

**Exercices d'application :**□ **Exercice 12.1. Filtre RL ★**

1)

A basses fréquences la bobine est équivalente à un fil.

A hautes fréquences la bobine est équivalente à un interrupteur ouvert.\*

Le filtre RL est un passe-haut.

2)

$$\underline{H} = \frac{\underline{s}}{\underline{e}} = \frac{jL\omega}{jL\omega + R} = \frac{j\frac{L}{R}\omega}{1 + j\frac{L}{R}\omega}$$

3)

$$G = |\underline{H}| = \frac{\frac{\omega}{\omega_c}}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_c}\right)^2}}$$

$$G_{dB} = 20 \log(G) = 20 \log\left(\frac{\omega}{\omega_c}\right) - 10 \log\left(1 + \left(\frac{\omega}{\omega_c}\right)^2\right)$$

4) A basses fréquences :

$$\frac{\omega}{\omega_c} \ll 1$$

$$G_{dB,BF} = 20 \log\left(\frac{\omega}{\omega_c}\right)$$

Asymptote oblique à +20dB/décade.

A hautes fréquences :

$$\frac{\omega}{\omega_c} \gg 1$$

$$G_{dB,HF} = 0$$

Asymptote horizontale à 0 dB.

□ **Exercice 12.2. Lecture de diagramme de Bode ★**

1 et 2)

Filtre 1 : Passe-haut. Ordre 2.  $f_0 = 0,1 \text{ Hz}$ Filtre 2 : Réjecteur de bande. Ordre 2.  $f_0 = 1 \text{ Hz}$ Filtre 3 : Passe-bas. Ordre 1.  $f_c = 0,1 \text{ Hz}$ 

3)

$$s_1(t) = E_0 \cos(\omega t) + E_0 \cos\left(10\omega t + \frac{\pi}{4}\right) + E_0 \cos\left(100\omega t - \frac{\pi}{3}\right)$$

$$s_2(t) = E_0 + E_0 \cos\left(10\omega t + \frac{\pi}{4}\right) + E_0 \cos\left(100\omega t - \frac{\pi}{3}\right)$$

$$s_3(t) = E_0 + \frac{E_0}{10} \cos(\omega t - 1,5) + \frac{E_0}{100} \cos\left(10\omega t - \frac{\pi}{4}\right) + \frac{E_0}{1000} \cos\left(100\omega t - \frac{5\pi}{6}\right)$$

**Exercices d'entraînement :**□ **Exercice 12.3. Filtre à pont de Wien ★★**

1)

Il s'agit d'un passe bande.

2)

$$\underline{Z}_{eq} = \frac{\frac{R}{jC\omega}}{R + \frac{1}{jC\omega}} = \frac{\frac{R}{jC\omega}}{1 + \frac{jRC\omega}{jC\omega}} = \frac{R}{1 + jRC\omega}$$

$$\underline{H} = \frac{\underline{s}}{\underline{e}} = \frac{\underline{Z}_{eq}}{\underline{Z}_{eq} + R + \frac{1}{jC\omega}} = \frac{1}{1 + \frac{R}{\underline{Z}_{eq}} + \frac{1}{j\underline{Z}_{eq}C\omega}}$$

$$\underline{H} = \frac{1}{1 + (1 + jRC\omega) + \frac{1 + jRC\omega}{jRC\omega}} = \frac{1}{3 + jRC\omega + \frac{1}{jRC\omega}} = \frac{1}{3\left(1 + \frac{jRC\omega}{3} - j\frac{1}{3RC\omega}\right)}$$

$$\underline{H} = \frac{1/3}{1 + j\frac{1}{3}(RC\omega - \frac{1}{RC\omega})}$$

$$H_0 = \frac{1}{3}, \quad Q = \frac{1}{3} \quad \text{et} \quad \omega_0 = \frac{1}{RC}$$

3) Calculons le gain et la phase :

$$G = \frac{H_0}{\sqrt{1 + Q^2 \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)^2}}$$

$$\varphi = -\arctan \left( Q \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right) \right)$$

A basse fréquence :

$$\frac{\omega_0}{\omega} \gg 1 \text{ et } \frac{\omega_0}{\omega} \gg \frac{\omega}{\omega_0}$$

$$G_{BF} = \frac{H_0 \omega}{Q \omega_0}$$

$$G_{db,BF} = 20 \log(\omega) + 20 \log \left( \frac{H_0}{Q \omega_0} \right)$$

$$\varphi = \frac{\pi}{2}$$

A haute fréquence :

$$\frac{\omega}{\omega_0} \gg 1 \text{ et } \frac{\omega}{\omega_0} \gg \frac{\omega_0}{\omega}$$

$$G_{BF} = \frac{H_0 \omega_0}{Q \omega}$$

$$G_{db,BF} = -20 \log(\omega) + 20 \log \left( \frac{H_0}{Q \omega_0} \right)$$

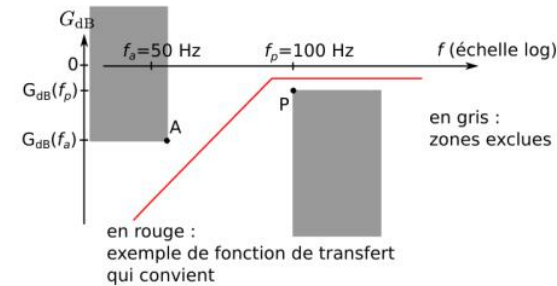
$$\varphi = -\frac{\pi}{2}$$

$$5) : \omega_0 = \frac{1}{10^3 \times 500 \times 10^{-9}} = 2000 \text{ rad/s}$$

$$s(t) = \frac{E_0}{10} \cos(\omega t) + \frac{E_0}{3} \cos(10\omega t) + \frac{E_0}{10} \cos(100\omega t)$$

#### □ Exercice 12.4. Gabarit d'un filtre ★★

1. Il faut couper à basses fréquences (pour 50 Hz et moins), mais laisser passer à hautes fréquences (au-dessus de 100 Hz). Il faut donc un filtre passe-haut.



2. Il faut calculer la pente minimale que doit avoir  $G_{dB}$  dans le diagramme de Bode. Cette pente minimale est la pente entre les points A et P ci-dessus.

Notons  $S_0$  l'amplitude du signal de sortie, et  $E_0$  celle du signal d'entrée.

Calculons le gain au point A. D'après l'énoncé l'amplitude du signal doit être divisée par  $\sqrt{10}$  :  $S_0 = \frac{E_0}{\sqrt{10}}$ .

Donc  $\frac{S_0}{E_0} = \frac{1}{\sqrt{10}}$ . Donc :

$$G_{dB}(f_a) = 20 \log |H| = 20 \log \frac{S_0}{E_0} = 20 \log \frac{1}{\sqrt{10}} = -10 \text{ dB}$$

Calculons le gain au point P. On a donc :

$$G_{dB}(f_p) = 20 \log |H| = 20 \log \frac{S_0}{E_0} = 20 \log \frac{1}{\sqrt{2}} = -3 \text{ dB}$$

La pente entre A et P est donc :

$$\text{pente} = \frac{\text{accroissement des } y}{\text{accroissement des } x} = \frac{G_{dB}(f_p) - G_{dB}(f_a)}{\log f_p - \log f_a} = 23 \text{ dB/décade}$$

(attention, comme c'est une échelle log en abscisse, on calcule la pente en divisant par l'accroissement de  $\log f$ , et non pas de  $f$ ).

Cette pente est supérieure à 20 dB/déc, donc un filtre d'ordre 1 n'est pas assez pentu.