

# Vetor de Poynting, polarização da onda EM

<u>*H*</u> [A/m]

*E* [V/m]

z[m]

# Departamento de Eletrônica e Computação ×[m] Centro de Tecnologia UFSM00258 – Ondas e Linhas de Transmissão Prof. Fernando De Castro



Conforme vimos nos capítulos anteriores, as frentes de onda de uma onda EM que se propaga no espaço  $\mathbb{R}^3$  são investidas de energia distribuída ao longo da superfície da frente de onda. Um exemplo disto é o Exemplo 3 do slide 36 Cap II.5, em que a onda EM incide em um condutor e induz uma corrente elétrica *I* no mesmo. Se conectarmos um resistor *R* a este condutor, a corrente *I* entrega uma potência  $P = RI^2$  a este resistor, potência que é fornecida pelas frentes de onda da onda EM incidente no fio.

O objetivo desta seção é, então, derivar uma relação entre a taxa no tempo de transferência de energia (=potência transferida) e as intensidades dos campos  $\underline{E} \in \underline{H}$  de uma onda EM que se propaga no interior de um volume fechado v delimitado por uma superfície s.

No interior do volume v, o meio de propagação da onda EM apresenta permeabilidade magnética  $\mu$ , permissividade elétrica  $\varepsilon$  e condutividade elétrica  $\sigma$ .

Vamos iniciar a análise da potência transferida pela onda EM a partir das equações de Maxwell em rotacional dos campos <u>E</u> e <u>H</u>:

$$\underline{\nabla} \times \underline{\underline{E}} = -\frac{\partial \underline{\underline{B}}}{\partial t} \qquad \underline{\underline{B}} = \mu \underline{\underline{H}}$$
(1)

$$\underline{\nabla} \times \underline{H} = \underline{J} + \frac{\partial \underline{D}}{\partial t} \qquad \underline{D} = \varepsilon \underline{E}$$
(2)

Consideremos a seguinte identidade vetorial (ver "*Cross product rule*" em <u>https://en.wikipedia.org/wiki/Vector\_calculus\_identities</u> ):

2 -

$$\underline{\nabla} \cdot \left(\underline{E} \times \underline{H}\right) = \underline{H} \cdot \left(\underline{\nabla} \times \underline{E}\right) - \underline{E} \cdot \left(\underline{\nabla} \times \underline{H}\right)$$
(3)

(1), (2)  $\rightarrow$  (3) resulta:

$$\underline{Z} \cdot \left(\underline{E} \times \underline{H}\right) = -\underline{H} \cdot \frac{\partial \underline{B}}{\partial t} - \underline{E} \cdot \frac{\partial \underline{D}}{\partial t} - \underline{E} \cdot \underline{J}$$
(4)

Em um meio de propagação usual, em que a permeabilidade magnética  $\mu$ , a permissividade elétrica  $\varepsilon$  e a condutividade elétrica  $\sigma$  são invariantes no tempo, os termos à direita em (4) podem ser re-escritos como :

$$\underline{H} \cdot \frac{\partial \underline{B}}{\partial t} = \underline{H} \cdot \frac{\partial (\mu \underline{H})}{\partial t} = \frac{1}{2} \frac{\partial (\mu \underline{H} \cdot \underline{H})}{\partial t} = \frac{\partial}{\partial t} \left( \frac{1}{2} \mu |\underline{H}|^2 \right)$$
(5)

$$\underline{\underline{E}} \cdot \frac{\partial \underline{\underline{D}}}{\partial t} = \underline{\underline{E}} \cdot \frac{\partial (\underline{\varepsilon}\underline{\underline{E}})}{\partial t} = \frac{1}{2} \frac{\partial (\underline{\varepsilon}\underline{\underline{E}} \cdot \underline{\underline{E}})}{\partial t} = \frac{\partial}{\partial t} \left( \frac{1}{2} \varepsilon |\underline{\underline{E}}|^2 \right)$$
(6)

$$\underline{\underline{E}} \cdot \underline{\underline{J}} = \underline{\underline{E}} \cdot \left( \sigma \underline{\underline{E}} \right) = \sigma \left| \underline{\underline{E}} \right|^2 \tag{7}$$

notando que os resultados de (5) e (6) fazem uso da seguinte expressão do cálculo básico:

$$u\frac{\partial u}{\partial t} = \frac{1}{2}\frac{\partial(u \cdot u)}{\partial t} \tag{8}$$

(5), (6), (7)  $\rightarrow$  (4) resulta:

$$\underline{\nabla} \cdot \left(\underline{E} \times \underline{H}\right) = -\frac{\partial}{\partial t} \left(\frac{1}{2} \varepsilon |\underline{E}|^2 + \frac{1}{2} \mu |\underline{H}|^2\right) - \sigma |\underline{E}|^2 \tag{9}$$

O teorema da divergência de Gauss (<u>https://en.wikipedia.org/wiki/Divergence\_theorem</u>) estabelece que a soma (integral) da componente normal de um campo  $\underline{F}$  sobre uma superfície fechada s é igual à soma da divergência de  $\underline{F}$ , dada por  $\underline{\nabla} \cdot \underline{F}$ , em toda região no interior de volume v delimitado pela superfície s:

$$\oint_{S} \underline{F} \cdot d\underline{s} = \iiint_{v} \underline{\nabla} \cdot \underline{F} \, dv \tag{10}$$

Fazendo  $\underline{F} = \underline{E} \times \underline{H}$  em (10) e, a seguir, usando (9) no termo à direita de (10):

$$\oint_{S} \left(\underline{E} \times \underline{H}\right) \cdot d\underline{s} = -\frac{\partial}{\partial t} \iiint_{v} \left(\frac{1}{2} \varepsilon |\underline{E}|^{2} + \frac{1}{2} \mu |\underline{H}|^{2}\right) dv - \iiint_{v} \sigma |\underline{E}|^{2} dv \qquad (11)$$

Note que a primeira integral à direita de (11) representa a taxa de variação no tempo da energia (=potência) armazenada respectivamente no campo elétrico  $\underline{E}$  e no campo magnético  $\underline{H}$  no interior do volume fechado v delimitado pela superfície S.

A segunda integral à direita de (11) representa a potência ôhmica (perdas Joule) dissipada no volume v como resultado da densidade de corrente de condução  $\underline{J} = \sigma \underline{E}$  fluindo no interior do volume v em consequência do campo elétrico  $\underline{E}$ .

Portanto, o lado direito de (11) pode ser interpretado como a taxa de redução no tempo da energia elétrica e da energia magnética (potência elétrica e potência magnética) armazenadas no interior do volume v, acrescida da perda de potência causada pela potência ôhmica dissipada como calor no interior do volume v (perdas Joule).

$$\oint_{S} \left(\underline{E} \times \underline{H}\right) \cdot d\underline{s} = -\frac{\partial}{\partial t} \iiint_{v} \left(\frac{1}{2} \varepsilon |\underline{E}|^{2} + \frac{1}{2} \mu |\underline{H}|^{2}\right) dv - \iiint_{v} \sigma |\underline{E}|^{2} dv \qquad (11)$$

Para ser consistente com a lei de conservação de energia, o lado direito de (11) deve igualar a potência (taxa de variação no tempo da energia) que sai do volume v atravessando a superfície *S*, quantidade que é representada pelo lado esquerdo de (11).

Assim,  $\underline{E} \times \underline{H}$  no lado esquerdo de (11) é um vetor perpendicular ao plano que contém os vetores  $\underline{E}$  e  $\underline{H}$  e que representa a potência por unidade de área que sai do volume v atravessando a superfície s. Este vetor é denominado de vetor de **Poynting**  $\underline{S}$ , definido por:

$$\underline{\mathcal{S}} = \underline{E} \times \underline{H} \ [VA/m^2] \tag{12}$$

Se os vetores <u>*E*</u> e <u>*H*</u> forem variantes senoidalmente no tempo, então ambos são representados por seus respectivos fasores, e o vetor de Poynting <u>S</u> é dado por:

$$\underline{\mathcal{S}} = \frac{1}{2} \left( \underline{E} \times \underline{H}^* \right) \, \left[ \text{VA/m}^2 \right] \tag{13}$$

onde  $\{\cdot\}^*$  é o operador que retorna o valor conjugado de seu argumento. O multiplicador 1/2 resulta da multiplicação por  $1/\sqrt{2}$  dos valores instantâneos máximos de <u>E</u> e <u>H</u> para efeito de conversão das magnitudes de <u>E</u> e <u>H</u> para seu valores rms. A parte real de <u>S</u> dado por (13) representa o **fluxo direcional de potência útil** em [W/m<sup>2</sup>] transportado pela onda EM. A parte imaginária de <u>S</u> dado por (13) representa o **fluxo direcional de potência reativa** em [VAr/m<sup>2</sup>] transportado pela onda EM.

O vetor de Poynting  $\underline{S}$  representa, portanto, o fluxo direcional de potência de uma onda EM. Para uma onda EM plana, o vetor de Poynting  $\underline{S}$  é alinhado com a direção e sentido de propagação da onda EM e expressa a densidade superficial de potência distribuída na superfície das frentes de onda da onda EM.

Vimos nos capítulos anteriores que uma onda EM plana é caracterizada pela direção de propagação (por exemplo, direção z – vetor unitário  $\underline{\hat{k}}$  ), pela amplitude e fase dos campos  $\underline{E}$  e  $\underline{H}$  e pela frequência f da onda.

Vimos também que os parâmetros constitutivos  $\sigma$ ,  $\varepsilon \in \mu$  do meio determinam a constante de atenuação da onda  $\alpha$  e a constante de fase  $\beta$ .

Para completar a descrição de uma onda plana uniforme, precisamos conhecer a orientação descrita por sua **polarização**, i.e., como o como o vetor unitário de <u>*E*</u> se orienta no espaço  $\mathbb{R}^3$  (e, consequentemente, como se orienta o vetor unitário de <u>*H*</u>, que é ortogonal ao vetor unitário de <u>*E*</u>).

Formalmente, a polarização da onda EM indica o caminho descrito pela ponta do vetor  $\underline{E}$  em um plano no espaço  $\mathbb{R}^3$  que é ortogonal à direção de propagação. Por exemplo, a figura abaixo mostra a **polarização vertical**, em que a ponta do vetor  $\underline{E}$  ora aponta para cima, ora aponta para baixo, descrevendo uma linha vertical no plano P perpendicular à direção z de propagação.



Consideremos a onda EM plana uniforme se propagando na direção z caracterizada pela equação (14) abaixo e mostrada em azul na figura:

$$\underline{E}(z,t) = E_x \hat{\underline{i}} + E_y \hat{j} = E_{0x} \cos(\omega t - \beta z) \hat{\underline{i}} + E_{0y} \cos(\omega t - \beta z) \hat{j} \qquad [V/m]$$
(14)

Note na equação (14) que o campo  $\underline{E}(z, t)$  tem uma componente de amplitude  $E_{0x}$  na direção x (em verde na figura) e tem uma componente de amplitude  $E_{0y}$  na direção y (em vermelho na figura).

A ponta do vetor  $\underline{E}(z,t)$  resultante das componentes  $E_{0x}$  e  $E_{0y}$  traça um segmento de linha inclinado de um ângulo  $\tau = tg^{-1}(E_{y0}/E_{x0})$ , representando uma onda **polarizada linearmente** (em azul na figura).



Ver animação em

https://www.fccdecastro.com.br/PPT/OLT C3 A1S7.pptx

Consideremos agora uma onda EM plana uniforme se propagando na direção z caracterizada pela equação (15) e mostrada na figura abaixo.

$$\underline{E}(z,t) = E_{x}\hat{\underline{i}} = E_{0x}\cos(\omega t - \beta z)\hat{\underline{i}} \qquad [V/m]$$
(15)

Note na equação (15) que o campo  $\underline{E}(z, t)$  tem uma única componente de amplitude  $E_{0x}$  na direção x, mostrada no tempo em (a) na figura abaixo para z = 0. A figura (b) mostra a representação no espaço  $\mathbb{R}^3$  do vetor  $\underline{E}$  para os pontos correspondentes no tempo (de "a" até "e").

O próximo slide mostra a animação da onda  $\underline{E}(z, t)$  definida por (15), denominada onda EM verticalmente polarizada.





Polarização linear vertical

Ver animação em

https://www.fccdecastro.com.br/PPT/OLT C3 A2S9.pptx

Uma onda EM plana uniforme se propagando na direção *z* caracterizada pela equação (16) é denominada de onda EM **horizontalmente polarizada**.

O próximo slide mostra a animação da onda  $\underline{E}(z, t)$  horizontalmente polarizada definida por (16);

$$\underline{E}(z,t) = E_{y}\underline{\hat{j}} = E_{0y}\cos(\omega t - \beta z)\underline{\hat{j}} \qquad [V/m]$$
(16)



# Polarização linear horizontal

Ver animação em

https://www.fccdecastro.com.br/PPT/OLT C3 A3S11.pptx

Até o momento analisamos a onda EM plana  $\underline{E}(z,t)$  uniforme se propagando na direção z com uma componente de amplitude  $E_{0x}$  na direção x e/ou com uma componente de amplitude  $E_{0y}$  na direção y, mas não incluímos na análise a possibilidade de as componentes estarem defasadas entre si, seja no tempo t, seja na distância percorrida na direção z de propagação. Para contemplar esta defasagem, vamos incluir na definição de  $\underline{E}(z,t)$  os ângulos de fase  $\phi_x e \phi_y$  respectivos a cada componente, conforme mostra (17). Veremos que os ângulos  $\phi_x e \phi_y$  são fundamentais para definir outros dois modos de polarização da onda EM – a **polarização elíptica** e a **polarização circular**, conforme veremos adiante.

$$\underline{E}(z,t) = E_x \underline{\hat{i}} + E_y \underline{\hat{j}} = E_{0x} \cos(\omega t - \beta z + \phi_x) \underline{\hat{i}} + E_{0y} \cos(\omega t - \beta z + \phi_y) \underline{\hat{j}} \quad [V/m]$$
(17)

Para  $\phi_x = \phi_y = 0^\circ$  (17) se torna idêntica a (14) e este é, então, o caso já analisado no slide 7. Se, para este caso, quisermos por exemplo traçar o caminho que a ponta do vetor <u>E</u> descreve no plano *P* perpendicular à direção *z* de propagação (ver slide 6), estando *P* localizado em *z* = 0, a equação (17) simplifica para

$$\underline{E}(0,t) = E_x \underline{\hat{i}} + E_y \underline{\hat{j}} = E_{0x} \cos(\omega t) \underline{\hat{i}} + E_{0y} \cos(\omega t) \underline{\hat{j}} \qquad [V/m]$$
(18)

Em t = 0, ambas as ondas polarizadas linearmente assumem seus valores máximos de amplitude, de modo que, de (18) temos  $\underline{E}(0,0) = E_{0x}\hat{\underline{i}} + E_{0y}\hat{\underline{j}}$ , correspondendo ao ponto "a" na figura. Em t = T/4, sendo T = 1/f o período no tempo da onda EM de frequência  $f = \omega/(2\pi)$ , resulta que  $\omega t = \pi/2$  e ambas as ondas polarizadas linearmente assumem seus valores mínimos de amplitude (zero, no caso), de modo que, de (18) temos  $\underline{E}(0, \frac{T}{4}) = 0\hat{\underline{i}} + 0\hat{\underline{j}}$ , correspondendo ao ponto "b" na figura. Se traçarmos o caminho que a ponta do vetor  $\underline{E}$  descreve no plano P após transcorrer um ciclo completo de duração T, obtemos o segmento de linha em laranja na figura, indicando que a onda é **polarizada** linearmente. O ângulo de inclinação  $\tau$  é o ângulo que essa linha faz com eixo x, dado por  $\tau = tg^{-1}(E_{y0}/E_{x0})$ .

A polarização linear ocorre quando as componentes  $E_x e E_y$  estão em fase:

$$\phi_y - \phi_x = 0^{\circ} \tag{19}$$

ou quando as componentes  $E_x \in E_y$  estão defasadas de 180°:

$$\phi_y - \phi_x = \mp 180^\circ$$
.

(20)

Quando a diferença de fase  $\phi_y - \phi_x$  entre as componentes  $E_y$  e  $E_x$  não é 0° ou  $\pm 180°$  a polarização que ocorre é a denominada **polarização elíptica**, em que a ponta do vetor <u>E</u> descreve uma elipse no plano *P* após transcorrer um ciclo completo de duração *T* do período da onda EM.

Quando a diferença de fase  $\phi_y - \phi_x$  entre as componentes  $E_y \in E_x \in \mp 90^\circ$  a polarização que ocorre é a denominada **polarização circular,** que é um caso particular da polarização elíptica, conforme veremos a seguir no Exemplo 1.

**Exemplo 1:** Uma onda EM plana  $\underline{E}(z, t)$  uniforme de frequência f = 2.4 [GHz] se propaga no espaço livre na direção +z. O campo  $\underline{E}$  da onda EM apresenta uma componente de amplitude  $E_{0x}$  na direção x e uma componente de amplitude  $E_{0y}$  na direção y.  $\phi_x e \phi_y$  são os ângulos de fase respectivos de cada componente. Dependendo dos valores de  $E_{0x}$ ,  $E_{0y}$ ,  $\phi_x e \phi_y$  a ponta do vetor  $\underline{E}$  descreve vários tipos de linhas e curvas fechadas no plano P perpendicular à direção +z de propagação, após transcorrer um ciclo completo de duração T do período da onda EM. O tipo de linha e/ou curva fechada descrita no plano P definem o tipo de polarização: Linha (polarização linear), elipse (polarização elíptica) ou circulo (polarização circular).

**Pede-se:** Plote a linha ou curva que a ponta do vetor  $\underline{E}$  descreve no plano P perpendicular à direção +z de propagação para as seguintes situações:

(a)  $E_{0x} = 1.0 [V/m]$ ,  $\phi_x = 0^\circ$ ,  $E_{0y} = 1.0 [V/m]$ ,  $\phi_y = 0^\circ$ . (b)  $E_{0x} = 1.0 [V/m]$ ,  $\phi_x = 0^\circ$ ,  $E_{0y} = 1.0 [V/m]$ ,  $\phi_y = 180^\circ$ . (c)  $E_{0x} = 1.0 [V/m]$ ,  $\phi_x = 30^\circ$ ,  $E_{0y} = 1.0 [V/m]$ ,  $\phi_y = 0^\circ$ . (d)  $E_{0x} = 1.0 [V/m]$ ,  $\phi_x = 60^\circ$ ,  $E_{0y} = 1.0 [V/m]$ ,  $\phi_y = 0^\circ$ . (e)  $E_{0x} = 1.0 [V/m]$ ,  $\phi_x = 90^\circ$ ,  $E_{0y} = 1.0 [V/m]$ ,  $\phi_y = 0^\circ$ . (f)  $E_{0x} = 1.0 [V/m]$ ,  $\phi_x = 30^\circ$ ,  $E_{0y} = 2.0 [V/m]$ ,  $\phi_y = 0^\circ$ . (g)  $E_{0x} = 1.0 [V/m]$ ,  $\phi_x = 30^\circ$ ,  $E_{0y} = 4.0 [V/m]$ ,  $\phi_y = 0^\circ$ . (h)  $E_{0x} = 1.0 [V/m]$ ,  $\phi_x = 180^\circ$ ,  $E_{0y} = 4.0 [V/m]$ ,  $\phi_y = 30^\circ$ .

#### Solução:

Para a solução deste exemplo vamos usar o *script* Mathcad Exemplo1.xmcd disponível em <u>https://www.fccdecastro.com.br/ZIP/OLT C3 E1S14.zip</u>.

f := 2.4 GHz

$$\omega := 2 \cdot \pi \cdot f = 15.08 \cdot \frac{\text{rad}}{\text{ns}} \qquad \lambda := \frac{c}{f} = 12.491 \cdot \text{cm} \qquad \beta := \frac{2 \cdot \pi}{\lambda} = 50.3 \cdot \frac{\text{rad}}{\text{m}} \qquad T_{\text{s}} := \frac{1}{f} = 0.417 \cdot \text{ns}$$

 $Ex(E0x, z, t, \varphi x) := E0x \cdot \cos(\omega \cdot t - \beta \cdot z + \varphi x) \qquad Ey(E0y, z, t, \varphi y) := E0y \cdot \cos(\omega \cdot t - \beta \cdot z + \varphi y)$ 

 $t := 0, 0.01 \cdot T.. T \qquad z := 0 \cdot \lambda$ 

(a) 
$$E0x := 1.0 \frac{V}{m} \quad \phi x := 0^{\circ} \quad E0y := 1.0 \frac{V}{m} \quad \phi y := 0^{\circ}$$
  

$$\underbrace{Ex(E0x, z, t, \phi x)}_{=} \xrightarrow{1 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.5 \\ -0.$$

 $Ey(E0y, z, t, \varphi y)$ 



 $Ey(E0y, z, t, \varphi y)$ 

(c) E0x:= 
$$1.0 \frac{V}{m}$$
  $\phi x := 30^{\circ}$  E0y:=  $1.0 \frac{V}{m}$   $\phi y := 0^{\circ}$ 



 $Ey(E0y, z, t, \phi y)$ 

(d) 
$$E0x := 1.0 \frac{V}{m}$$
  $\phi x := 60^{\circ}$   $E0y := 1.0 \frac{V}{m}$   $\phi y := 0^{\circ}$ 



Ey(E0y, z, t,  $\phi$ y)

(e) E0x :=  $1.0 \frac{V}{m}$   $\phi x := 90^{\circ}$  E0x :=  $1.0 \frac{V}{m}$   $\phi x := 0^{\circ}$ х 0.5 ► V Ζ  $Ex(E0x, z, t, \phi x)$ - 0.5 0.5 0 - 0.5 Quando a diferença de fase  $\phi_y - \phi_x$ entre as componentes  $E_y \in E_x \notin \mp 90^\circ$  a polarização que ocorre é a denominada polarização circular, que é um caso particular da polarização elíptica.  $Ey(E0y, z, t, \phi y)$ 

(f) E0x := 
$$1.0 \frac{V}{m}$$
  $\phi x$  :=  $30^{\circ}$  E0y :=  $2.0 \cdot \frac{V}{m}$   $\phi y$  :=  $0^{\circ}$ 



(g) E0x := 
$$1.0 \frac{V}{m}$$
  $\phi x$  :=  $30^{\circ}$  E0y :=  $4.0 \frac{V}{m}$   $\phi y$  :=  $0^{\circ}$ 



 $Ey(E0y, z, t, \varphi y)$ 

Ondas e Linnas de mansimissao	Ondas	e Lin	has de	e Transm	issão
-------------------------------	-------	-------	--------	----------	-------

(h) EOX := 
$$1.0 \frac{V}{m}$$
  $\phi X$  :=  $180^{\circ}$  EOX :=  $4.0 \cdot \frac{V}{m}$   $\phi X$  :=  $30^{\circ}$ 



Ey(E0y, z, t,  $\phi$ y)



Conforme vimos na solução do item (e) do Exemplo 1 (ver slide 20), quando a diferença de fase  $\phi_y - \phi_x$  entre as componentes  $E_y \in E_x \in \mp 90^\circ$  a polarização é circular, que é um caso particular da polarização elíptica. A polarização circular é de importância significativa em diversas aplicações práticas. Por exemplo, abaixo e no próximo slide é mostrado uma antena para recepção de sinais de satélite, e que é projetada para receber uma onda EM circularmente polarizada na frequência f = 137 MHz. A polarização circular é mandatória para transmissão e recepção de sinais de satélite porque torna o enlace entre a antena do satélite e a antena da estação terrena minimamente dependente do posicionamento angular do satélite em relação à estação terrena.



Ondas e Linhas de Transmissão

Cap III.2 – Polarização da onda EM

Prof Fernando DeCastro 25

# Polarização circular da onda EM Dipolo cruzado de 0.5 $\lambda$ @ f = 137 MHz - polarização RHCP - p/ satcom c/ satélite NOAA





Para uma onda circularmente/elipticamente polarizada, é necessário especificar o seu sentido de rotação, que depende da diferença de fase  $\phi_y - \phi_x$  entre as componentes  $E_y$  e  $E_x$ :

 $\phi_y - \phi_x = -90^\circ$  para uma onda circularmente polarizada à direita (**RHCP** – *Right-Hand Circular Polarization*). (21)  $\phi_y - \phi_x = +90^\circ$  para uma onda circularmente polarizada à esquerda (**LHCP** – *Left-Hand Circular Polarization*). (22)

Ver animação no próximo slide.

O sentido de rotação também se aplica à polarização elíptica. Pode-se ter polarização elíptica à esquerda (LHEP – Left-Hand Elliptical Polarization) e polarização elíptica à direita (RHEP – Right-Hand Elliptical Polarization):

$$\phi_y - \phi_x < 0^\circ \text{ para uma onda RHEP.}$$
(23)

$$\phi_{\mathcal{Y}} - \phi_{\mathcal{X}} > 0^{\circ}$$
 para uma onda LHEP. (24)

Importante notar que para (21), (22), (23) e (24) serem válidas é necessário que a amplitude das componentes  $E_{0x}$  e  $E_{0y}$  sejam positivas, conforme abaixo:

$$\underline{E}(z,t) = E_x \underline{\hat{i}} + E_y \underline{\hat{j}} = E_{0x} \cos(\omega t - \beta z + \phi_x) \underline{\hat{i}} + E_{0y} \cos(\omega t - \beta z + \phi_y) \underline{\hat{j}} \quad [V/m]$$

Caso a amplitude de uma das componentes for negativa, soma-se 180° à fase da componente. Por exemplo, a componente  $E_{0y}$  é negativa em (25) abaixo:

$$\underline{E}(z,t) = E_x \underline{\hat{i}} + E_y \underline{\hat{j}} = E_{0x} \cos(\omega t - \beta z + \phi_x) \underline{\hat{i}} - E_{0y} \cos(\omega t - \beta z + \phi_y) \underline{\hat{j}} \quad [V/m]$$
(25)

Nesta situação, para que (21), (22), (23) e (24) sejam válidas, é necessário somar 180° à fase da componente  $E_{0y}$ , colocando (25) na forma de (26) abaixo:

$$\underline{E}(z,t) = E_x \hat{\underline{i}} + E_y \hat{\underline{j}} = E_{0x} \cos(\omega t - \beta z + \phi_x) \hat{\underline{i}} + E_{0y} \cos(\omega t - \beta z + \phi_y + 180^\circ) \hat{\underline{j}} \quad [V/m]$$
(26)

Ondas e Linhas de Transmissão

Ν



Polarização circular direita (RHCP) – vetor do campo  $\underline{E}$  gira no sentido horário aos olhos do observador posicionado no eixo +z olhando para a origem do sistema cartesiano.

Ver animação e https://www.fce

Ver animação em <u>https://www.fccdecastro.com.br/PPT/OLT\_C3\_A6S29.pptx</u>

**Polarização circular esquerda (LHCP)** – vetor do campo  $\underline{E}$  gira no sentido antihorário aos olhos do observador posicionado no eixo +z olhando para a origem do sistema cartesiano.



#### Representação fasorial da polarização da onda EM

Alternativamente, a polarização da onda EM pode ser representada de forma fasorial. Consideremos a equação para  $\underline{E}(z,t)$  abaixo.

$$\underline{E}(z,t) = E_x \hat{\underline{i}} + E_y \hat{\underline{j}} = E_{0x} \cos(\omega t - \beta z + \phi_x) \hat{\underline{i}} + E_{0y} \cos(\omega t - \beta z + \phi_y) \hat{\underline{j}} \quad [V/m]$$

A equação acima pode ser colocada na forma fasorial de (27) abaixo:

$$\underline{E} = E_{0x} e^{j\phi_x} e^{-j\beta z} \hat{\underline{i}} + E_{0y} e^{j\phi_y} e^{-j\beta z} \hat{\underline{j}} \quad [V/m]$$
(27)

Para uma onda LHCP,  $\phi_x = 0^\circ$ ,  $\phi_y = +90^\circ$  e  $E_{x0}$  =  $E_{y0}$ . Daí, para z = 0 temos de (27) que:

$$\underline{E} = E_{0x}\hat{\underline{i}} + E_{0x} e^{j\pi/2}\hat{\underline{j}} = E_{0x}\left(\hat{\underline{i}} + j\hat{\underline{j}}\right) \qquad [V/m]$$
(28)

Para uma onda RHCP,  $\phi_x = 0^\circ$ ,  $\phi_y = -90^\circ$  e  $E_{x0}$  =  $E_{y0}$  . Daí, para z = 0 temos de (27) que:

$$\underline{E} = E_{0x}\underline{\hat{i}} + E_{0x} e^{-j\pi/2}\underline{\hat{j}} = E_{0x}\left(\underline{\hat{i}} - j\underline{\hat{j}}\right) \quad [V/m]$$
(29)