{6}$	Steel (silicon)	$2 \times 10^{6}$
Gold	$4.098 \times 10^{7}$	Steel (stainless)	$1.1 \times 10^{6}$
Graphite	$7.0 \times 10^4$	Solder	$7.0 \times 10^{6}$
Iron	$1.03 \times 10^{7}$	Tungsten	$1.825 \times 10^{7}$
Mercury	$1.04 \times 10^{6}$	Zinc	$1.67 \times 10^{7}$
Lead	$4.56 \times 10^{6}$		and the late to the

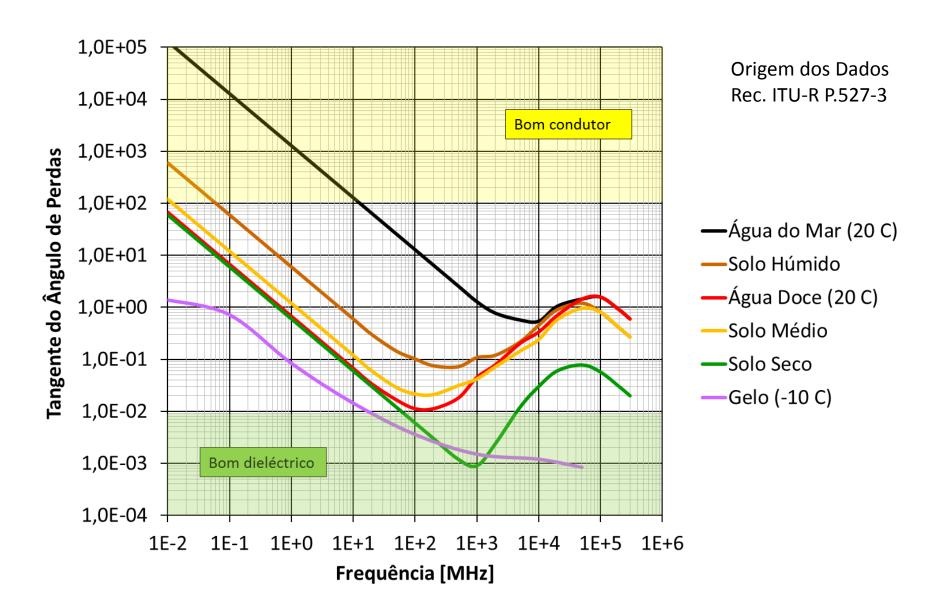
## Ondas Planas e Uniformes em Meios Ilimitados (11) 14/43



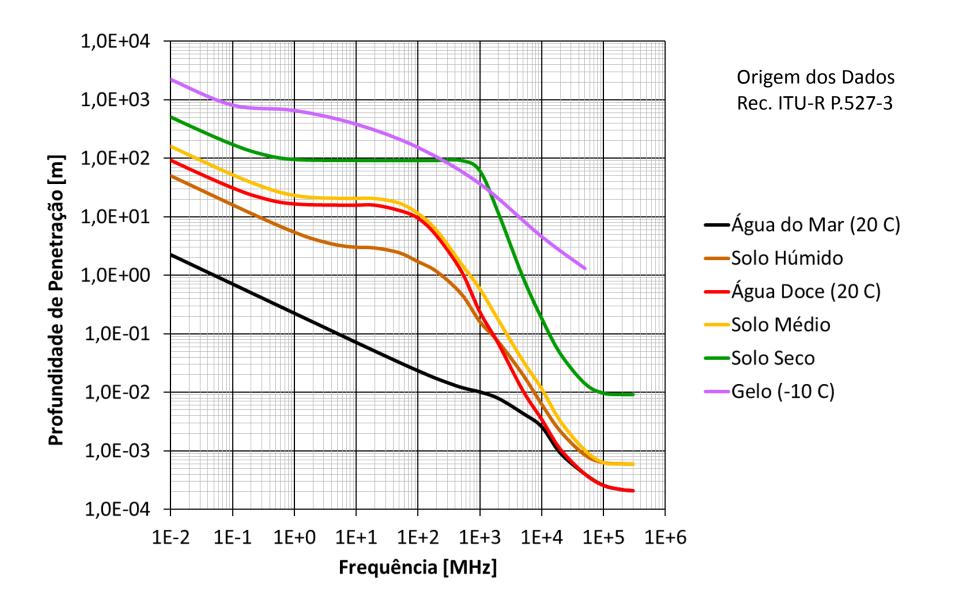
#### Ondas Planas e Uniformes em Meios Ilimitados (12) 15/43



#### Ondas Planas e Uniformes em Meios Ilimitados (13) 16/43



#### Ondas Planas e Uniformes em Meios Ilimitados (14) 17/43



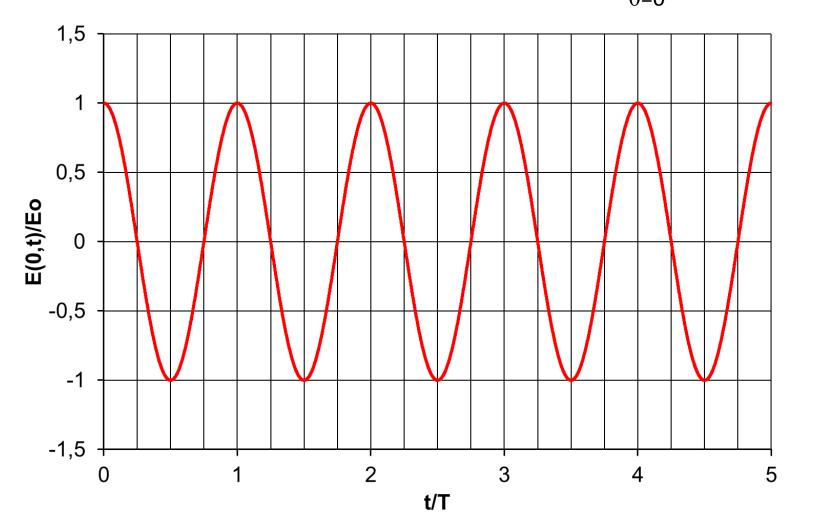
#### Ondas Planas e Uniformes em Meios Ilimitados (15) 18/43

 $3\omega$ 

## Ondas Planas e Uniformes em Meios Ilimitados (16) 19/43

**Exemplo (z=0)** 
$$E(z,t)=E_0 e^{-\alpha z} \cos(\omega t - \beta z + \theta)$$

$$\begin{array}{ll} \epsilon = \epsilon_0 & \quad \text{f= 100 MHz} \\ \mu = \mu_0 & \quad \theta = 0 \end{array}$$



#### Velocidades de Fase e de Grupo (1)

$$E(z,t)=E_0\cos(\omega t-\beta z)$$

$$v_f = \frac{dz}{dt} = \frac{\omega}{\beta}$$

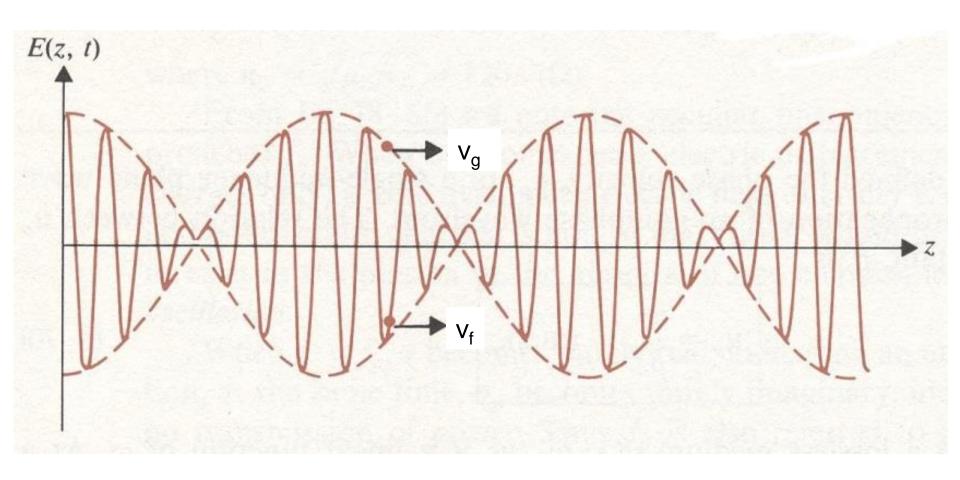
Grupo de 2 ondas de frequências (ligeiramente) diferentes  $\Delta\omega\langle\langle\,\omega_0$ 

$$E(z,t) = E_0 \cos \left[ (\omega_0 + \Delta \omega)t - (\beta_0 + \Delta \beta)z \right] + E_0 \cos \left[ (\omega_0 - \Delta \omega)t - (\beta_0 - \Delta \beta)z \right]$$

$$E(z,t)=2E_0\cos(\Delta\omega t-\Delta\beta z)\cos(\omega_0 t-\beta_0 z)$$

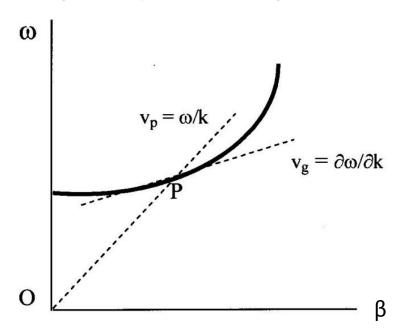
$$v_g = \frac{dz}{dt} = \frac{1}{\frac{\Delta\beta}{\Delta\omega}}$$
  $\lim \Delta\omega \to 0$   $v_g = \frac{1}{\frac{d\beta}{d\omega}} = \frac{d\omega}{d\beta}$ 

# Velocidades de Fase e de Grupo (2)



## Velocidades de Fase e de Grupo (3)

Diagrama de dispersão (diagrama β-ω, ou diagrama de Brillouin)



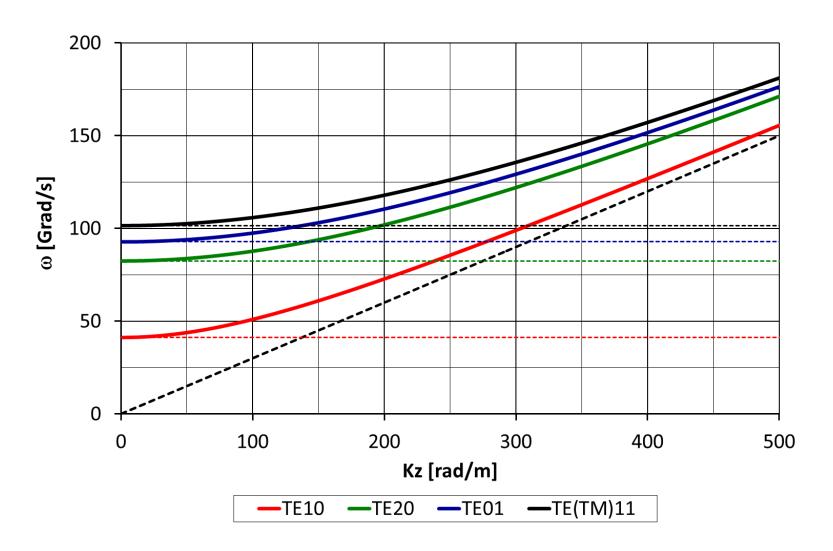
No caso geral

$$\mathbf{v_f} = \frac{\omega}{\beta} = \frac{\omega}{\beta_x} \hat{\mathbf{x}} + \frac{\omega}{\beta_y} \hat{\mathbf{y}} + \frac{\omega}{\beta_z} \hat{\mathbf{z}}$$

$$\mathbf{v_g} = \frac{\partial \omega}{\partial \beta} = \frac{\partial \omega}{\partial \beta_x} \hat{\mathbf{x}} + \frac{\partial \omega}{\partial \beta_y} \hat{\mathbf{y}} + \frac{\partial \omega}{\partial \beta_z} \hat{\mathbf{z}}$$

#### Velocidades de Fase e de Grupo (4)

Exemplo de diagrama de dispersão Guia metálico de secção rectangular (WR90)



## Dispersão (1)

Para ondas planas em meios sem perdas (ou com fracas perdas)

$$\beta = \omega \sqrt{\mu \epsilon} \qquad v_f = v_g = \frac{1}{\sqrt{\mu \epsilon}} = \frac{c_0}{\sqrt{\mu_r \, \epsilon_r}} \qquad c_0 = \frac{1}{\sqrt{\mu_0 \, \epsilon_0}} = 3 \times 10^8 \, m.s^{-1}$$

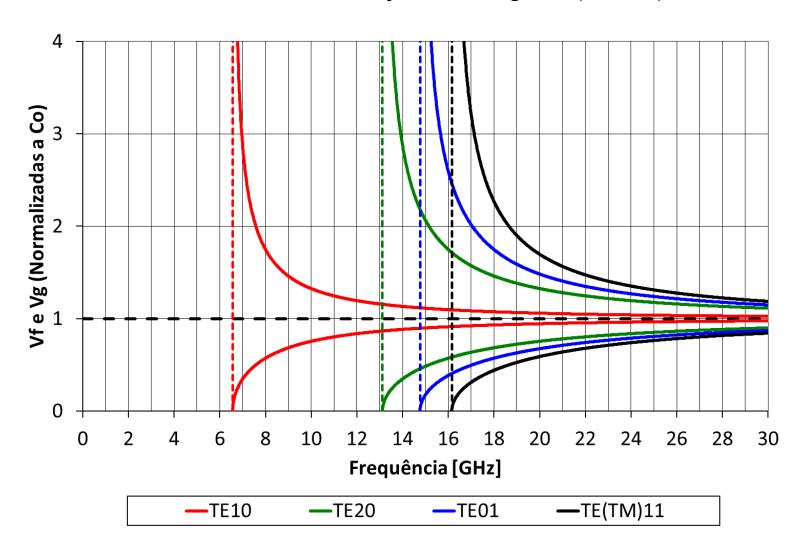
No caso geral dos meios com perdas

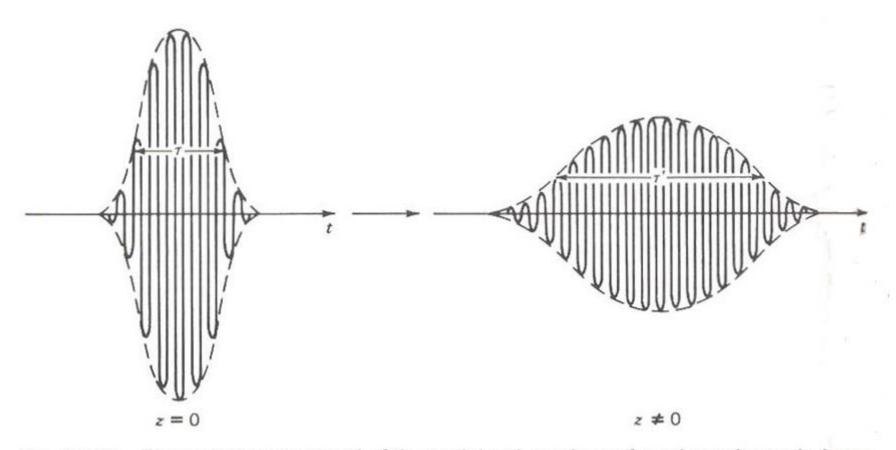
$$jk = \gamma = \alpha + j\beta = \sqrt{j\omega\mu(\sigma + j\omega\epsilon)} = j\omega\sqrt{\mu\epsilon}\sqrt{1 - j\frac{\sigma}{\omega\epsilon}}$$

v<sub>f</sub> ≠ v<sub>a</sub> e dependem ambas da frequência (meio dispersivo)

## Dispersão (2)

Exemplo de velocidades de fase e de grupo Guia metálico de secção rectangular (WR90)

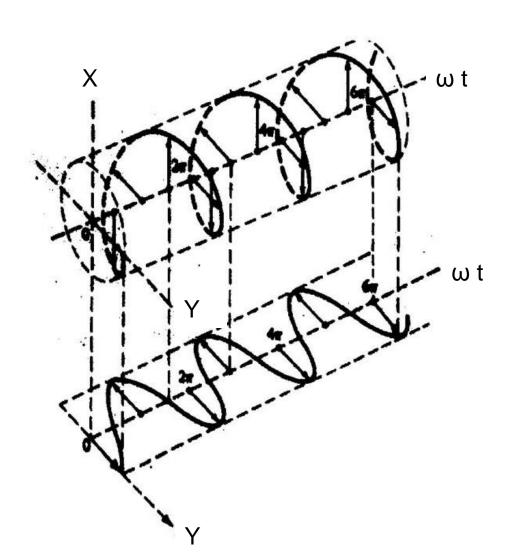




**Fig. 8.16b** Illustration of the spread of the modulated envelope of a pulse as it travels down a system with group dispersion.

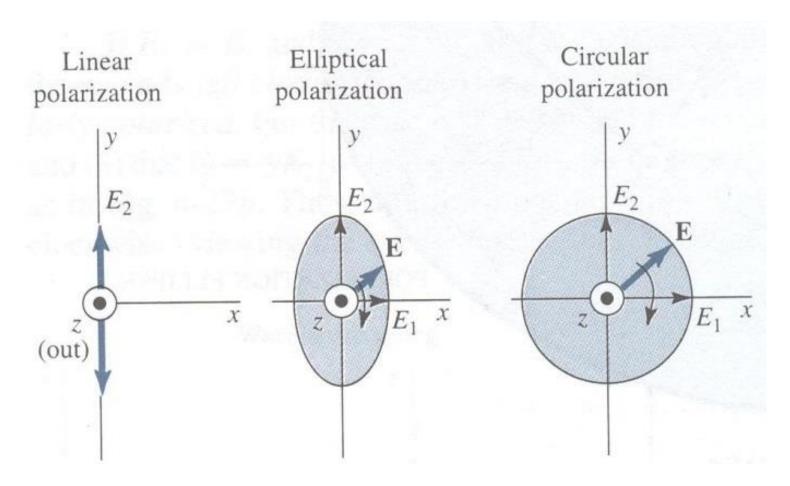
# Polarização (1)

 $E(z,t)=E_1\cos(\omega t-kz)\hat{x}+E_2\cos(\omega t-kz+\Phi)\hat{y}$ 



# Polarização (2)

Curva de polarização é a figura geométrica descrita pela "ponta do vector campo elétrico" ao longo do tempo, num ponto do espaço (OE a propagar-se aproximando-se do observador)



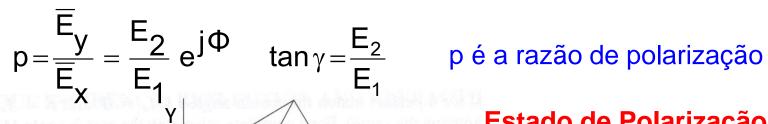
# Polarização (3)

$$(\frac{E_x}{E_1})^2 + (\frac{E_y}{E_2})^2 - 2(\frac{E_x}{E_1})(\frac{E_y}{E_2})\cos\Phi = \sin^2\Phi$$

α

β

Equação da curva (elipse) de polarização



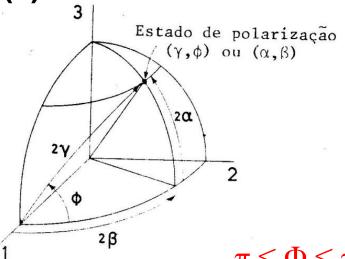
Estado de Polarização  $(\alpha,\beta)$  ou  $(\gamma,\Phi)$ 

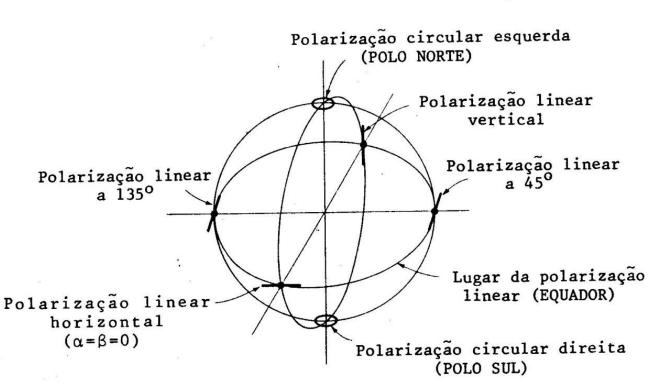
$$\cos 2\gamma = \cos 2\alpha \cos 2\beta$$
$$\tan \Phi = \frac{\tan 2\alpha}{\sin 2\beta}$$

$$sen 2\alpha = sen 2\gamma sen \Phi$$
  
 $tan 2\beta = tan 2\gamma cos \Phi$ 

## Polarização (4)

#### Esfera de Poincaré





$$-\pi \leq \Phi \leq \pi$$

$$0 \leq \gamma \leq \pi/2$$

$$-\pi/4 \leq \alpha \leq \pi/4$$

$$0 \leq \beta \leq \pi$$

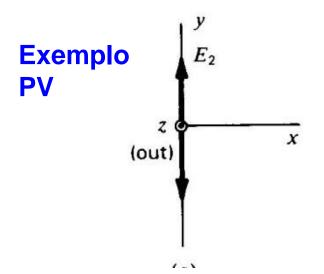
## Polarização (5)

#### Casos Notáveis

$$\Phi = 0, \pi$$

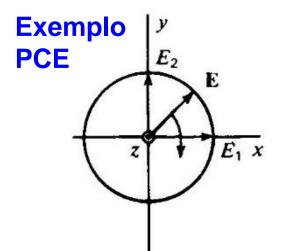
$$\mathsf{E}_{\mathsf{y}} = \pm \; \frac{\mathsf{E}_{\mathsf{2}}}{\mathsf{E}_{\mathsf{1}}} \; \mathsf{E}_{\mathsf{x}}$$

Infinidade de polarizações lineares (todas as inclinações  $\gamma \in [0, \pi/2]$ )



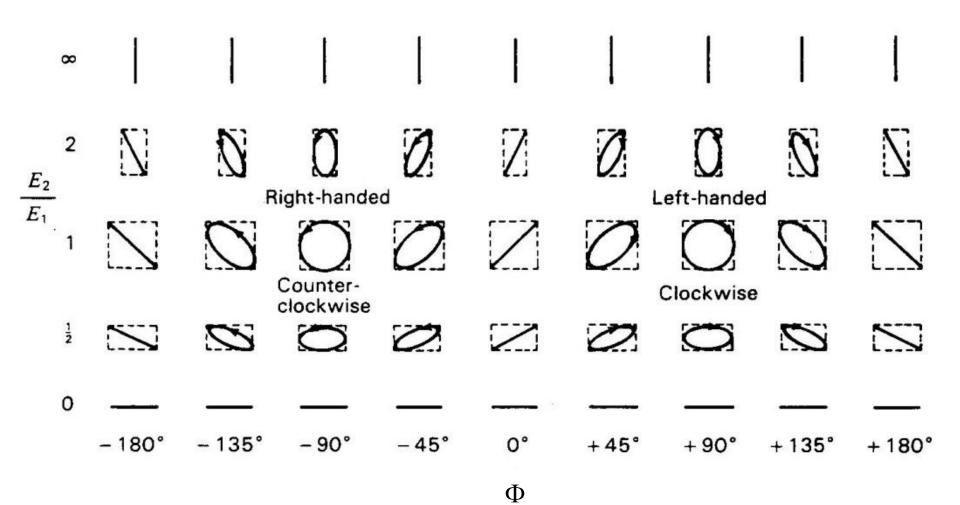
$$E_2 = E_1 = E \quad e \quad \Phi = \pm \frac{\pi}{2}$$
  
 $E_x^2 + E_y^2 = E^2$ 

Duas polarizações circulares (PCE, PCD)

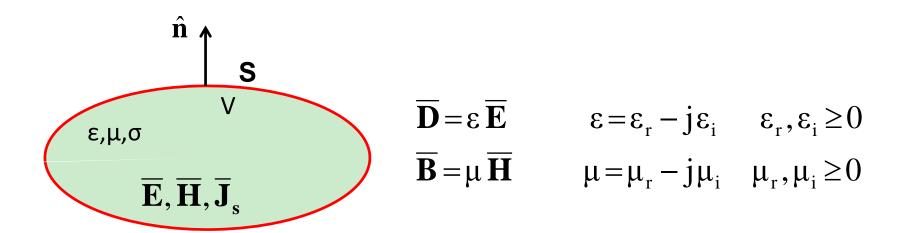


Φ > 0, PCERotação no sentido retrogrado

Φ < 0, PCD</li>Rotação no sentido directo



# **Energia e Potência (1)**



A partir das (duas primeiras) equações de Maxwell

$$\nabla \times \overline{\mathbf{H}} = \overline{\mathbf{J}} + j\omega \varepsilon \overline{\mathbf{E}}$$

$$\nabla \times \overline{\mathbf{E}} = -j\omega \mu \overline{\mathbf{H}}$$

$$\overline{\mathbf{J}} = \overline{\mathbf{J}}_s + \sigma \overline{\mathbf{E}}$$

do Teorema da Divergência

$$\int_{V} \nabla \cdot \left( \overline{\mathbf{E}} \times \overline{\mathbf{H}}^{*} \right) dV = \oint_{S} \left( \overline{\mathbf{E}} \times \overline{\mathbf{H}}^{*} \right) \cdot d\mathbf{S}$$

## **Energia e Potência (2)**

e da identidade vetorial

$$\nabla \cdot (\overline{\mathsf{E}} \times \overline{\mathsf{H}}^*) = (\nabla \times \overline{\mathsf{E}}) \cdot \overline{\mathsf{H}}^* - (\nabla \times \overline{\mathsf{H}}^*) \cdot \overline{\mathsf{E}}$$

obtém-se - Teorema de Poynting

$$-\frac{1}{2}\int_{V} \left(\overline{\mathbf{E}} \cdot \overline{\mathbf{J}}_{s}^{*}\right) dV = \frac{1}{2} \oint_{S} \left(\overline{\mathbf{E}} \times \overline{\mathbf{H}}^{*}\right) \cdot d\mathbf{S} + \frac{\sigma}{2} \int_{V} \left|\mathbf{E}\right|^{2} dV$$

$$+ \frac{\omega}{2} \int_{V} \left(\varepsilon_{i} \left|\overline{\mathbf{E}}\right|^{2} + \mu_{i} \left|\overline{\mathbf{H}}\right|^{2}\right) dV + j \frac{\omega}{2} \int_{V} \left(\mu_{r} \left|\overline{\mathbf{H}}\right|^{2} - \varepsilon_{r} \left|\overline{\mathbf{E}}\right|^{2}\right) dV$$

Definem-se vetor de Poynting (S) e vetor complexo de Poynting (Sc)

$$\mathbf{S}^{\mathbf{c}} = \frac{1}{2} \left( \overline{\mathbf{E}} \times \overline{\mathbf{H}}^{*} \right)$$

# Energia e Potência (3)

$$P_{S} = P_{o} + P_{\ell} + j 2\omega (W_{m} - W_{e})$$

- P<sub>s</sub> Valor médio no tempo da potência (complexa) fornecida pelas fontes
- P<sub>o</sub> Valor médio no tempo do fluxo de potência para fora de S
- P<sub>ℓ</sub> Valor médio no tempo da potência dissipada em V
- W<sub>m</sub> Valor médio no tempo da energia magnética armazenada em V
- W<sub>e</sub> Valor médio no tempo da energia eléctrica armazenada em V

$$\begin{split} &P_{s} = -\frac{1}{2} \int_{V} \left( \overline{\mathbf{E}} \cdot \overline{\mathbf{J}}_{s}^{*} \right) dV \qquad P_{o} = \frac{1}{2} \oint_{S} \left( \overline{\mathbf{E}} \times \overline{\mathbf{H}}^{*} \right) \cdot \mathbf{dS} = \frac{1}{2} \oint_{S} \mathbf{S}^{c} \cdot \mathbf{dS} \\ &P_{\ell} = \frac{\sigma}{2} \int_{V} \left| \overline{\mathbf{E}} \right|^{2} dV + \frac{\omega}{2} \int_{V} \left( \varepsilon_{i} \left| \overline{\mathbf{E}} \right|^{2} + \mu_{i} \left| \overline{\mathbf{H}} \right|^{2} \right) dV \\ &W_{m} = \int_{V} \mu_{r} \frac{\left| \overline{\mathbf{H}} \right|^{2}}{4} dV \qquad W_{e} = \int_{V} \varepsilon_{r} \frac{\left| \overline{\mathbf{E}} \right|^{2}}{4} dV \end{split}$$

## **Energia e Potência (4)**

$$\langle S \rangle = \frac{1}{T} \int_{0}^{T} S(t) dt = Re(S^{c}) = \frac{1}{2} Re(\overline{E} \times \overline{H}^{*})$$

No caso das ondas planas em meios sem perdas

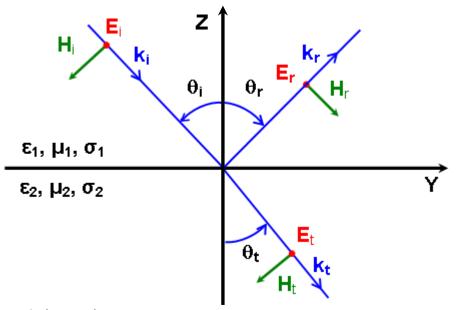
$$\langle S \rangle = \frac{1}{2} \operatorname{Re} \left( \overline{E} \times \overline{H}^* \right) = \frac{1}{2} \operatorname{Re} \left[ \overline{E} \times \left( \hat{n} \times \frac{\overline{E}^*}{Z} \right) \right] = S_0 \hat{n}$$

$$S_0 = \frac{E_0^2}{2Z} = \frac{ZH_0^2}{2} \text{ W.m}^{-2}$$

$$E_0 = Z \; H_0 \qquad \qquad Z = \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} \; = Z_0 \; \sqrt{\frac{\mu_r}{\epsilon_r}} \qquad \qquad Z_0 = \sqrt{\frac{\mu_0}{\epsilon_0}} \; = 120 \, \pi \; \; Ohm \label{eq:energy_energy}$$

## Reflexão e Refração em Interfaces Planas (1)

Polarização TE (Perpendicular, Horizontal)



$$\frac{\partial}{\partial x} = 0$$

$$\overline{\mathsf{E}} = \overline{\mathsf{E}}_0 \,\hat{\mathsf{x}}$$

$$\overline{H} = \frac{\hat{n} \times \overline{E}}{Z} = \overline{H}_{0y} \hat{y} + \overline{H}_{0z} \hat{z}$$

$$\hat{\mathbf{n}}_{i} = \operatorname{sen} \theta_{i} \hat{\mathbf{y}} - \cos \theta_{i} \hat{\mathbf{z}}$$

cnf(z=0)

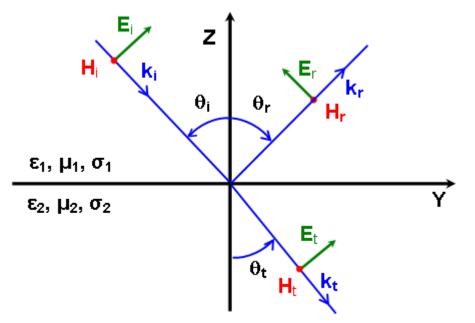
1 
$$\bar{E}_{0i} + \bar{E}_{0r} = \bar{E}_{0t}$$
  
2  $\bar{H}_{0yi} + \bar{H}_{0yr} = \bar{H}_{0yt}$   
3  $\mu_1(\bar{H}_{0zi} + \bar{H}_{0zr}) = \mu_2 \bar{H}_{0zt}$ 

$$\begin{bmatrix} 1 & \overline{E}_{0i} + \overline{E}_{0r} = \overline{E}_{0t} \\ 2 & \overline{H}_{0yi} + \overline{H}_{0yr} = \overline{H}_{0yt} \\ 3 & \mu_{1}(\overline{H}_{0zi} + \overline{H}_{0zr}) = \mu_{2}\overline{H}_{0zt} \end{bmatrix}$$

$$R_{TE} = \frac{\overline{E}_{0r}}{\overline{E}_{0i}} = \frac{\cos\theta_{i} - \frac{\mu_{1}}{\mu_{2}}\sqrt{n_{21}^{2} - \sin^{2}\theta_{i}}}{\cos\theta_{i} + \frac{\mu_{1}}{\mu_{2}}\sqrt{n_{21}^{2} - \sin^{2}\theta_{i}}}$$

#### Reflexão e Refração em Interfaces Planas (2)

Polarização TM (Paralela, Vertical)



$$\frac{\partial}{\partial x} = 0$$

$$\overline{H} = \overline{H}_0 \hat{x}$$

$$\overline{\mathbf{E}} = Z(-\hat{\mathbf{n}} \times \overline{\mathbf{H}}) = \overline{E}_{0y} \hat{\mathbf{y}} + \overline{E}_{0z} \hat{\mathbf{z}}$$

$$\hat{\mathbf{n}}_{i} = \operatorname{sen} \theta_{i} \hat{\mathbf{y}} - \cos \theta_{i} \hat{\mathbf{z}}$$

cnf(z=0)

1 
$$\overline{H}_{0i} + \overline{H}_{0r} = \overline{H}_{0t}$$
  
2  $\overline{E}_{0yi} + \overline{E}_{0yr} = \overline{E}_{0yt}$   
3  $\varepsilon_1 (\overline{E}_{0zi} + \overline{E}_{0zr}) = \varepsilon_2 \overline{E}_{0zt}$ 

$$\begin{bmatrix} 1 & \overline{H}_{0i} + \overline{H}_{0r} = \overline{H}_{0t} \\ 2 & \overline{E}_{0yi} + \overline{E}_{0yr} = \overline{E}_{0yt} \\ 3 & \epsilon_{1} (\overline{E}_{0zi} + \overline{E}_{0zr}) = \epsilon_{2} \overline{E}_{0zt} \end{bmatrix} R_{TM} = \frac{\overline{H}_{0r}}{\overline{H}_{0i}} = \frac{\frac{\mu_{1}}{\mu_{2}} n_{21}^{2} \cos \theta_{i} - \sqrt{n_{21}^{2} - \sin^{2} \theta_{i}}}{\frac{\mu_{1}}{\mu_{2}} n_{21}^{2} \cos \theta_{i} + \sqrt{n_{21}^{2} - \sin^{2} \theta_{i}}}$$

$$\begin{aligned} \text{Leis de Snell} & \left\{ \begin{array}{l} \theta_r = & \theta_i \\ n_2 \, sen \, \theta_t = & n_1 \, sen \, \theta_i \end{array} \right. & sen \, \theta_t = \frac{sen \, \theta_i}{n_{21}} \quad n_{21} = \frac{n_2}{n_1} \\ T_{TF} = & 1 + R_{TF} \end{array} \right. & T_{TM} = & 1 + R_{TM} \end{aligned}$$

Meios sem perdas

$$n_{21} \! = \! \frac{k_2}{k_1} = \sqrt{\frac{\mu_2 \, \epsilon_2}{\mu_1 \, \epsilon_1}} = \sqrt{\frac{\mu_{r2} \, \epsilon_{r2}}{\mu_{r1} \, \epsilon r_1}}$$

$$Z = \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} = Z_0 \sqrt{\frac{\mu_r}{\epsilon_r}}$$

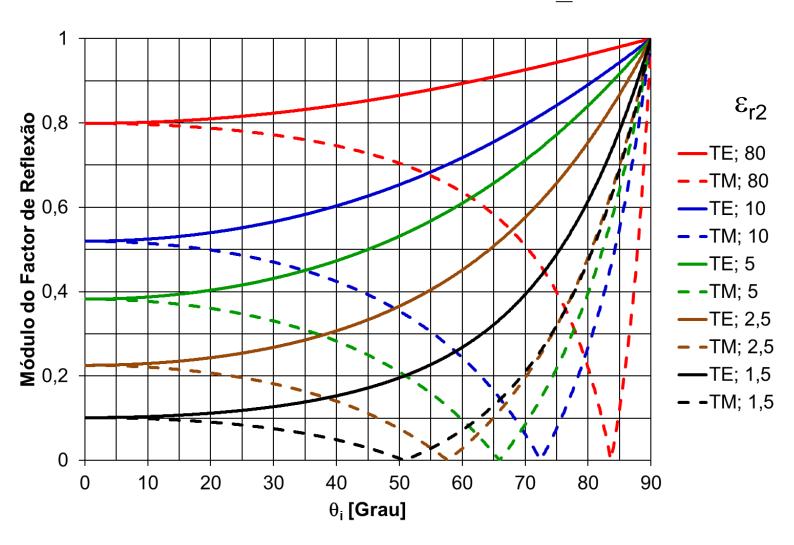
Meios com Perdas

$$n_{21} = \frac{\gamma_2}{\gamma_1} = \sqrt{\frac{\mu_2 (\sigma_2 + j\omega \epsilon_2)}{\mu_1 (\sigma_1 + j\omega \epsilon_1)}}$$

$$Z = \sqrt{\frac{j\omega\mu}{\sigma + j\omega\epsilon}}$$

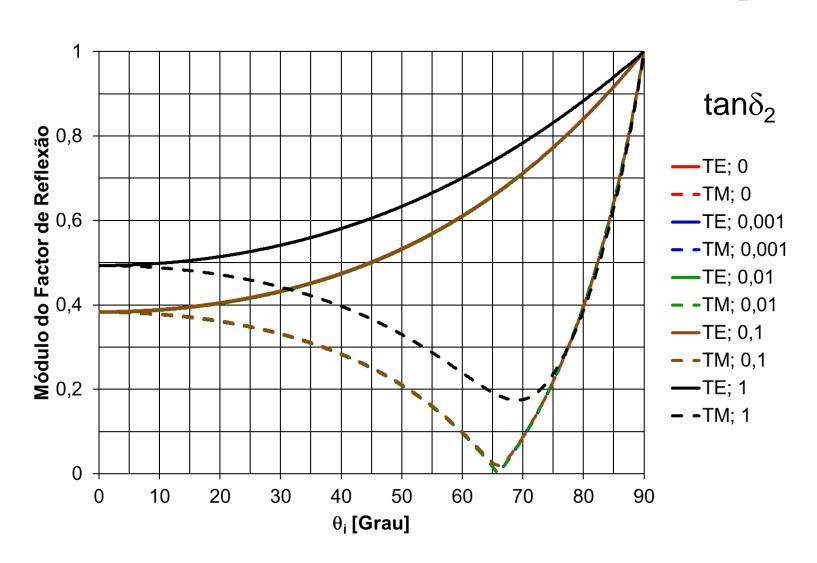
## Reflexão e Refração em Interfaces Planas (4)

Factores de Reflexão [Meio 1 ar, meio 2 ( $\underline{\varepsilon}_{r2}$ ,  $\mu_2 = \mu_0$ ,  $\sigma_2 = 0$ )]



## Reflexão e Refração em Interfaces Planas (5)

Factores de Reflexão [Meio 1 ar, meio 2 ( $\varepsilon_{r2}$ =5,  $\mu_2$ = $\mu_0$ ,  $\underline{\sigma_2}$ )]



## Reflexão e Refração em Interfaces Planas (6)

Transmissão Total ( $R_T = 0$ )

TE 
$$n_{21}=1$$
 (só um meio)

TM  $cos\theta_{iB} = \frac{1}{\sqrt{n_{21}^2 + 1}}$  Ângulo de Brewster

Reflexão Total ( $|R_T| = 1$ )

$$\begin{split} sen\theta_t = & \frac{sen\theta_i}{n_{21}} \qquad n_{21} = \sqrt{\frac{\epsilon_{r2}}{\epsilon_{r1}}} < 1 \qquad \epsilon_{r1} > \epsilon_{r2} \\ sen\theta_{iL} = & n_{21} \end{split}$$

Meio 2 Condutor Perfeito ( $\sigma_2 = \infty$ )

$$n_{21} = \infty \rightarrow R_{TM} = 1$$
 e  $R_{TE} = -1$ 

#### Reflexão e Refração em Interfaces Planas (7)

#### **Exemplo – Reflexão Total**

Meio 1: Água  $(n_1 \approx 9)$  Meio 2: Ar  $(n_2=1)$   $\theta$ 

 $\theta_{\text{ilim}} \approx \sin^{-1}(1/9) \approx 6.4^{\circ}$ 

