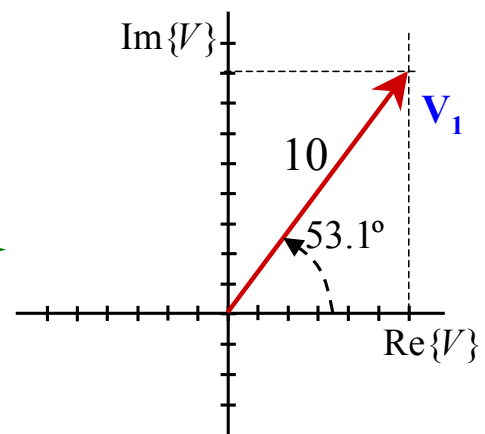


Diagramas fasoriais

Diagramas fasoriais

- Fasores são **números complexos**, e como tal podem ser representados graficamente no plano complexo;

$$\mathbf{V}_1 = 6 + j8 = 10 \angle 53.1^\circ \text{ V}$$



- Os diagramas de fasores, ou fasoriais, permitem
 - evidenciar as **relações de fase** entre as tensões e correntes num circuito;
 - efectuar vectorialmente **operações entre fasores** (soma, subtração, multiplicação, divisão).

Exemplo 8 – Obter vectorialmente a corrente I_s , supondo $V_1 = 1\angle 0^\circ V$ Calculemos primeiro Z_c

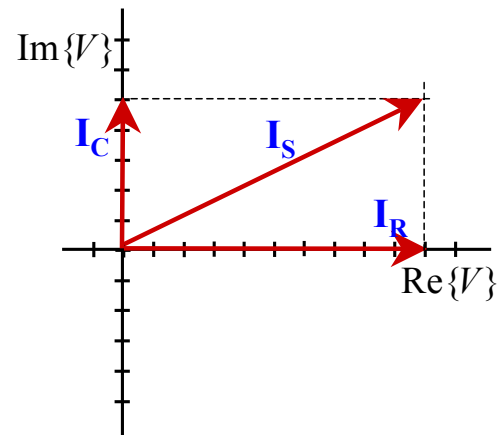
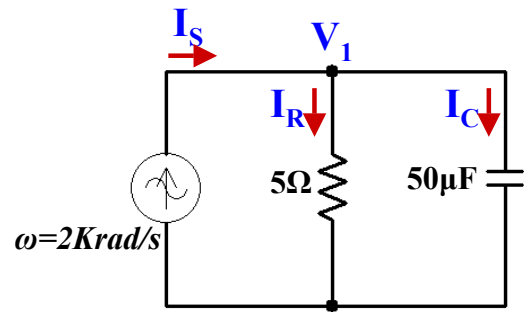
$$Z_c = \frac{1}{j\omega C} = \frac{-j}{(2000)(50)(10^{-6})} = -j10 = 10\angle -90^\circ \Omega$$

$$I_C = \frac{V_1}{Z_c} = \frac{1\angle 0^\circ}{10\angle -90^\circ} = 0.1\angle 90^\circ A$$

$$I_R = \frac{V_1}{R} = \frac{1\angle 0^\circ}{5} = 0.2\angle 0^\circ A$$

Do diagrama fasorial vemos que

$$I_s = (0.2 + j0.1) A$$

**Resposta em frequência**

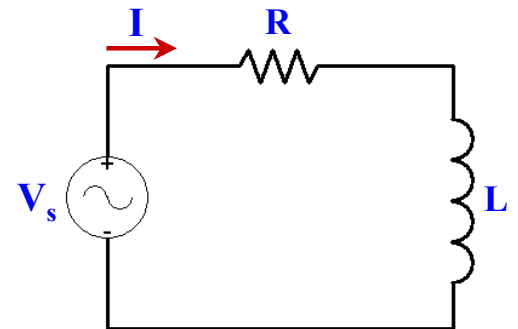
Resposta em frequência

● Em muitos problemas da Engenharia interessa obter a **resposta** de um circuito **em função da frequência**;

● A **resposta em corrente** do circuito **RL** é expressa pela relação matemática que existe entre a corrente **I** e o valor da função forçadora **V_S**

Já sabemos que essa relação é

$$I = \frac{V_S}{R + j\omega L}$$



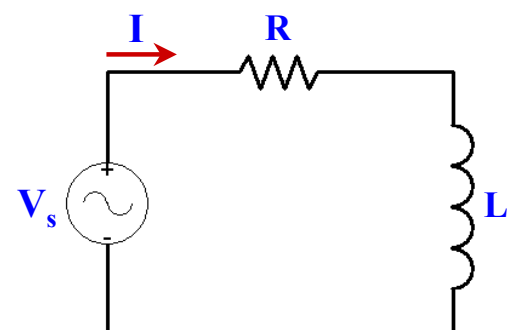
● Mas quando se trata da **Resposta em Frequência** a variável independente que devemos considerar é a **frequência (ω)**.

Resposta em frequência

● A resposta (**I**) em função da frequência (**ω**) à função de excitação sinusoidal (**V_S**) é expressa pela função

$$\frac{I}{V_S} = Y(\omega) = \frac{1}{R + j\omega L}$$

A esta função chamamos **Função de Transferência**.



Esta função complexa é habitualmente representada em **módulo** e **fase**.

$$Y(\omega) = \frac{1}{\sqrt{R^2 + \omega^2 L^2}} \angle \left(-\arctg \frac{\omega L}{R} \right)$$

Resposta em frequência do circuito RC (passa-baixo)

- Consideremos o circuito **RC**. Pretendemos obter a resposta **V_o** para uma excitação sinusoidal **V_i** , em função da frequência (**ω**).

Usando a relação do divisor de tensão, podemos escrever

$$V_o(\omega) = \frac{1/j\omega C}{R + 1/j\omega C} V_i(\omega)$$

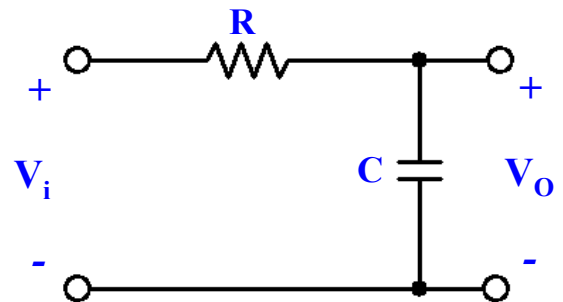
Neste caso, a **função de transferência** é

$$H(\omega) = \frac{V_o(\omega)}{V_i(\omega)} = \frac{1}{1 + j\omega RC}$$

em **módulo** e **fase**...

$$|H(\omega)| = \frac{1}{\sqrt{1 + \omega^2 R^2 C^2}}$$

$$\angle H(\omega) = -\arctg(\omega RC)$$



Notar que a função de transferência é adimensional

Resposta em frequência do circuito RC (passa-baixo)

$$|H(\omega)| = \frac{1}{\sqrt{1 + \omega^2 R^2 C^2}}$$

$$\angle H(\omega) = -\arctg(\omega RC)$$

- Na representação em módulo e fase, a função de transferência indica a **atenuação** e o **desfasamento** introduzido pelo circuito na sinusóide de frequência **ω** .

- Comportamento na frequência**

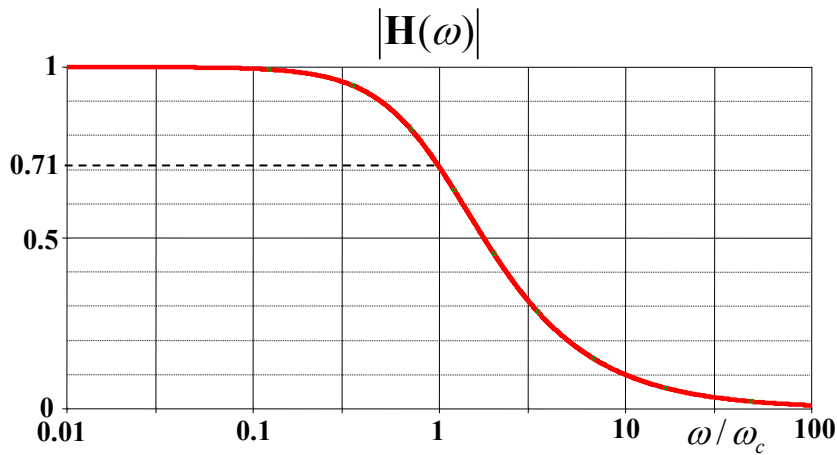
➤ Para frequências muito baixas $|H(0)| \approx 1$ $\angle H(0) \approx 0$
pelo que **$V_o \approx V_i$**

➤ Para $\omega = 1/RC$, temos $|H(\omega_c)| = 1/\sqrt{2}$ $\angle H(\omega_c) = -45^\circ$

➤ Para frequências muito elevadas $|H(\infty)| = 0$ $\angle H(\infty) = -90^\circ$
pelo que **$V_o \approx 0$**

Assim, este circuito é conhecido como **filtro passa-baixo**.

Comportamento na frequência do RC passa baixo

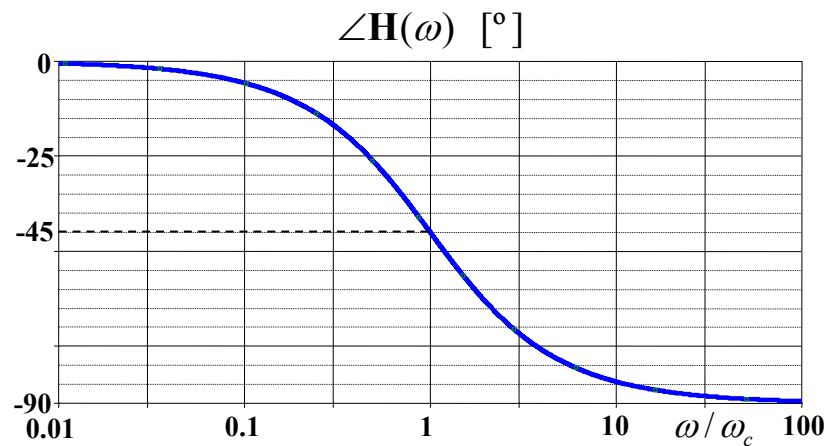


Frequência de corte

$$\omega_c = \frac{1}{RC}$$

Notar:

- ❖ Eixo X normalizado;
- ❖ Escalas logarítmicas em X e Y.



E. Martins, DETI Universidade de Aveiro

1.5-70

Exemplo 9 – Filtro passa-baixo simples

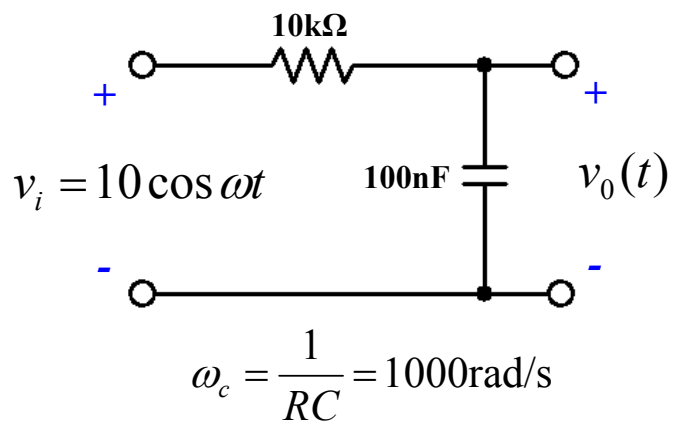
$$\mathbf{V}_i = 10 \angle 0^\circ V$$

$$\mathbf{H}(\omega) = \frac{\mathbf{V}_0}{\mathbf{V}_i}$$

$$\mathbf{V}_0 = \mathbf{V}_i \mathbf{H}(\omega) = 10 \mathbf{H}(\omega)$$

$$\mathbf{V}_0 = 10 |\mathbf{H}(\omega)| \angle \mathbf{H}(\omega)$$

$$v_o(t) = 10 |\mathbf{H}(\omega)| \cos(\omega t + \angle \mathbf{H}(\omega))$$



ω	$v_o(t)$
0	10
$0.1\omega_c$	$9.95 \cos(0.1\omega_c t - 5.71^\circ)$
ω_c	$7.07 \cos(\omega_c t - 45^\circ)$
$10\omega_c$	$3.02 \cos(10\omega_c t - 84.3^\circ)$
∞	0

Resposta em frequência do circuito RC passa-alto

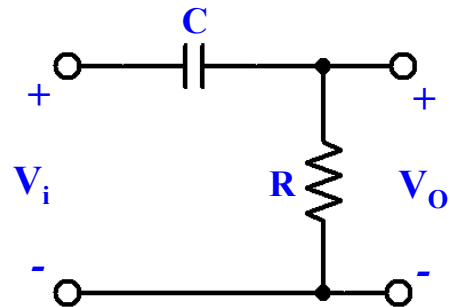
- Trocando as posições de R e C, obtemos o correspondente filtro **passa-alto**.

$$\mathbf{H}(\omega) = \frac{\mathbf{V}_o(\omega)}{\mathbf{V}_i(\omega)} = \frac{R}{R + 1/j\omega C} = \frac{1}{1 + 1/j\omega RC}$$

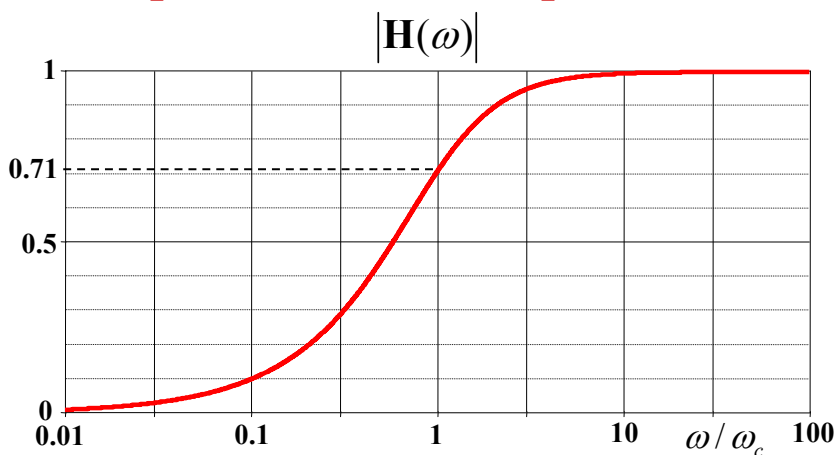
$$\omega_c = \frac{1}{RC}$$

$$|\mathbf{H}(\omega)| = \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega_c/\omega)^2}}$$

$$\angle \mathbf{H}(\omega) = \arctg(\omega_c/\omega)$$



Comportamento na frequência do RC passa alto

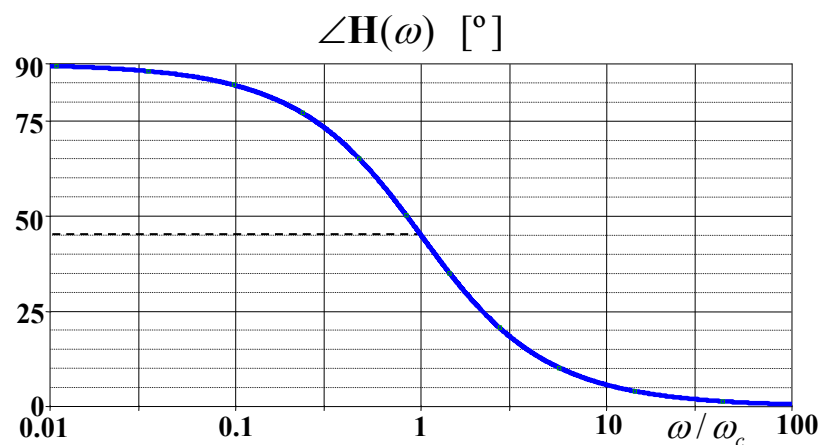


Frequência de corte

$$\omega_c = \frac{1}{RC}$$

Notar:

- ❖ Eixo X normalizado;
- ❖ Escalas logarítmicas em X e Y.



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:

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

- A potência instantânea nesse elemento é portanto

$$\begin{aligned} p(t) &= V_m I_m \cos(\omega t + \theta) \cos(\omega t + \phi) \\ &= \frac{1}{2} V_m I_m \cos(\theta - \phi) + \frac{1}{2} V_m I_m \cos(2\omega t + \theta + \phi) \end{aligned}$$

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

- 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

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

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

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

Apliquemos este resultado às situações em que o elemento em causa é

- uma resistência;
- um elemento reactivo: bobina ou condensador.

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 $V_m = I_m R$

então

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

Potência absorvida por uma bobina ou um condensador

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

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

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.

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;

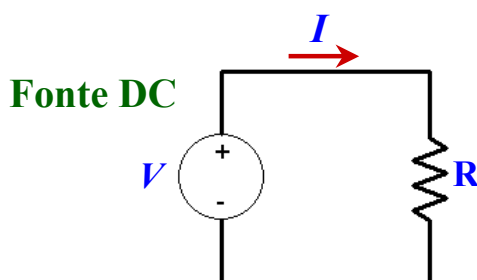
• O valor eficaz de uma tensão ou corrente periódica, é uma **medida da eficácia** dessa tensão ou corrente de fornecer potência a uma carga;



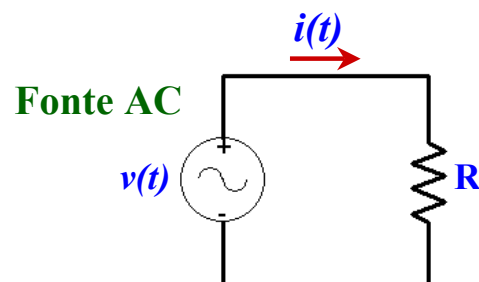
Valor eficaz de um corrente periódica: é igual ao valor da corrente DC que, ao fluir através de uma dada resistência, fornece a mesma potência média que a corrente periódica.

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

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

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

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

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

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

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

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

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

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

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

Valor eficaz

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

- 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 **IA** , e por isso fornece a uma resistência a mesma potência média que uma corrente DC de **IA** ;
- Notar que o factor $\sqrt{2}$ só é válido para ondas sinusoidais.