

Eletrromagnetismo II – 1º Semestre de 2007

Noturno - Prof. Alvaro Vannucci

3ª aula – 06/mar/2007

- Na aula passada vimos: Circuito RLC com tensão alternada.

$$\mathcal{E}(t) = \mathcal{E}_0 \cos \omega t \rightarrow \mathcal{E}(t) = \mathcal{E}_0 e^{i\omega t} \text{ (uma grandeza complexa)}$$

- De forma que $I = I_0 e^{i\omega t}$; sendo que a parte real é: $I(t) = I_0 \cos(\omega t - \theta) = \frac{\mathcal{E}_0}{|Z|} \cos(\omega t - \theta)$.

• Então: $Z = R + i\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)$ e $|Z| = \sqrt{R^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}$;

• Sendo que $\theta = \arctg \left(\frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{R} \right)$. Reatâncias indutiva e capacitiva.

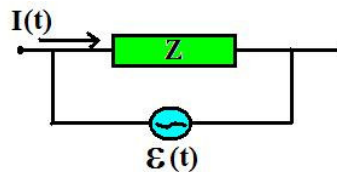
- Sabemos que a potência dissipada por um resistor: $\underline{P = RI^2} \Rightarrow$ se corrente varia no tempo:

$$I(t) = I_0 \cos(\omega t),$$

- Então a potência média: $\bar{P} = R \overline{I^2} = R I_0^2 \overline{\cos^2 \omega t} \Rightarrow \bar{P} = R \left(\frac{I_0}{\sqrt{2}}\right)^2$; $\left(I_{ef} = \frac{I_0}{\sqrt{2}} = 0,707 I_0\right)$

- Sendo $I_{ef} = \frac{I_0}{\sqrt{2}}$ então podemos fazer, igualmente, $V_{ef} = \frac{V_0}{\sqrt{2}}$.

- Vamos agora calcular a potência em relação a uma impedância Z:



- Neste caso, a potência instantânea:

$$P(t) = \mathcal{E}I = [\text{Re } \mathcal{E}(t)][\text{Re } I(t)] \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \overline{P(t)} = \overline{[\text{Re } \mathcal{E}(t)][\text{Re } I(t)]}$$

- Mas: $\mathcal{E}(t) = Z I(t)$; $(Z = |Z| e^{i\theta} \text{ e } \mathcal{E}(t) = \mathcal{E}_0 e^{i\omega t}) \Rightarrow I(t) = \frac{\mathcal{E}_0}{|Z|} e^{i(\omega t - \theta)} = I_0 e^{i(\omega t - \theta)}$

- Então: $\bar{P} = \frac{\varepsilon_0^2}{|Z|} \overline{\cos(\omega t) \cdot \cos(\omega t - \theta)}$ =

$$= \varepsilon_0 I_0 \overline{\cos(\omega t) \cdot (\cos(\omega t) \cos(\theta) + \sin(\omega t) \sin(\theta))}$$

$$= \varepsilon_0 I_0 \overline{\cos^2(\omega t) \cos(\theta) + \cos(\omega t) \sin(\omega t) \sin(\theta)}$$

$$= \varepsilon_0 I_0 \left(\underbrace{\overline{\cos^2(\omega t)}}_{=1/2} \cos(\theta) + \underbrace{\overline{\cos(\omega t) \sin(\omega t)}}_{=0} \sin(\theta) \right)$$

Fator de potência

∴ $\bar{P} = \frac{1}{2} I_0 \varepsilon_0 \cos(\theta)$

(Em termos da tensão e corrente eficazes: $\bar{P} = \frac{1}{\cancel{2}} \sqrt{2} I_{ef} \sqrt{2} \varepsilon_{ef} \cos(\theta) \Rightarrow \bar{P} = I_{ef} \varepsilon_{ef} \cos(\theta)$)

- Ou seja, quando $\begin{cases} \cos \theta = 1 \rightarrow \bar{P} \text{ é máximo} \\ \cos \theta = 0 \rightarrow \bar{P} \text{ é mínimo} \end{cases}$ (Não podemos ter $\cos \theta < 0$ pois \bar{P} seria negativo e o circuito passaria a absorver energia, ao invés de dissipar!)
- Legal! Então é só alguém dar um jeito para conseguir que $\cos \theta$ se anule, lembrando que $\{ \theta = \arctg [(\omega L - 1/\omega C)/R] \}$, e eu não tenho mais que pagar conta de luz, certo?
- Não! 1º porque kW-hora \equiv medida de energia consumida, e não de potência.
2º porque se $\cos \theta \rightarrow 0$, $\theta \rightarrow \pi/2$, e $\tg \pi/2 = \tg [(\omega L - 1/\omega C)/R] \rightarrow \infty$,
Ou seja, $R \rightarrow 0$ e não haverá nenhum trabalho útil sendo realizado!
- Mas, então por que se preocupar com o “fator de potência”?
- Na verdade, são as companhias elétricas que exigem $\cos \theta \sim 1$, pois senão vai haver desperdício de energia.
- Exemplo: Supor um motor monofásico com potência média 15CV (1CV=736W), tensão 220 V (eficaz, na tomada) e Fator de Potência FP = 92% ($\cos \theta = 0,92$) está trabalhando em plena carga (rendimento 100%). a) determine a corrente eficaz que circula pela rede de alimentação devido a este motor. b) faça o mesmo considerando FP = 51%.

a) Como vimos, $\bar{P} = \varepsilon_{ef} I_{ef} \cos \theta = (15 CV)(736 W / CV) = 11040 W$;

$$I_{ef} = \frac{11040}{220 \cdot 0,92} \Rightarrow I_{ef} = 54,5 A$$

b) Da mesma forma: $I_{ef} = \frac{11040}{220 \cdot 0,51} \Rightarrow I_{ef} = 98,5 A$

- Ou seja, o motor funcionando na mesma potência consome uma corrente menor no 1º caso (no 2º caso, 90A de corrente é “perdida”!).
- Indústrias com fator de potência menor que 92% são multadas!

Ressonância

- Como visto na aula passada, o módulo da impedância de um circuito RLC é dado por:

$$|Z| = \sqrt{R^2 + (\omega L - 1/\omega C)^2}; \text{ com } \theta = \text{arctg}[(\omega L - 1/\omega C)/R] \neq \text{ângulo de fase}$$

- Observe que $|Z|$ e θ dependem de ω \equiv frequência da variação de tensão (produzida pela fonte) e da corrente induzida no circuito.

- Pergunta: Para dados valores de R, L e C, qual frequência de oscilação da fonte vai minimizar o valor de $|Z|$?

- Para descobrir isto, faço $\frac{\partial |Z|}{\partial \omega} = 0$ (ver apêndice), ou então, simplesmente eu noto que

sendo $|Z| = \sqrt{R^2 + (\omega L - 1/\omega C)^2}$, eu obtenho $|Z|_{\min}$ quando $\omega L = 1/\omega C \Rightarrow \omega = 1/\sqrt{LC}$

- Neste caso: $|Z| = \sqrt{R^2 + \left(\sqrt{\frac{L^2}{LC}} - \sqrt{\frac{LC}{C^2}}\right)^2} = \sqrt{R^2} = R$ impedância puramente resistiva

- A este valor de $\omega = 1/\sqrt{LC} = \omega_0$ chamamos de **Frequência natural de oscilação**, para a qual $|Z|$ é mínimo.

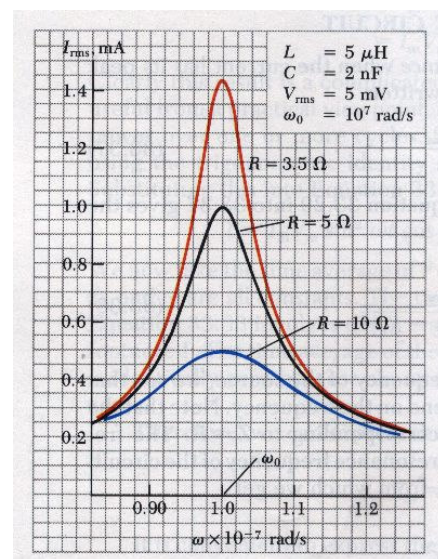
- Como $I_0 = \frac{\mathcal{E}_0}{|Z|}$, sendo $|Z|_{\min} \rightarrow$ corrente I_0 resultante (no circuito) é maximizada.

- Na figura ao lado é mostrado o gráfico da corrente no circuito, em função de ω para diferentes valores de R.

- O funcionamento de sistemas de recepção de ondas eletromagnéticas (EM) tal como telefone celular, aparelhos de rádio, de TV, etc., baseia-se neste princípio.

- Ou seja, para que um determinado sinal EM - com frequência ω - seja captado, é preciso ajuste os valores de LC do circuito para que o ω_0 do circuito seja igual a ω .

- Por outro lado, para se ter um sinal “limpo” (sem

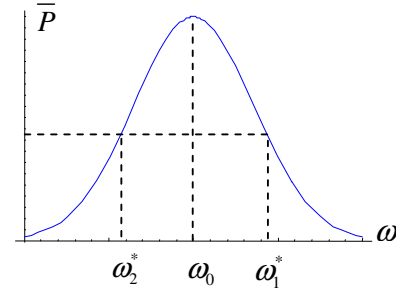


ruídos ou interferências), é interessante que a curva de ressonância seja *a mais pronunciada possível*.

- Uma forma de avaliar a “performance” de um circuito é calcular o “*Fator de Qualidade*” do circuito que indica justamente o quanto a curva de ressonância é pronunciada.

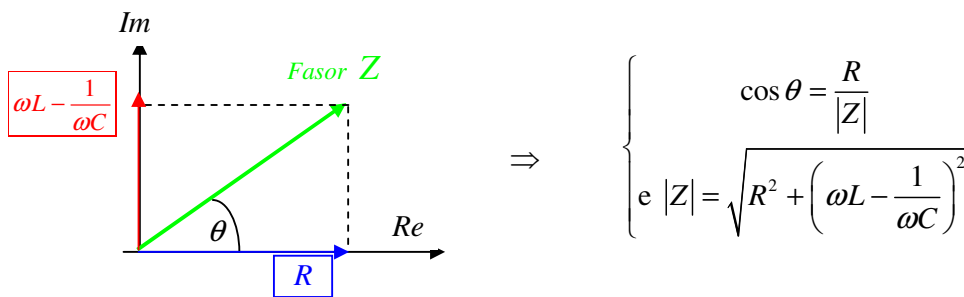
- Para fazermos isto, vamos supor duas frequências ω_1^* e ω_2^* , próximas de ω_0 , de forma que estes valores correspondam a uma potência dissipada no circuito que é a metade daquela dissipada no circuito com frequência ω_0 ; ou seja:

$$\bar{P}(\omega^*) = \frac{1}{2} \bar{P}(\omega_0),$$



sendo que $\bar{P} = \frac{1}{2} I_0 \varepsilon_0 \cos \theta$ e, como já vimos, $\varepsilon_0 = |Z| I_0$.

- Vou reescrever \bar{P} lembrando que $Z = R + i \left(\omega L - \frac{1}{\omega C} \right)$ (circuito RLC)



- Então (substituído I_0): $\bar{P} = \frac{1}{2} \varepsilon_0 \frac{R}{|Z|} |Z|$

- Assim, $\bar{P} = \frac{1}{2} \frac{\varepsilon_0^2 R}{|Z(\omega^*)|^2} = \frac{1}{2} \frac{\varepsilon_0^2 R}{2R^2}$, pois quando $\omega = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \Rightarrow |Z| = R$

- De forma que, sendo $|Z(\omega^*)|^2 = 2R^2 \Rightarrow R^2 + \left(\omega^* L - \frac{1}{\omega^* C} \right)^2 = 2R^2 \Rightarrow$ (tirando a raiz quadrada) $\Rightarrow \left| \omega^* L - \frac{1}{\omega^* C} \right| = R$ (*)

- Para situações nas quais as curvas são relativamente pronunciadas, ω^* não são muito diferentes de $\omega_0 \Rightarrow$ podemos escrever que:

$$\omega^* = \omega_0 + \Delta\omega$$

- Substituindo na equação anterior (*):

$$\left| \omega_0 L + \Delta\omega L - \frac{1}{\omega_0 C \left(1 + \frac{\Delta\omega}{\omega_0} \right)} \right| = R.$$

- Expandindo $\frac{1}{\left(1 + \frac{\Delta\omega}{\omega_0} \right)} \approx 1 - \frac{\Delta\omega}{\omega_0}$ e, dividindo tudo por L :

$$\left| \omega_0 + \Delta\omega - \frac{1}{\omega_0 LC} \left(1 - \frac{\Delta\omega}{\omega_0} \right) \right| = \frac{R}{L}; (LC = \omega_0^2) \Rightarrow |\cancel{\omega_0} + \Delta\omega - \cancel{\omega_0} + \Delta\omega| = \frac{R}{L} \Rightarrow$$

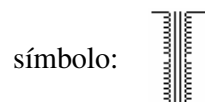
$$\Rightarrow 2 \frac{|\Delta\omega|}{\omega_0} = \frac{R}{\omega_0 L} = \frac{1}{Q}.$$

Ou seja, $Q = \frac{\omega_0}{2|\Delta\omega|} = \frac{\omega_0 L}{R} \equiv \text{“Fator de Qualidade”}$

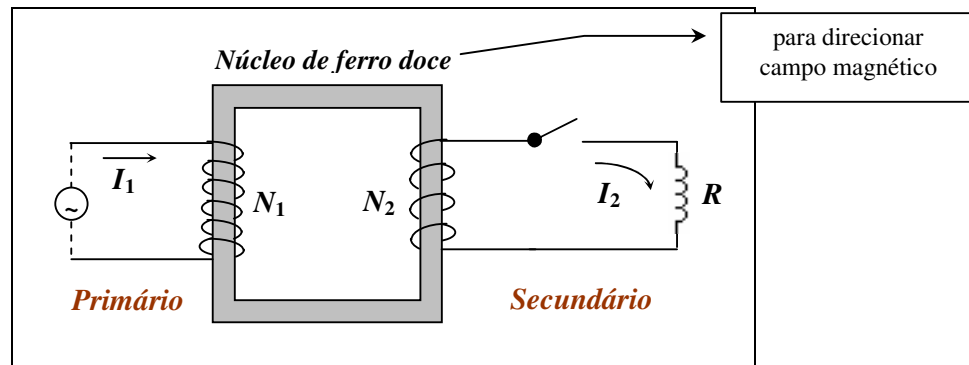
Indica a variação percentual entre ω_0 (pico) e $2|\Delta\omega|$ (largura a meia-altura)

O Transformador

- Potência dissipada em uma carga resistiva: $\begin{cases} P = \varepsilon I & \text{(C.C.)} \\ P \propto \varepsilon_{ef} I_{ef} & \text{(C.A.)} \end{cases}$
- Em tratando-se de uma distribuição de energia elétrica (tanto na estação geradora quanto no ambiente de recepção), é conveniente lidar com valores relativamente baixos de tensão (imagine, por exemplo, uma torradeira elétrica funcionando a 1kV!).
- Por outro lado, na transmissão de energia de um ponto para outro há potência dissipada pela Linha de Transmissão: sendo $\bar{P} = RI_{ef}^2 \Rightarrow I_{ef}$ deve ser a mais baixa possível de forma a se evitar perdas; e como $\bar{P} = \varepsilon_{ef} I_{ef}$ \Rightarrow conclui-se que o ideal seria trabalhar com tensões elevadas e correntes baixas!
- Daí a função do *transformador de corrente alternada*.



- Basicamente, um transformador corresponde a dois enrolamentos (primário e secundário) na forma mostrada abaixo:



- Funcionamento: circuito primário gera fluxo ϕ : $\mathcal{E}_1^{ef} = -\left(\frac{d\phi}{dt}\right)^{ef} = -N_1\left(\frac{d\phi_{1,esp}}{dt}\right)^{ef}$.
- Admitindo-se que não ocorra perda de fluxo \Rightarrow o mesmo fluxo magnético criado no primeiro enrolamento atravessa a região do segundo enrolamento:

$$\mathcal{E}_2^{ef} = -N_2\left(\frac{d\phi_{1,esp}}{dt}\right)^{ef} \quad (\text{Tomando valores eficazes, não preciso me preocupar com diferenças de fase nos 2 circuitos})$$

- Comparando: $\frac{\mathcal{E}_1^{ef}}{\mathcal{E}_2^{ef}} = \frac{N_2}{N_1} \Rightarrow \mathcal{E}_2^{ef} = \frac{N_2}{N_1}\mathcal{E}_1^{ef}$

- Observe que, quando $\begin{cases} N_2 > N_1 \rightarrow \mathcal{E}_2^{ef} > \mathcal{E}_1^{ef} & \text{Transformador Levantador de Tensão} \\ N_2 < N_1 \rightarrow \mathcal{E}_2^{ef} < \mathcal{E}_1^{ef} & \text{Transformador Abaixador de Tensão} \end{cases}$

APÊNDICE

- Potência dissipada:

$$\begin{aligned} P_{dissipada} &= \operatorname{Re}(I(t)) \operatorname{Re}(\mathcal{E}(t)) = \operatorname{Re}\left(\frac{1}{Z} \varepsilon_0 e^{i\omega t}\right) \operatorname{Re}(\varepsilon_0 e^{i\omega t}) = \\ &= \operatorname{Re}\left(\frac{1}{|Z|} e^{i\theta} \varepsilon_0 e^{i\omega t}\right) \operatorname{Re}(\varepsilon_0 e^{i\omega t}) = \\ &= \frac{\varepsilon_0}{|Z|} \operatorname{Re}(e^{i(\omega t - \theta)}) \varepsilon_0 \operatorname{Re}(e^{i\omega t}) = \frac{\varepsilon_0^2}{|Z|} \cos(\omega t - \theta) \cos(\omega t) \end{aligned}$$

- Valor médio: $\overline{P_d} = \frac{\varepsilon_0^2}{|Z|} [\cos \omega t \cos \theta + \sin \omega t \sin \theta] \cos \omega t =$
 $= \frac{\varepsilon_0^2}{|Z|} [\overline{\cos^2 \omega t} \cos \theta + \sin \theta \overline{\sin \omega t \cos \omega t}] =$
 $= \frac{\varepsilon_0^2}{|Z|} \left[\frac{1}{2} \cos \theta + \sin \theta \left(\frac{1}{2} \underbrace{\overline{\sin 2\omega t}}_{=0} \right) \right] = \frac{1}{2} \varepsilon_0 \underbrace{\frac{\varepsilon_0}{|Z|}}_{=I_0} \cos \theta$

$$\therefore \overline{P_d} = \frac{1}{2} \varepsilon_0 I_0 \cos \theta$$

(integrando de um t inicial até um período T completo subsequente)

$$\begin{aligned} \overline{\sin(2\omega t)} &= \frac{1}{T} \int_t^{t+T} \sin(2\omega t) dt = -\frac{1}{2\omega T} \cos(2\omega t) \Big|_t^{t+T} = \\ &= -\frac{1}{2\omega T} [\cos 2\omega(t+T) - \cos 2\omega(t)] \end{aligned}$$

agora, como $\cos 2\omega(t+T) = \cos 2\omega(t) \Rightarrow$ a integral se anula!