

Filtre premier ordre



$$\underline{H} = \frac{v_s}{v_e}, \text{ Gain en décibels (dB)} \quad \underline{G_{dB}} = 20 \log |\underline{H}| \quad \underline{arg(\underline{H})} = \varphi_s - \varphi_e$$

fréquence de coupure : $\underline{G_{dB}}(f_c) = G_{dB_{max}} - 3 \text{ dB}$

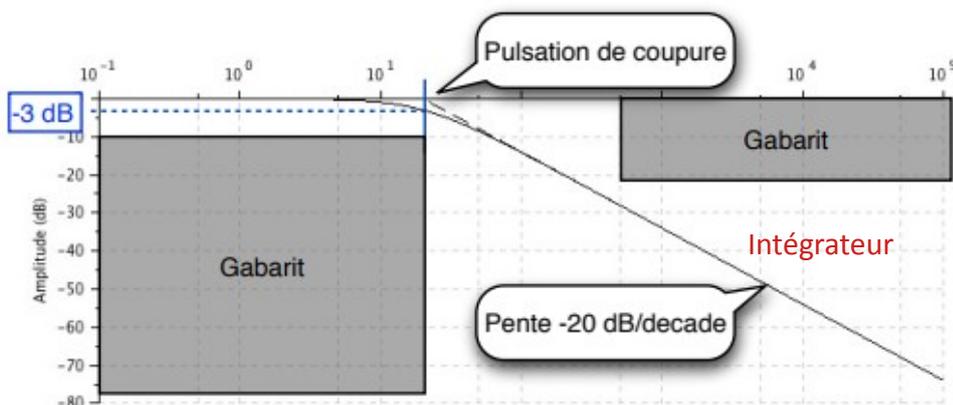
$$20 \log \frac{1}{\sqrt{2}} = -3 \text{ dB}$$

$$\underline{G_{dB}}(f_c) = G_{dB_{max}} - 3 \text{ dB} = 20 \log |\underline{H}|_{max} + 20 \log \frac{1}{\sqrt{2}} \quad |\underline{H}|(f_c) = \frac{|\underline{H}|_{max}}{\sqrt{2}}$$

Passe-bas

$$\underline{H} = \frac{v_s}{v_e} = \frac{H_0}{1 + j \frac{\omega}{\omega_0}} = \frac{H_0}{1 + j \frac{f}{f_0}} \quad \text{soit} \quad v_s + \frac{1}{\omega_0} \frac{dv_s}{dt} = H_0 v_e$$

f_0 fréquence de coupure , H_0 gain maximale



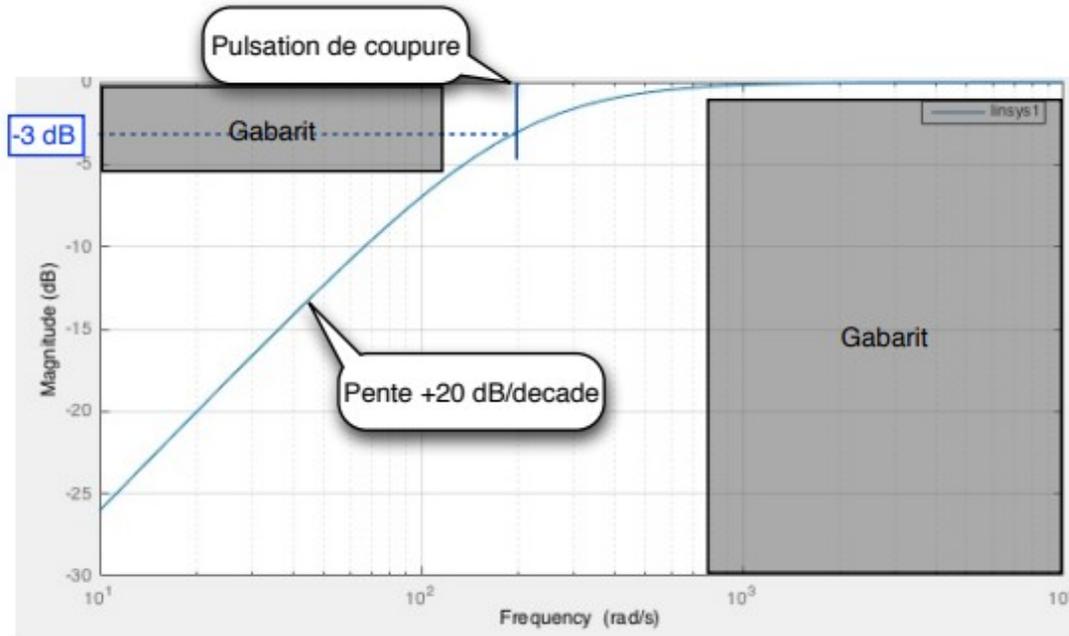
Ici $H_0=1$

La fréquence de coupure de ce filtre est donc $f_c = 2\pi / \omega_0$

Passe-haut

$$\underline{H} = \frac{v_s}{v_e} = \frac{H_0 * j \frac{\omega}{\omega_0}}{1 + j \frac{\omega}{\omega_0}} = \frac{H_0 * j \frac{f}{f_0}}{1 + j \frac{f}{f_0}} \quad \text{soit}$$

$$v_s + \frac{1}{\omega_0} \frac{dv_s}{dt} = \frac{H_0}{\omega_0} \frac{dv_e}{dt}$$



Ici $H_0=1$

Asymptotes

Passe-bas

A l'infini

$$\underline{H} = \frac{v_s}{v_e} = \frac{H_0}{1 + j \frac{\omega}{\omega_0}} \sim \frac{H_0}{j \frac{\omega}{\omega_0}} = \frac{H_0 * \omega_0}{j \omega} \quad \text{intégrateur (-20dB par décade)}$$

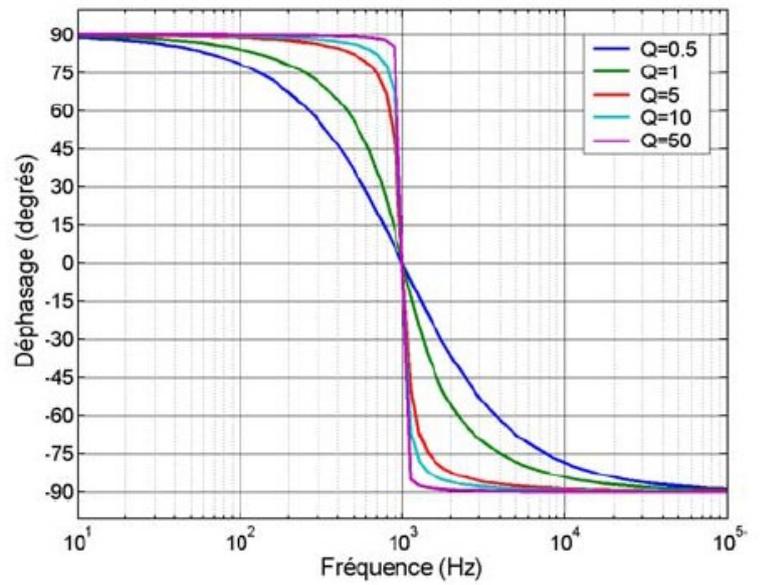
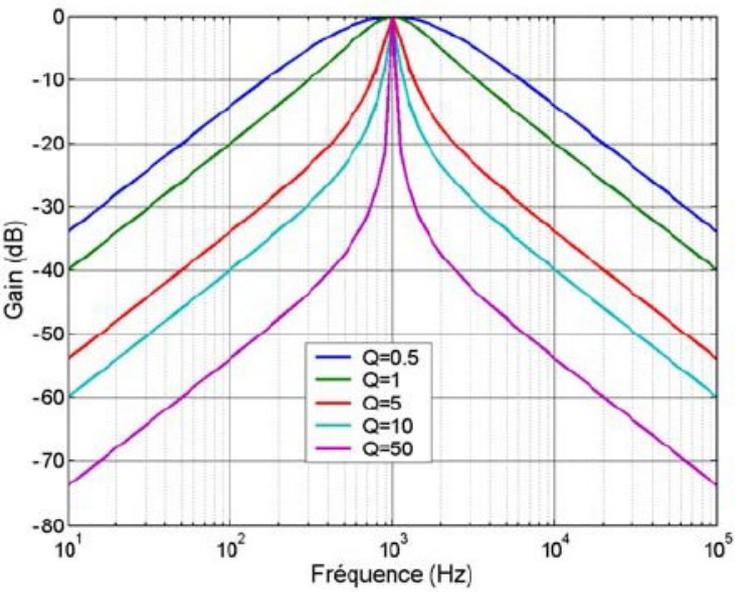
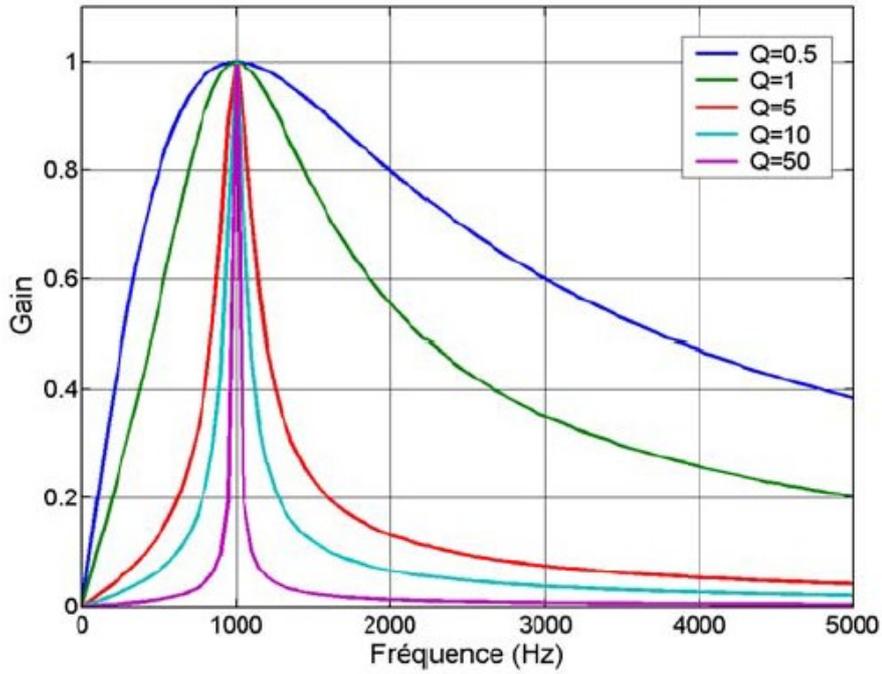
Passe-haut

En 0

$$\underline{H} = \frac{v_s}{v_e} = \frac{H_0 * j \frac{\omega}{\omega_0}}{1 + j \frac{\omega}{\omega_0}} \sim H_0 * j \frac{\omega}{\omega_0} = j \omega \frac{H_0}{\omega_0} \quad \text{dérivateur (+20dB par décade)}$$

$$\underline{H} = \frac{1}{1 + jQ \left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)}$$

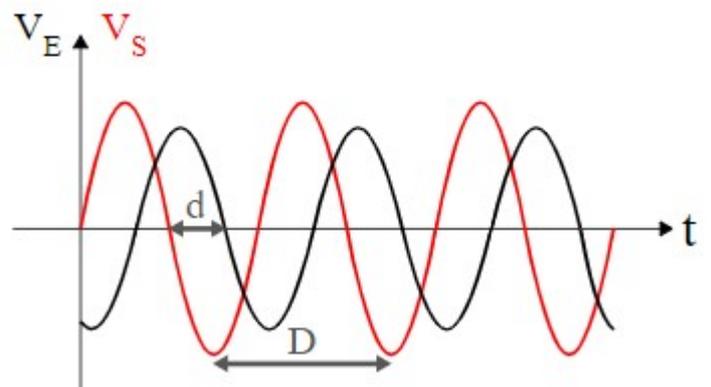
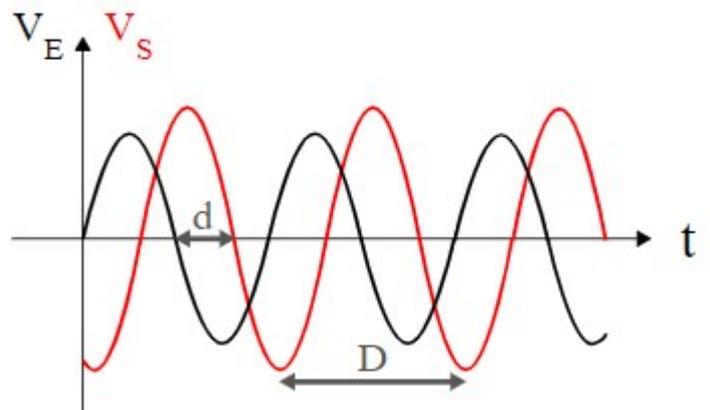
Gain : module de \underline{H} , Bande passante à -3dB : $\frac{\Delta f}{f_0} = \frac{\Delta \omega}{\omega_0} = \frac{1}{Q}$



Courbes du diagramme de Bode : module et argument de H

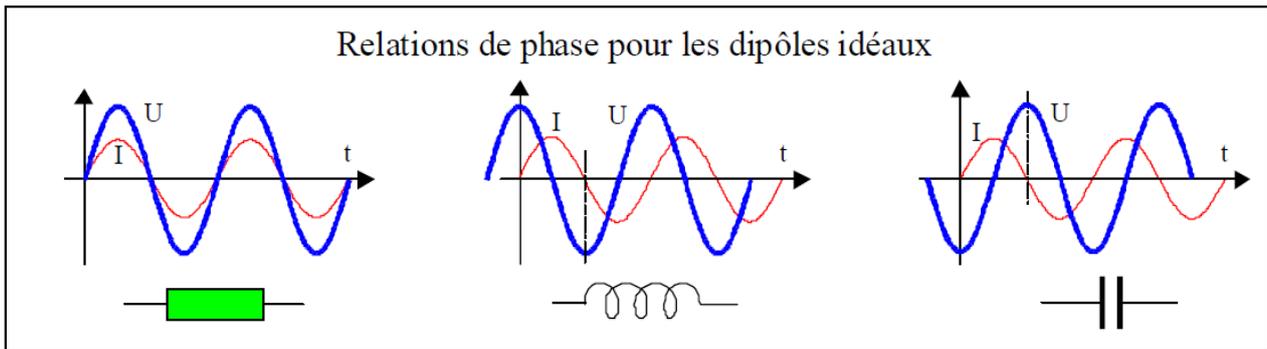
TD électronique 4 : filtres

Exercice n°1 : Représentez les vecteurs de Fresnel des deux grandeurs sinusoïdales $V_s(t)$ et $V_e(t)$ dans le plan complexe . Déterminez l'expression du déphasage entre V_s par rapport à V_e



Exercice n°2 :

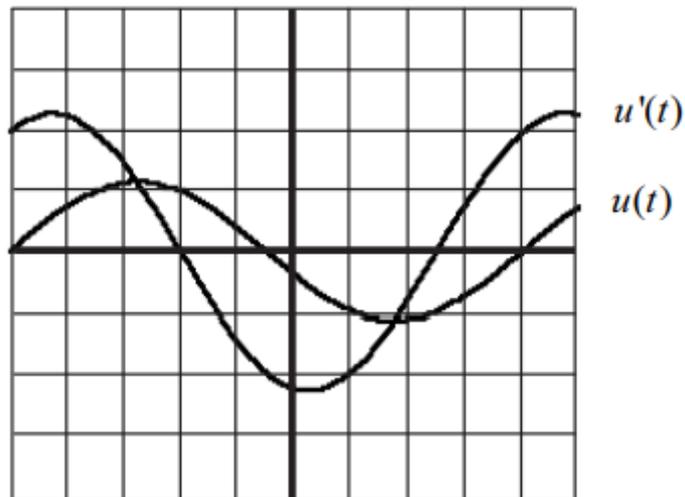
Représentez i et u dans le plan complexe dans les trois cas



Exercice n°3 :

On utilise un oscilloscope pour visualiser les signaux sinusoïdaux $u(t)$ et $u'(t)$ de fréquence f , déphasé de φ

- 1) Quel couplage d'entrée (AC ou DC) de l'oscilloscope doit-on choisir ? Pourquoi ?
- 2) On obtient l'oscillogramme ci-après . On suppose que les déclenchements des deux signaux sont synchrones. Déduire de l'oscillogramme le déphasage entre les deux signaux. Lequel des deux signaux est en avance de phase sur l'autre ?



Exercice n°4

La figure ci-après correspond au diagramme de Bode de \underline{H} pour une valeur de donnée de Q .

Go réel

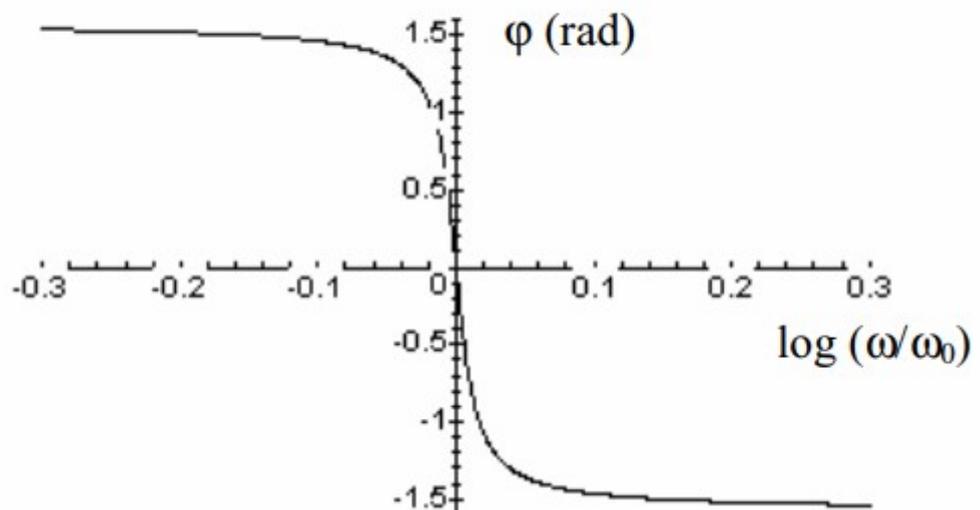
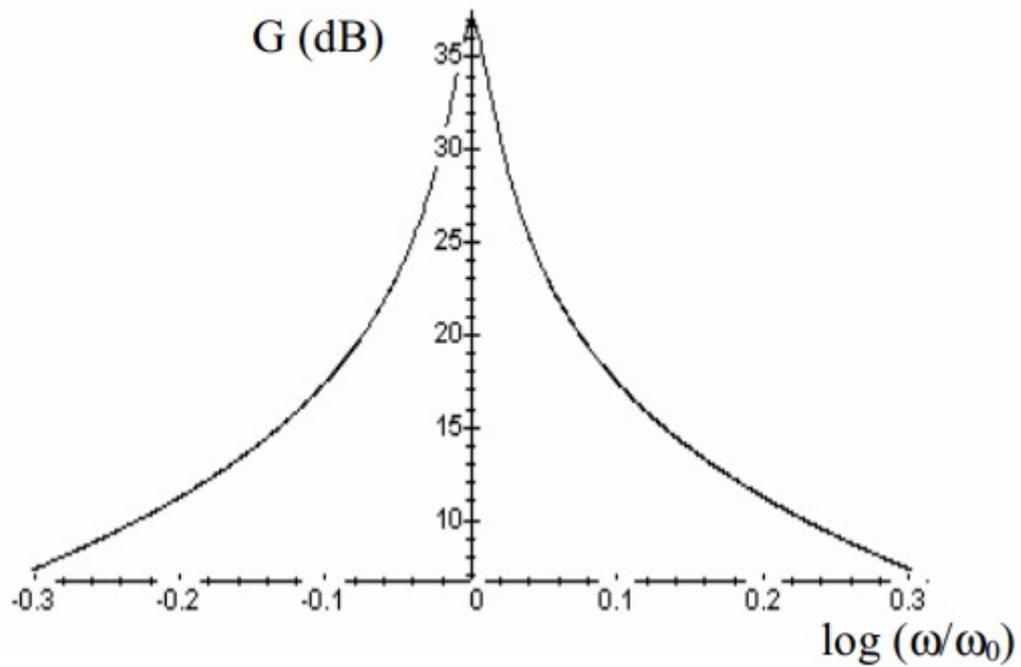
$$\underline{H}(j\omega) = \frac{G_0}{1 + jQ\left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega}\right)}$$

- 1) En exploitant graphiquement ce diagramme, déterminer la valeur de G_0 et de Q

2) Donner l'expression du signal de sortie pour chacun des trois tensions d'entrée suivantes :

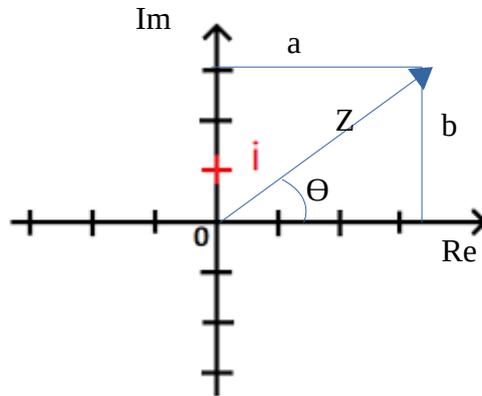
$$u_e(t) = E \cos 100\pi t, \quad u_e(t) = E \cos 160\pi t, \quad u_e(t) = E \cos 200\pi t$$

La fréquence de résonance est de 80Hz



Outils complexes

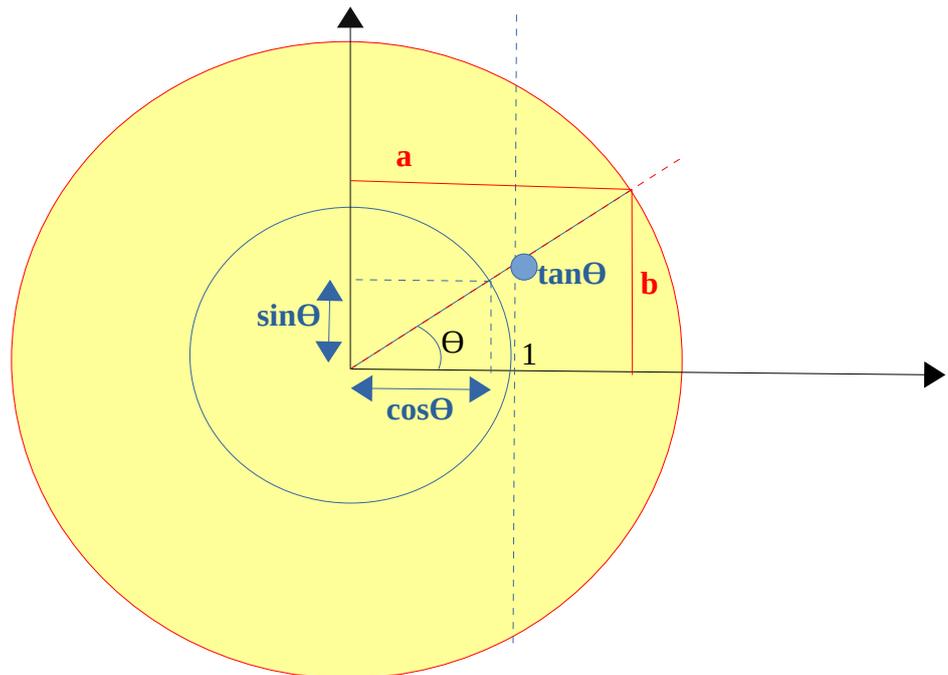
$$z = a + ib = Ze^{i\theta}$$



$Z = \sqrt{a^2 + b^2}$	$\cos\theta = \frac{a}{\sqrt{a^2 + b^2}}$	$\sin\theta = \frac{b}{\sqrt{a^2 + b^2}}$
------------------------	---	---

Complexes	module	Argument
a, réel	a	0[2π] si a>0 ; π[2π] si a<0
ib, imaginaire pur	b	π/2[2π] si b>0 ; -π/2[2π] si b<0
a+ib	$\sqrt{a^2 + b^2}$	$\arctan \frac{b}{a}$ si a>0
$\frac{z_2}{z_1}$	$\frac{ z_2 }{ z_1 }$	arg(z ₂)-arg(z ₁)

Cercle trigonométrique

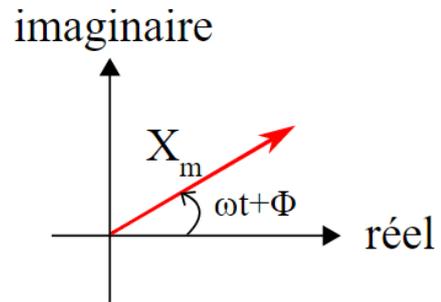


$\arg\left(\frac{1}{1+j\frac{\omega}{\omega_c}}\right)$	$0-\arctan(\omega/\omega_c)$
$\arg\left(\frac{1}{1+jQ\left(\frac{\omega}{\omega_0}-\frac{\omega_0}{\omega}\right)}\right)$	$0-\arctan(Q(\omega/\omega_0-\omega_0/\omega))$

Représentation complexe d'une grandeur sinusoïdale

A la grandeur $x(t) = X_m \cos(\omega t + \phi)$, on associe dans le plan complexe un vecteur de longueur X_m et dont l'angle avec l'axe horizontal est $\omega t + \phi$. Ce vecteur représente le complexe $\underline{x} = X_m e^{j(\omega t + \phi)}$

$$x(t) = X_m \cos(\omega t + \phi) = \Re(\underline{x})$$



Déphasage

On considère deux grandeurs sinusoïdales de même fréquence:

- $i(t) = I\sqrt{2}\sin(\omega t + \varphi_i)$
- $u(t) = U\sqrt{2}\sin(\omega t + \varphi_u)$

Les deux vecteurs \vec{U} et \vec{I} tournent à la même vitesse.

On appelle φ le déphasage de u tension par rapport à i intensité $\varphi = \varphi_{u/i} = \varphi_u - \varphi_i$.

