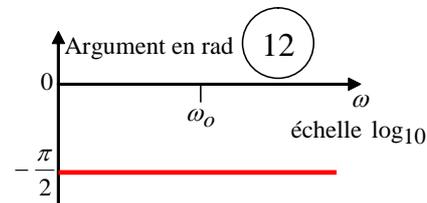
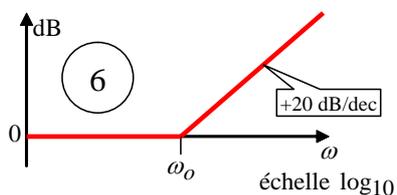
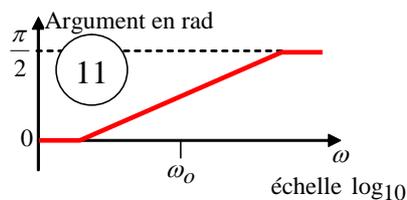
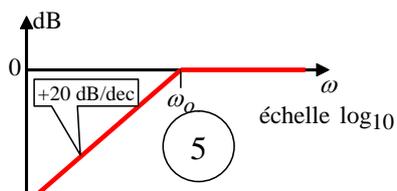
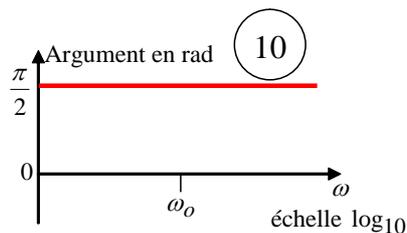
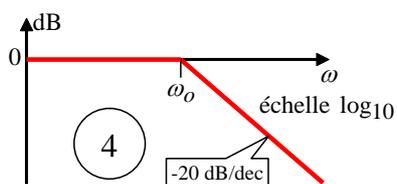
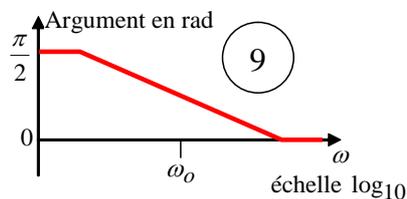
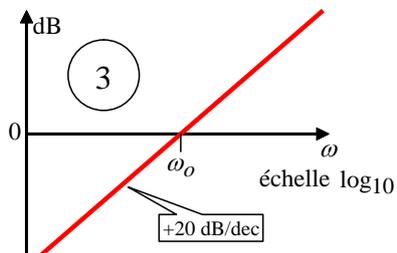
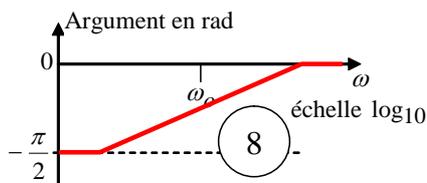
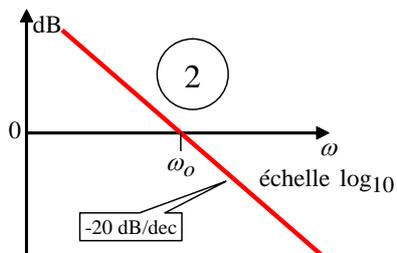
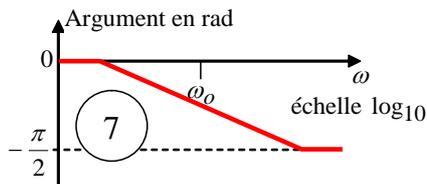
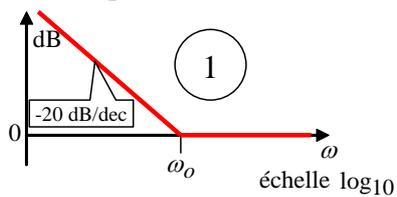


1 Reconnaissance des diagrammes de Bode canoniques du 1^{er} ordre

Les figures ci-dessous représentent les allures des diagrammes de Bode (module et argument) associés à différentes expressions complexes de référence. (ω_o est une constante)



Compléter le tableau en faisant correspondre les numéros des diagrammes ci-dessus avec les expressions complexes ci-dessous

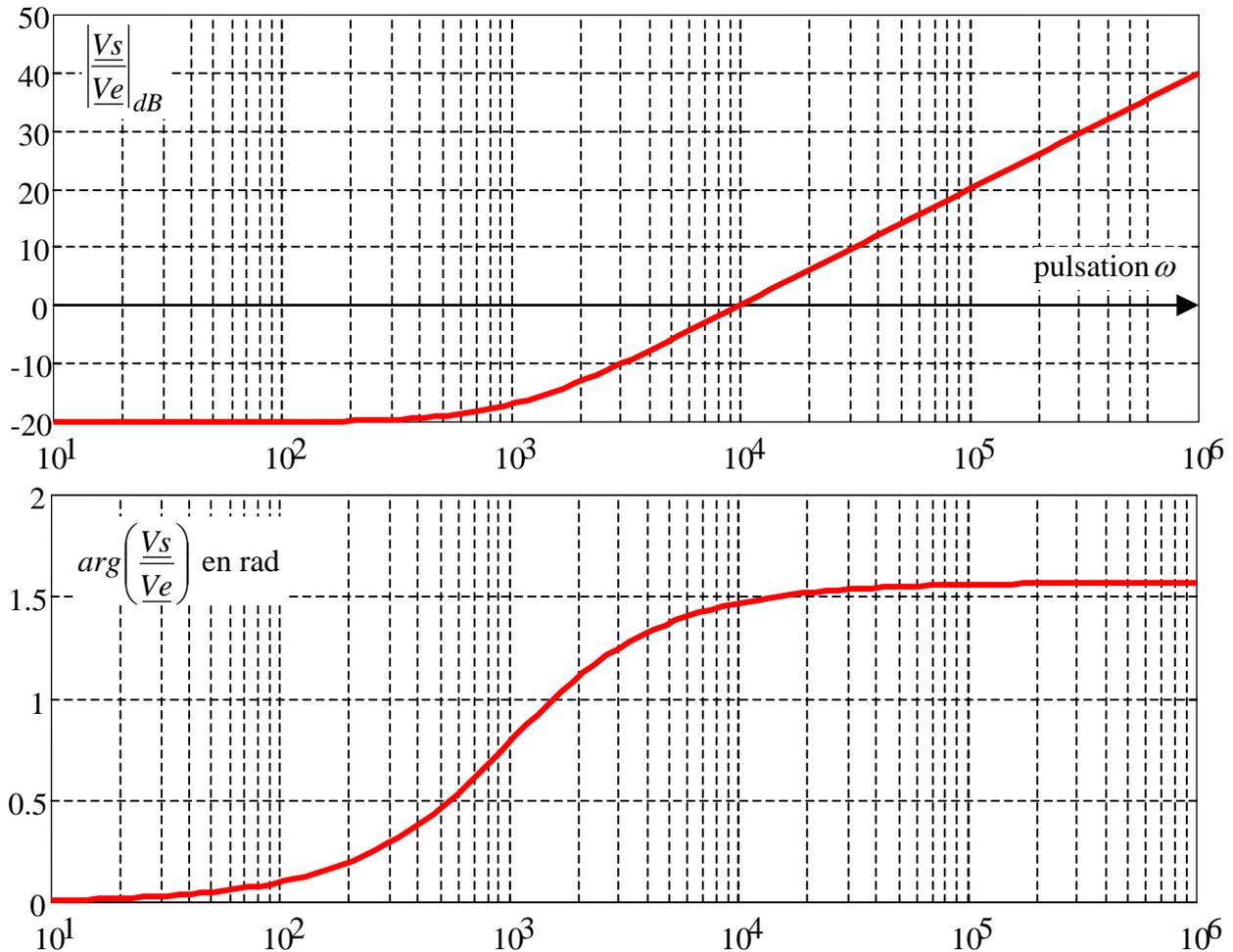
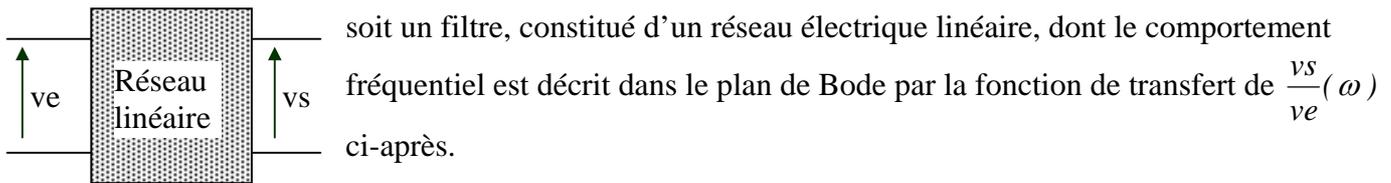
	module	argument		module	argument
$\frac{j.\omega}{\omega_o}$			$\frac{1}{1 + \frac{j.\omega}{\omega_o}}$		
$\frac{1}{\frac{j.\omega}{\omega_o}}$			$\frac{j.\omega}{\omega_o} = \frac{j.\omega}{\omega_o} \cdot \frac{1}{1 + \frac{j.\omega}{\omega_o}}$		
$1 + \frac{j.\omega}{\omega_o}$					

Corrigé :

½ pt par réponse correcte

	module	argument		module	argument
$\frac{j.\omega}{\omega_o}$	3	10	$\frac{1}{1 + \frac{j.\omega}{\omega_o}}$	4	7
$\frac{1}{\frac{j.\omega}{\omega_o}}$	2	12	$\frac{j.\omega}{\omega_o} = \frac{j.\omega}{\omega_o} \cdot \frac{1}{1 + \frac{j.\omega}{\omega_o}}$	5	9
$1 + \frac{j.\omega}{\omega_o}$	6	11			

2 Filtre décrit par un diagramme de Bode (3,5 pts)



Pourquoi peut-on appliquer le théorème de superposition à ce filtre?

A la pulsation $\omega = 10 \text{ rad/s}$: avec $v_e(t) = V_{e_{max}} \cdot \cos(10t)$ et $v_s(t) = V_{s_{max}} \cdot \cos(10t + \alpha)$

Déterminer la valeur $\frac{V_{s_{max}}}{V_{e_{max}}}$ à partir de la lecture graphique de $\left| \frac{V_s}{V_e} \right|_{dB}$

Dans le cas où $v_e(t) = 1 \cdot \cos(10t)$, déterminer l'expression numérique de $v_s(t)$.

Dans le cas où $v_e(t) = 1 \cdot \cos(10^5 t)$, déterminer l'expression numérique de $v_s(t)$.

Dans le cas où $v_e(t) = 1 \cdot \cos(10t) + 1 \cdot \cos(10^5 t)$, déterminer l'expression numérique de $v_s(t)$.

Corrigé :

a) Le théorème de superposition s'applique aux réseaux linéaires, ce qui est le cas ici. (0,5 pt)

b) $\omega = 10 \text{ rad/s} : 20 \log_{10} \left(\frac{V_{s_{\max}}}{V_{e_{\max}}} \right) = -20 \text{ dB} \Leftrightarrow \log_{10} \left(\frac{V_{s_{\max}}}{V_{e_{\max}}} \right) = -1 \Leftrightarrow \frac{V_{s_{\max}}}{V_{e_{\max}}} = 10^{-1}$ (0,5 pt)

c) $\omega = 10 \text{ rad/s} : V_{e_{\max}} = 1 \Leftrightarrow V_{s_{\max}} = 0.1$ (0,5 pt). Déphasage de $v_s(t)$ par rapport à $v_e(t)$: 0 rad.

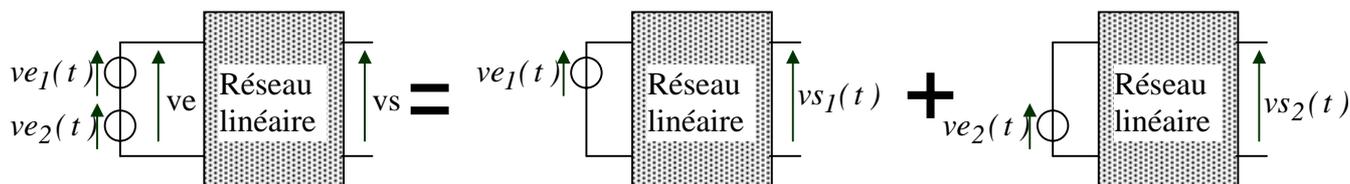
$\Rightarrow v_s(t) = 0.1 \cdot \cos(10.t)$ (0,5 pt)

d) $\omega = 10^5 \text{ rad/s} : 20 \log_{10} \left(\frac{V_{s_{\max}}}{V_{e_{\max}}} \right) = 20 \text{ dB} \Leftrightarrow \log_{10} \left(\frac{V_{s_{\max}}}{V_{e_{\max}}} \right) = 1 \Leftrightarrow \frac{V_{s_{\max}}}{V_{e_{\max}}} = \frac{V_{s_{\max}}}{1} = 10^1$.

$\Leftrightarrow V_{s_{\max}} = 10$.

Déphasage de $v_s(t)$ par rapport à $v_e(t)$: $1.57 \text{ rad} \left(= \frac{\pi}{2} \text{ rad} \right)$. $\Rightarrow v_s(t) = 10 \cdot \cos(10^5.t + 1.57)$ (1 pt)

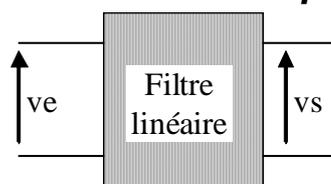
e) En appliquant le théorème de superposition, on en déduit :



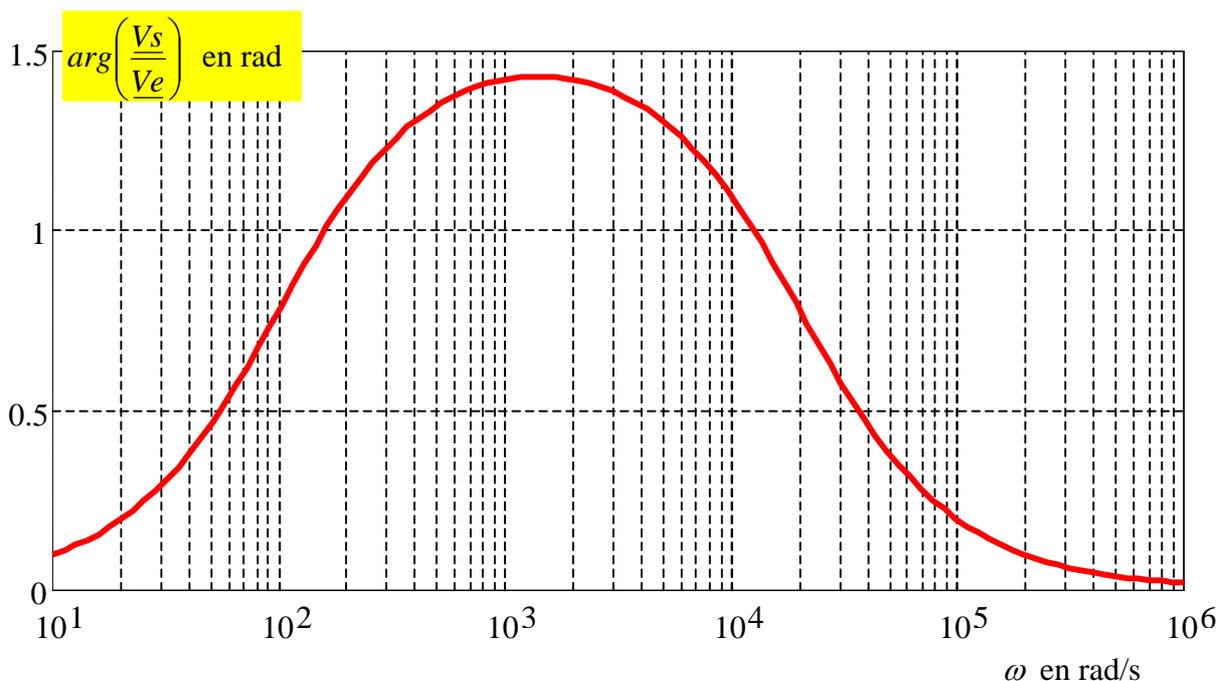
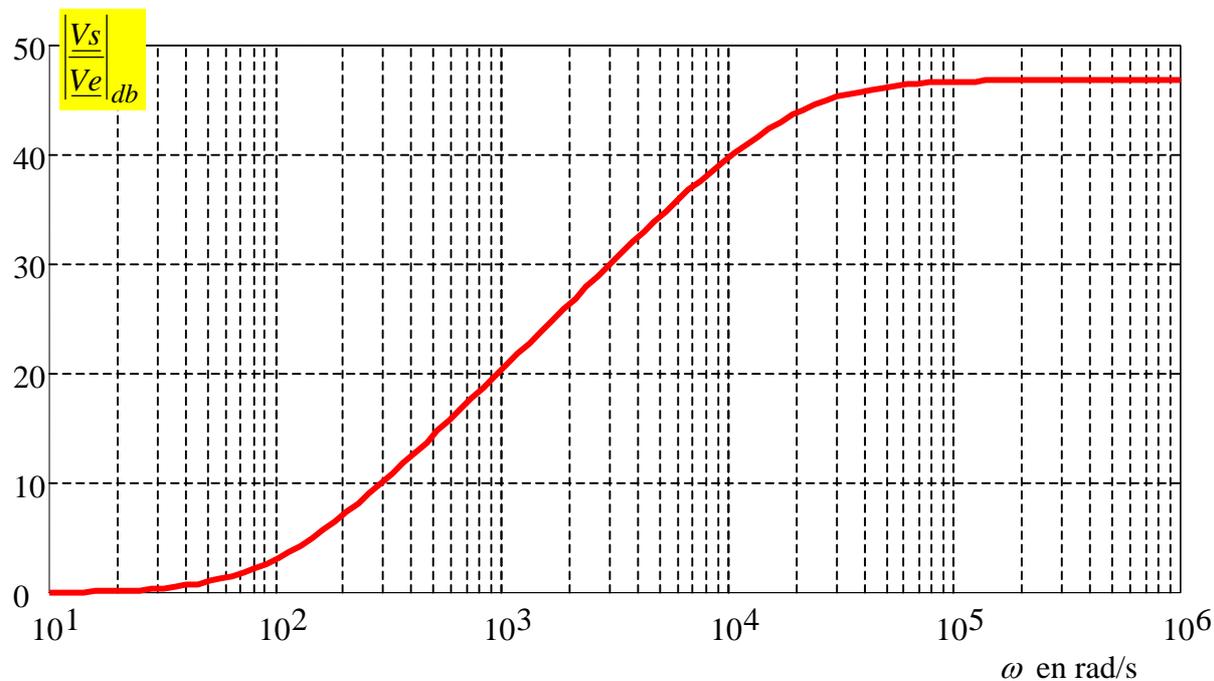
$v_{e1}(t) = 1 \cdot \cos(10.t) \quad v_{e2}(t) = 1 \cdot \cos(10^5.t)$

$v_s(t) = v_{s1}(t) + v_{s2}(t) = 0.1 \cdot \cos(10.t) + 10 \cdot \cos(10^5.t + 1.57)$ (0,5 pt)

3 Filtre décrit par un diagramme de Bode (3 pts)



soit un filtre linéaire dont le comportement fréquentiel est décrit dans le plan de Bode par la fonction de transfert $\frac{V_s}{V_e}(\omega)$ suivante:



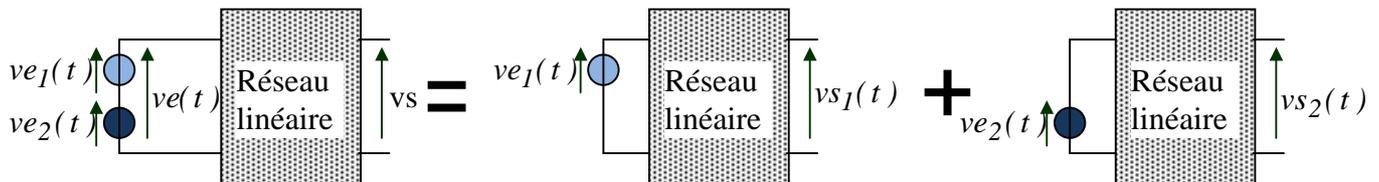
Sachant que la tension en entrée du filtre est $v_e(t) = 0,01 \cdot \cos(10000 \cdot t) + 0,01 \cdot \cos\left(1000 \cdot t - \frac{\pi}{2}\right)$, en déduire l'expression de $v_s(t)$.

Corrigé :

La tension $ve(t)$ est la somme de deux fonctions alternatives sinusoïdales de fréquences différentes: $ve_1(t)$ et $ve_2(t)$:

$$ve(t) = \underbrace{0,01 \cdot \cos(10000 \cdot t)}_{ve_1(t)} + \underbrace{0,01 \cdot \cos\left(1000 \cdot t - \frac{\pi}{2}\right)}_{ve_2(t)}$$

Le théorème de superposition s'applique aux réseaux linéaires, ce qui est le cas ici :



➤ $\omega = 10000 \text{ rad/s} = 10^4 \text{ rad/s}$: Pour cette pulsation, on peut voir sur le diagramme :

$$20 \cdot \log_{10} \left(\frac{Vs1_{max}}{Ve1_{max}} \right) = 40 \text{ dB} \Leftrightarrow \log_{10} \left(\frac{Vs1_{max}}{Ve1_{max}} \right) = 2 \Leftrightarrow \frac{Vs1_{max}}{Ve1_{max}} = 10^2$$

$$\Leftrightarrow Vs1_{max} = 10^2 \cdot Ve1_{max} = 100 \cdot 0,01 = 1 \text{ V}$$

Déphasage de $vs_1(t)$ par rapport à $ve_1(t)$: $1,1 \text{ rad}$. $\Rightarrow vs_1(t) = 1 \cdot \cos(10000 \cdot t + 1,1)$

➤ $\omega = 1000 \text{ rad/s} = 10^3 \text{ rad/s}$: Pour cette pulsation, on peut voir sur le diagramme :

$$20 \cdot \log_{10} \left(\frac{Vs2_{max}}{Ve2_{max}} \right) = 20 \text{ dB} \Leftrightarrow \log_{10} \left(\frac{Vs2_{max}}{Ve2_{max}} \right) = 1 \Leftrightarrow \frac{Vs2_{max}}{Ve2_{max}} = 10^1$$

$$\Leftrightarrow Vs2_{max} = 10 \cdot Ve2_{max} = 10 \cdot 0,01 = 0,1 \text{ V}$$

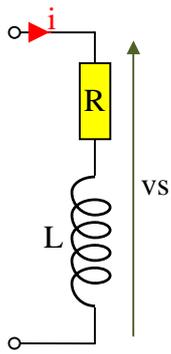
Déphasage de $vs_2(t)$ par rapport à $ve_2(t)$: $1,4 \text{ rad}$. $\Rightarrow vs_2(t) = 0,1 \cdot \cos\left(1000 \cdot t - \frac{\pi}{2} + 1,4\right)$

$$\Rightarrow vs_2(t) = 0,1 \cdot \cos(1000 \cdot t - 0,17)$$

➤ En appliquant le théorème de superposition, on en déduit :

$$vs(t) = vs_1(t) + vs_2(t) = 1 \cdot \cos(10000 \cdot t + 1,1) + 0,1 \cdot \cos(1000 \cdot t - 0,17)$$

6 Diagramme de Bode d'un circuit RL (5 pts).



Soit le montage ci-contre avec $i(t) = I_{max} \cdot \cos(\omega.t)$.

Exprimer le complexe $\frac{V_s}{I}$ puis mettre ce rapport sous la forme $\frac{V_s}{I} = k \cdot \left(1 + \frac{j.\omega}{\omega_o}\right)$. Préciser la valeur des constantes k et ω_o

Représenter le diagramme asymptotique de Bode (module et phase) de $\frac{V_s}{I}$.

Sachant que $R = 100 \Omega$ et $L = 1 H$, préciser les valeurs remarquables sur les axes. Préciser la pente en dB sur le graphe du module.

Corrigé :

le complexe $\frac{V_s}{I}$ est égal à l'impédance du dipôle R-L

$$\underline{V_s} = (R + jL\omega) \cdot \underline{I} \Leftrightarrow \frac{\underline{V_s}}{\underline{I}} = R + jL\omega = R \cdot \left(1 + j.\omega \cdot \frac{L}{R}\right) = R \cdot \left(1 + \frac{j.\omega}{\frac{R}{L}}\right) = k \cdot \left(1 + \frac{j.\omega}{\omega_o}\right) \text{ avec : } k = R \text{ et } \omega_o = \frac{R}{L}$$

$$\omega_o = \frac{R}{L} = 100 \text{ rad/s et pour } \omega \rightarrow 0 : 20 \cdot \log_{10}(R + j.L.\omega) \rightarrow 20 \cdot \log_{10}(R) = 20 \cdot \log_{10}(100) = 40 \text{ dB}$$

$1 + j \frac{\omega}{\omega_o}$ est une forme « canonique », c'est-à-dire une forme typique dont le diagramme de Bode fait parti des classiques qui doivent être connus. (voir le chapitre 8 de [Baselecpro](#) sur le site IUTenligne)

