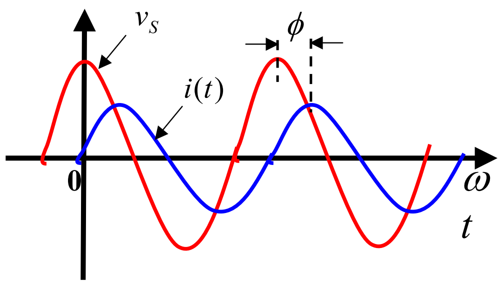
Sinais e Sistemas Electrónicos

Capítulo 4: Circuitos em regime sinusoidal



Ernesto Martins
evm@ua.pt
DETI (gab. 4.2.38)
Universidade de Aveiro

Sumário

- Introdução
- Resposta forçada a uma função sinusoidal;
- Função forçadora complexa;
- Fasores;
- Relações fasoriais para R, L e C;
- Extensão das técnicas de análise aos circuitos em regime sinusoidal;
- Impedância;
- Potência em regime sinusoidal;
- Valor eficaz.

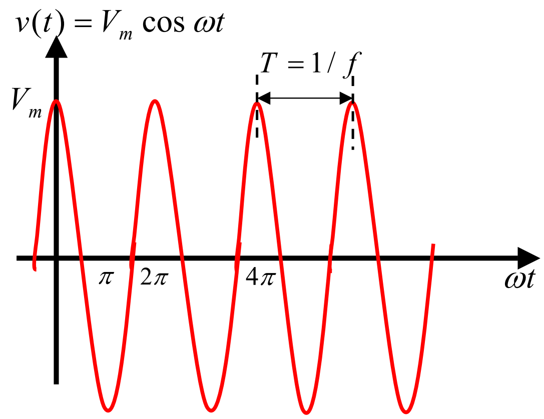
Introdução

- **O estudo da resposta dos circuitos a uma função forçadora sinusoidal é importante porque:**

  - **Tensões sinusoidais são geradas facilmente; a energia eléctrica disponível é sinusoidal;**

  - **A sinusóide goza da propriedade de *manter a forma* em circuitos lineares;**

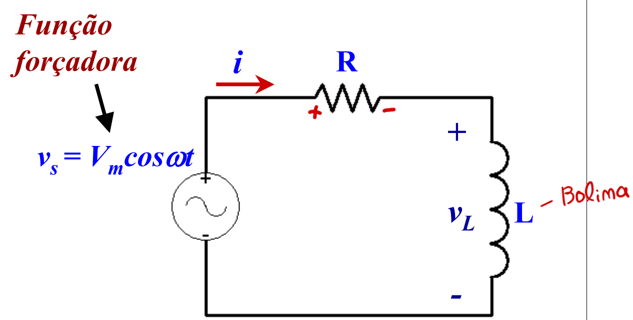
  - **Qualquer função periódica pode ser decomposta numa soma de sinusóides – conhecendo a resposta do circuito a cada uma das sinusóides podemos calcular a resposta à função original.**



Resposta a uma função sinusoidal

Resposta a uma função sinusoidal

- **Aplicando KVL**



$$-v_s + Ri + v_L = 0$$

$\omega = 2\pi f$

$$Ri + L\frac{di}{dt} = V_m \cos \omega t$$

- **Dado que a resolução desta equação passa pela derivação e pela integração da função forçadora, é de prever que a sua solução, *i(t)*, tenha a mesma forma (e a mesma frequência) da função forçadora.**

- **Podemos portanto admitir que a solução tem a forma…**

$$i(t) = A\cos(\omega t + \phi)$$ **em que A e ϕ são constantes a determinar.**

Função forçadora complexa

Função forçadora complexa

● **A resolução de equações diferenciais é muito complicada para ter utilidade em cálculos à mãos;**

● **O problema é simplificado se optarmos antes pela função forçadora complexa:**

Em lugar desta: $v_S = V_m \cos \omega t$ ⬅ **Função forçadora sinusoidal**

$j = \sqrt{-1}$

Usamos antes esta: $v_S = V_m e^{j\omega t}$ ⬅ **Função forçadora complexa**

E porque é que esta mudança para a função complexa é legítima?

Função forçadora complexa

… Porque segundo a *Fórmula de Euler*:

$$\underbrace{V_m e^{j\omega t}}_{\text{Função forçadora complexa}} = \underbrace{V_m \cos \omega t}_{\text{Função forçadora real dada}} + \underbrace{jV_m \sin \omega t}_{\text{Função forçadora imaginária}}$$

● **Portanto, ao aplicar a função forçadora complexa estamos, de facto, a aplicar, em simultâneo, duas funções:**

- ➢ **A função forçadora sinusoidal usada no circuito real;**
- ➢ **Uma função forçadora imaginária.**

● **O resultado obtido da análise, terá também uma parte real e uma parte imaginária. A parte real será a resposta desejada. A parte imaginária deve ser ignorada.**

Aplicação de uma função forçadora complexa

- **Esta abordagem funciona graças ao Princípio da Sobreposição.**

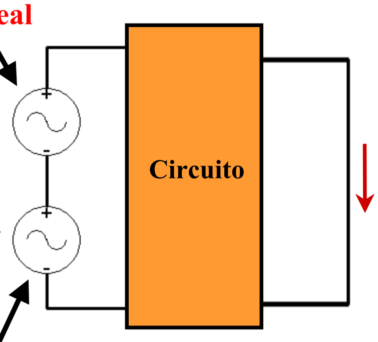
$$v_S = V_m e^{j\omega t}$$

Resposta procurada (resultante do efeito da função forçadora real)

Resposta imaginária (resultante do efeito da função forçadora imaginária)

Função forçadora real

$$v_S \begin{cases} V_m \cos\omega t \\ jV_m \sin\omega t \end{cases}$$



$$i = \underbrace{I_m \cos(\omega t + \phi)}_{} + \underbrace{jI_m \sin(\omega t + \phi)}_{}$$

$$i = I_m e^{j(\omega t + \phi)}$$

Função forçadora imaginária

Fasores

O fasor

- Uma grandeza sinusoidal é completamente caracterizada pela amplitude, pela fase e pela frequência;

$$i = I_m \cos(\omega t + \phi) \quad \Rightarrow \quad i = I_m e^{j(\omega t + \phi)}$$

- Mas num circuito linear, a frequência é a mesma para todas as tensões e correntes, pelo que a sua indicação é supérflua;

- Vamos então optar por uma representação complexa, na forma polar, que omite a frequência:

$$i = I_m e^{j\phi} \quad \Rightarrow \quad I = I_m \angle \phi$$

representação abreviada que se designa por **fasor**.

O fasor

- Assim, a função forçadora real

$$v(t) = V_m \cos(\cancel{\omega t} + 0) \xrightarrow{\text{é representada pelo fasor}} \mathbf{V} = V_m \angle 0^{\circ}$$

e a resposta real

$$i(t) = I_m \cos(\omega t + \phi) \xrightarrow{\text{é representada pelo fasor}} \mathbf{I} = I_m \angle \phi$$

- Fasores são quantidades complexas; são escritos em maiúsculas e em bold;

- Fasores não são funções do tempo.

i(t) é uma representação no domínio do tempo	**I** é uma representação no domínio da frequência

Relações fasoriais para R, L e C

● **Sendo representações no domínio da frequência, os fasores têm a vantagem de transformar as relações diferencias corrente-tensão das bobinas e condensadores, em simples relações algébricas, simplificando assim a análise de circuitos em regime sinusoidal estacionário;**

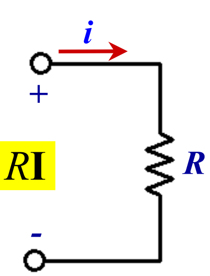
● **Vejamos então como ficam as relações corrente-tensão dos três elementos passivos que conhecemos, no domínio da frequência:**

- **Resistência;**
- **Bobina;**
- **Condensador.**

Relação entre os fasores V e I na resistência

$$V_m \angle 0^\circ = R I_m \angle \phi \quad \textbf{ou} \quad \mathbf{V} = R\mathbf{I}$$

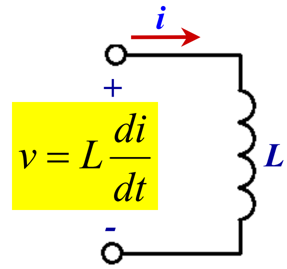
$$\mathbf{V} = R\mathbf{I}$$



● **Na forma fasorial (domínio da frequência), a relação corrente-tensão na resistência é igual à do domínio do tempo;**

● **Isto implica $\phi = 0$, ou seja, tensão e corrente estão sempre em fase no circuito.**

Relação entre os fasores V e I na bobina



- **Para a bobina temos** $v(t) = L\dfrac{di(t)}{dt}$

Substituindo *v(t)* pela função forçadora complexa

$$v(t) = V_m e^{j\omega t}$$

e *i(t)* pela resposta complexa $i(t) = I_m e^{j(\omega t+\phi)}$

obtemos $V_m e^{j\omega t} = L\dfrac{d}{dt}\left(I_m e^{j(\omega t+\phi)}\right) = j\omega L I_m e^{j(\omega t+\phi)}$

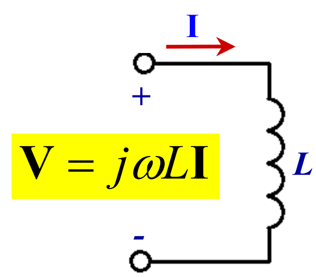
Dividindo por $e^{j\omega t}$ **obtemos** $V_m = j\omega L I_m e^{j\phi}$

O que dá na forma polar $V_m\angle 0^\circ = j\omega L I_m \angle\phi$

A relacão fasorial é portanto $\mathbf{V} = j\omega L\mathbf{I}$

Relação entre os fasores V e I na bobina

$$\mathbf{V} = j\omega L\mathbf{I}$$



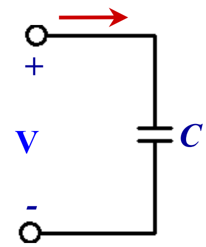
- **Ou seja, a relação diferencial entre *v(t)* e *i(t)* que existe no domínio do tempo, transforma-se numa relação algébrica no domínio da frequência;**

- **Como o ângulo do factor *jωL* é *90º*, a fase de *V* é igual à fase de *I* mais *90º* - ou seja, a corrente está atrasada em relação à tensão de *90º*.**

Relação entre os fasores V e I no condensador

$$\mathbf{I} = j\omega C\mathbf{V}$$

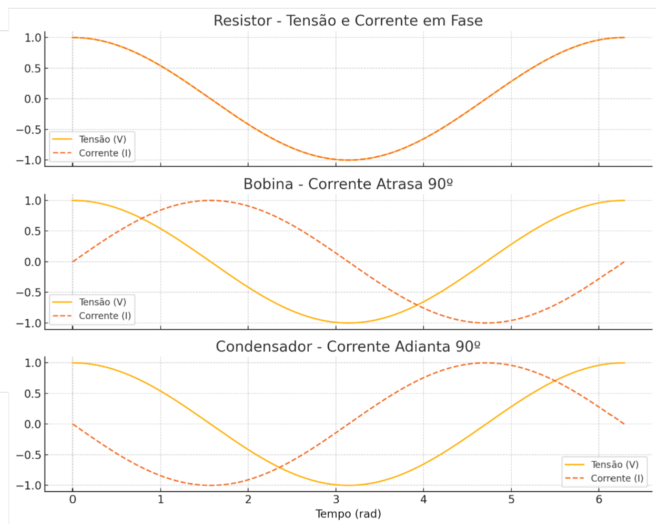
$\mathbf{I} = j\omega C\mathbf{V}$



- **Mais uma vez, obtemos uma relação algébrica entre os fasores de corrente e tensão no domínio da frequência;**

- **Aqui é a fase de *I* que é igual à fase de *V* mais *90º* - ou seja, a corrente está avançada em relação à tensão de *90º*.**

- **É de notar a semelhança entre as relações corrente-tensão das bobinas e condensadores no domínio da frequência e a lei de Ohm;**



Técnicas de Análise de Circuitos com fasores

Técnicas de análise de circuitos com fasores

- **Também se aplicam quando as tensões e as correntes são representadas por fasores.**

KVL

Ao longo de um caminho fechado temos $\mathbf{V}_1 + \mathbf{V}_2 + \ldots + \mathbf{V}_N = 0$

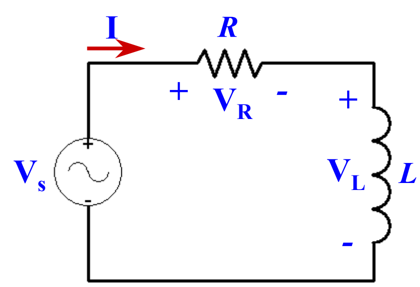
KCL

Em qualquer nó de um circuito verifica-se $\mathbf{I}_1 + \mathbf{I}_2 + \ldots + \mathbf{I}_N = 0$

- **Análise Nodal é também aplicável no domínio da frequência;**
- **O mesmo pode ser dito em relação ao teorema de Thévenin.**

Aplicação da KVL ao circuito RL

- **Agora, tensões e correntes são representadas pelo fasor correspondente.**



- **A aplicação da KVL faz-se da mesma maneira:**

$$-\mathbf{V}_S + \mathbf{V}_R + \mathbf{V}_L = 0$$

Substituindo pelas relações V/I obtidas antes

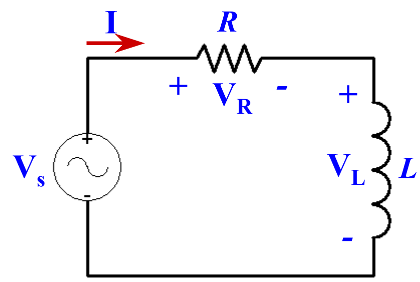
$$-\mathbf{V}_S + R\mathbf{I} + j\omega L\mathbf{I} = 0 \quad \Leftrightarrow \quad \mathbf{I} = \frac{\mathbf{V}_S}{R + j\omega L}$$

Se, no domínio do tempo, a fonte é $V_s = V_m cos\omega t$, então o fasor correspondente é

$$\mathbf{V}_S = V_m \angle 0^{\circ}$$

Aplicação da KVL ao circuito RL

Pelo que $\mathbf{I} = \dfrac{V_m \angle 0^o}{R + j\omega L}$



$$\mathbf{I} = \frac{V_m}{\sqrt{R^2 + \omega^2 L^2}} \angle\left(-arctg \frac{\omega L}{R}\right)$$

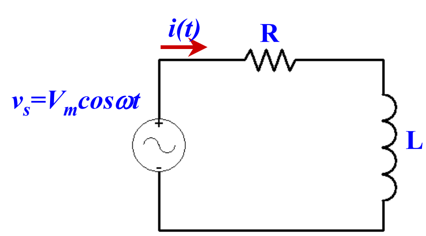
Relembrando…

$$\mathbf{I} = I_m \angle \phi \quad \longrightarrow \quad i(t) = I_m \cos(\omega t + \phi)$$

Convertemos para o domínio do tempo $\quad i(t) = \dfrac{V_m}{\sqrt{R^2 + \omega^2 L^2}} \cos\left(\omega t - arctg \dfrac{\omega L}{R}\right)$

Conclusões

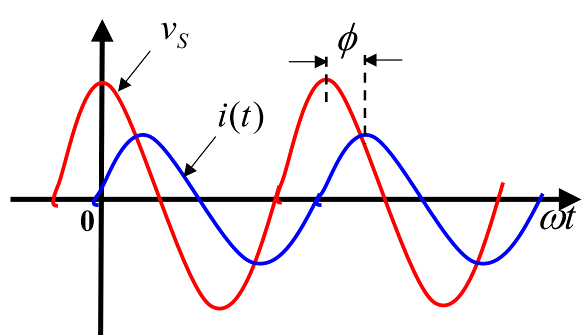
$$\boxed{i(t) = \frac{V_m}{\sqrt{R^2 + \omega^2 L^2}} \cos\left(\omega t - arctg \frac{\omega L}{R}\right)}$$



- **A amplitude da resposta é proporcional à amplitude da função forçadora – se assim não fosse o circuito não era linear!**

- **A amplitude da resposta diminui com *R*, *L* e *ω*, mas não de forma proporcional;**

- **A corrente está atrasada em relação à tensão de um ângulo, *ϕ*, entre e *0* e *90º*:**
  - ➢ ***L = 0*** **- corrente está em fase com a tensão;**
  - ➢ ***R = 0*** **- corrente está atrasada 90º.**



Impedância

● **No domínio da frequência, vimos que as relações V/I para os três elementos passivos que conhecemos são**

$$\mathbf{V} = R\mathbf{I}$$

$$\mathbf{V} = j\omega L\mathbf{I}$$

$$\mathbf{V} = \frac{\mathbf{I}}{j\omega C}$$

Escrevendo estas expressões como a razão entre os fasores de tensão e corrente

$$\frac{\mathbf{V}}{\mathbf{I}} = R \qquad \frac{\mathbf{V}}{\mathbf{I}} = j\omega L = X_L \qquad \frac{\mathbf{V}}{\mathbf{I}} = \frac{1}{j\omega C} = X_C$$

verificamos que estas razões dependem apenas dos valores dos elementos e da frequência;

● **Por se tratarem de razões entre V e I, estas <u>quantidades complexas</u> são expressas com unidades de Ohm. Chamam-se genericamente impedâncias e representam-se pela letra Z.**

Equação	Componente	Impedância Z	Fase (I vs V)
$V = RI$	Resistor	$Z = R$	Em fase (0°)
$V = j\omega LI$	Indutor (L)	$Z = j\omega L$	Corrente atrasa 90°
$V = \frac{I}{j\omega C}$	Condensador (C)	$Z = \frac{1}{j\omega C}$	Corrente adianta 90°

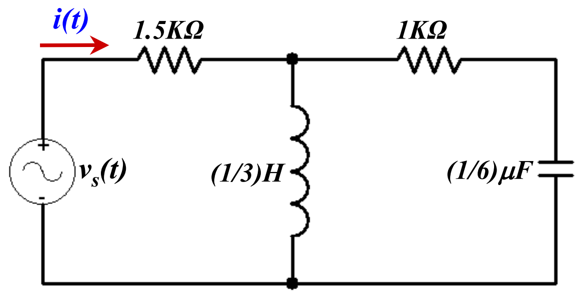
Impedância

$$\frac{\mathbf{V}}{\mathbf{I}} = R \qquad \frac{\mathbf{V}}{\mathbf{I}} = j\omega L = X_L \qquad \frac{\mathbf{V}}{\mathbf{I}} = \frac{1}{j\omega C} = X_C$$

● **Embora possa ser um numero complexo, a impedância não é um fasor pois não tem uma correspondência no domínio do tempo.**

● **A validade das leis de Kirchhoff no domínio da frequência implica que as impedâncias podem ser associadas em série e em paralelo seguindo as mesmas regras usadas nas resistências.**

Exemplo 1 – Determinar *i(t)* no circuito sabendo que $v_s(t) = 40\sin(3000t)$ *[Volts]*



- **Comecemos por calcular o fasor da função forçadora.**

$$v_s(t) = 40\sin 3000t \quad = 40\cos(3000t - 90^{\circ}) \qquad \rightarrow \quad \mathbf{V_S} = 40\angle -90^{\circ}\, V$$

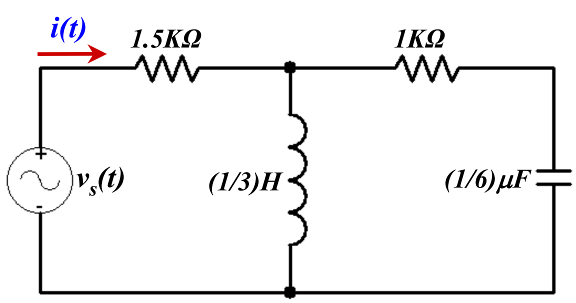
- **À frequência de *3000rad/s*, as impedâncias da bobina e do condensador são:**

$$\mathbf{Z}_L = j\omega L = j(3000)(1/3) = j1K\Omega$$

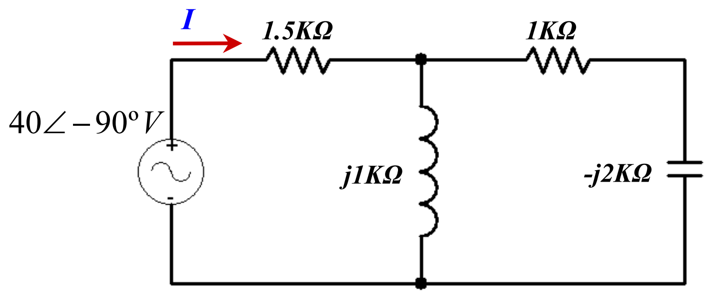
$$\mathbf{Z}_C = \frac{1}{j\omega C} = \frac{-j}{(3000)(1/6)10^{-6}} = -j2K\Omega$$

Exemplo 1

- **Desenhamos agora o circuito no domínio na frequência.**

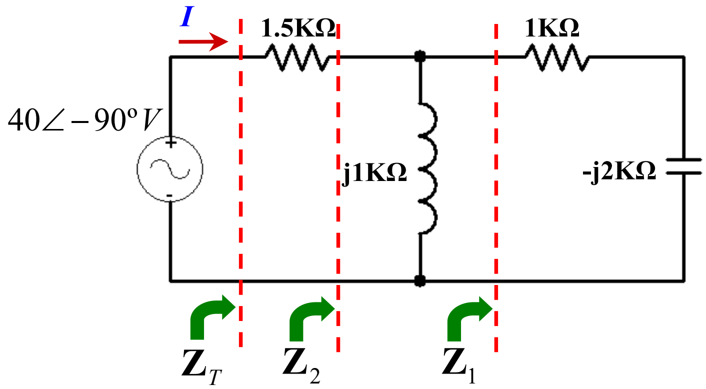


Toda a análise é feita agora neste circuito!



Exemplo 1

- **Calculamos agora a impedância total vista pela fonte**



$$\mathbf{Z}_1 = (1 - j2)K\Omega$$

$$\mathbf{Z}_2 = j1 // \mathbf{Z}_1 = \frac{j1(1-j2)}{j1+1-j2} = (0.5 + j1.5)K\Omega$$

$$\mathbf{Z}_T = 1.5 + \mathbf{Z}_2 = (2 + j1.5)K\Omega$$

Convertendo para a forma polar $\mathbf{Z}_T = 2.5\angle 36.87^o \, K\Omega$

$$\mathbf{I} = \frac{\mathbf{V_S}}{\mathbf{Z}_T} = \frac{40\angle -90^o}{2.5\angle 36.87^o} = 16\angle -126.9^o \;\; mA$$

- **O que transformando de volta para o domínio do tempo resulta em**

$$i(t) = 16\cos(3000t - 126.9^o) \;\; mA$$

Potência em regime sinusoidal

Valor eficaz

Potência

- **Potência instantânea**

$$p(t) = v(t)i(t)$$

- **Potência média - é a média da potência instantânea calculada num período:**

$$P = \frac{1}{T}\int_0^T p(t)dt$$

Potência média em regime sinusoidal

- **Admitamos que a tensão e a corrente num dado elemento de circuito é dada por:**

$$v(t) = V_m \cos(\omega t + \theta) \quad \textbf{e} \quad i(t) = I_m \cos(\omega t + \phi)$$

- **A potência instantânea nesse elemento é portanto**

$$p(t) = V_m I_m \cos(\omega t + \theta)\cos(\omega t + \phi)$$

$$= \underbrace{\frac{1}{2} V_m I_m \cos(\theta - \phi)}_{} + \underbrace{\frac{1}{2} V_m I_m \cos(2\omega t + \theta + \phi)}_{}$$

$$\boxed{\begin{aligned} &\cos\alpha\cos\beta = \\ &= 1/2\cos(\alpha+\beta) + \\ &+ 1/2\cos(\alpha-\beta) \end{aligned}}$$

- **Ou seja, *p(t)* inclui duas parcelas**
  - **Uma que é constante e independente do tempo;**
  - **Outra que varia ao dobro da frequência de operação**

Potência média em regime sinusoidal

- **A potência média é portanto**

$$P = \frac{1}{T}\int_0^T p(t)dt$$
$$= \frac{1}{T}\int_0^T \left[\frac{1}{2}V_m I_m \cos(\theta-\phi) + \frac{1}{2}V_m I_m \cos(2\omega t+\theta+\phi)\right]dt$$

- **Como o valor médio de um coseno (ou seno) num período é zero, segue-se que**

valor max de tensão

Fase da tensão

$$P = \frac{1}{2}V_m I_m \cos(\theta-\phi)$$

potência média

valor máx da corrente

fase da corrente

Apliquemos este resultado às situações em que o elemento em causa é
- **uma resistência;** 1
- **um elemento reactivo: bobina ou condensador.** 2

1 Potência absorvida por uma resistência

$$P_R = \frac{1}{2}V_m I_m \cos(\theta-\phi)$$

- **Como numa resistência**
  - **a corrente e a tensão estão em fase:** $\theta-\phi=0$
  - **e** $V_m = I_m R$

max (i(t)) = I_m

então

$$P_R = \frac{1}{2}I_m^{\ 2}R = \frac{1}{2}\frac{V_m^{\ 2}}{R}$$

② Potência absorvida por uma bobina ou um condensador

- **Numa bobina temos** $\theta - \phi = 90^o$

- **Numa condensador temos** $\theta - \phi = -90^o$

Em qualquer dos casos temos $\cos(\theta - \phi) = 0$

logo $P_L = 0$ **e** $P_C = 0$

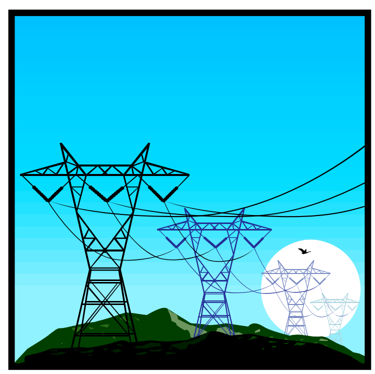
A potência média fornecida a um circuito contendo apenas bobinas e condensadores é zero.

São elementos que não dissipam energia

Valor eficaz

- **Como sabemos, a energia elétrica chega a nossas casas na forma de uma tensão alternada sinusoidal com o valor de 220V. 220V é o chamado valor eficaz da tensão;**

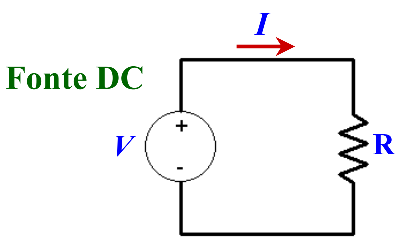
- **O valor eficaz de uma tensão ou corrente periódica, é uma medida da eficácia dessa tensão ou corrente de fornecer potência a uma carga;**

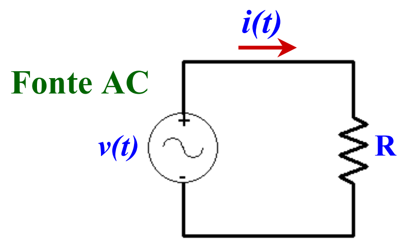


Valor eficaz de um corrente periódica: é igual ao valor da corrente DC que, ao fluir através de uma dada resistência, fornece a mesma potência média que a corrente periódica.

Valor eficaz

Vejamos como calcular o valor eficaz de uma corrente (ou tensão) sinusoidal atendendo à definição.





$$P_{DC} = I^2 R$$

$$P_{AC} = \frac{1}{T}\int_0^T p(t)dt = \frac{1}{T}\int_0^T i(t)^2 R dt$$

Igualando as duas potências, definimos o valor eficaz da corrente

$$I_{eff}{}^2 R = \frac{1}{T}\int_0^T i(t)^2 R dt \quad \Rightarrow \quad I_{eff} = \sqrt{\frac{1}{T}\int_0^T i(t)^2 dt}$$

Valor eficaz

$$I_{eff} = \sqrt{\frac{1}{T}\int_0^T i(t)^2 dt}$$

- **O valor eficaz é, assim, obtido tirando a raiz quadrada à média do quadrado da corrente. Por esse motivo é habitualmente chamado de valor RMS (*Root-Mean-Square*).**

- **Se *i(t)* for a corrente sinusoidal**

$$i(t) = I_m \cos(\omega t + \phi) \qquad \textbf{com} \qquad \omega = \frac{2\pi}{T}$$

O seu respectivo valor eficaz será

$$I_{eff} = \sqrt{\frac{1}{T}\int_0^T I_m{}^2 \cos^2(\omega t + \phi) dt}$$

Valor eficaz

$$I_{eff} = \sqrt{\frac{1}{T}\int_0^T I_m{}^2 \cos^2(\omega t + \phi)dt}$$

$$\boxed{\cos^2\alpha = \frac{1}{2}(1+\cos 2\alpha)}$$

$$= \sqrt{\frac{1}{T}\frac{I_m{}^2}{2}\int_0^T [1+\cos(2\omega t + 2\phi)]dt}$$

$$\boxed{T = \frac{2\pi}{\omega}}$$

$$= I_m\sqrt{\frac{\omega}{4\pi}\int_0^{2\pi/\omega}[1+\cos(2\omega t + 2\phi)]dt} \quad = I_m\sqrt{\frac{\omega}{4\pi}[t]_0^{2\pi/\omega}}$$

$$\Rightarrow \quad I_{eff} = \frac{I_m}{\sqrt{2}}$$

Valor eficaz

$$\boxed{I_{eff} = \frac{I_m}{\sqrt{2}}}$$

- **O valor eficaz é portanto independente da fase da corrente ou tensão;**

- **A corrente $\sqrt{2}\cos(\omega t + \phi)$ tem o valor eficaz de *1A*, e por isso fornece a uma resistência a mesma potência média que uma corrente DC de *1A*;**

- **Notar que o factor $\sqrt{2}$ só é válido para ondas sinusoidais.**