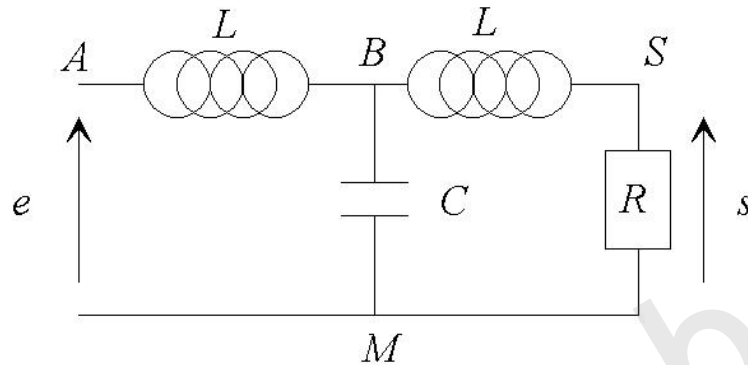


### E5.11. Réalisation d'un filtre.



#### 1. Fonction de transfert.

On applique le théorème de Millman en B et S.

On pose l'amplitude complexe du point M nulle :

$$\widetilde{V}_{mM} = 0 \Rightarrow \widetilde{V}_{mA} = \widetilde{E}_m \text{ et } \widetilde{V}_{mS} = \widetilde{S}_m$$

**Au point B :**

$$\widetilde{V}_{mB} \left( \frac{2}{jL\omega} + jC\omega \right) = \frac{\widetilde{E}_m}{jL\omega} + \frac{\widetilde{S}_m}{jL\omega}$$

$$\widetilde{V}_{mB} (2 - LC\omega^2) = \widetilde{E}_m + \widetilde{S}_m$$

Or  $LC = \frac{1}{2\omega_o^2}$  d'où :

$$\widetilde{V}_{mB} \left( 2 - \frac{\omega^2}{2\omega_o^2} \right) = \widetilde{E}_m + \widetilde{S}_m$$

$$\widetilde{V}_{mB} \left( 2 - \frac{x^2}{2} \right) = \widetilde{E}_m + \widetilde{S}_m \quad (1)$$

**Au point S :**

$$\widetilde{S}_m \left( \frac{1}{jL\omega} + \frac{1}{R} \right) = \frac{\widetilde{V}_{mB}}{jL\omega}$$

$$\widetilde{S}_m \left( 1 + j \frac{L\omega}{R} \right) = \widetilde{V}_{mB}$$

Or  $R = \sqrt{\frac{2L}{C}} \Rightarrow \frac{L\omega}{R} = \sqrt{\frac{C}{2L}} L\omega = \sqrt{\frac{LC}{2}} \omega = \frac{1}{\sqrt{2}} \frac{1}{\sqrt{2}} \frac{\omega}{\omega_o} = \frac{1}{2} x$  d'où :

$$\widetilde{S}_m \left( 1 + j \frac{x}{2} \right) = \widetilde{V}_{mB}$$

$$\widetilde{V}_{mB} = \frac{1}{2} (2 + jx) \widetilde{S}_m \quad (2)$$

On remplace dans (1) l'expression du potentiel complexe du point B obtenue en (2) :

$$\begin{aligned}\frac{1}{2}(2+jx)\left(2-\frac{x^2}{2}\right)\widetilde{S}_m &= \widetilde{E}_m + \widetilde{S}_m \\ \frac{1}{2}\left(4-x^2+jx\left(2-\frac{x^2}{2}\right)-2\right)\widetilde{S}_m &= \widetilde{E}_m \\ \left(\left(1-\frac{x^2}{2}\right)+jx\left(1-\frac{x^2}{4}\right)\right)\widetilde{S}_m &= \widetilde{E}_m \\ \widetilde{H}(jx) = \frac{\widetilde{S}_m}{\widetilde{E}_m} &= \frac{1}{\left(1-\frac{x^2}{2}\right)+jx\left(1-\frac{x^2}{4}\right)}\end{aligned}$$

## 2. Module et déphasage.

$$\begin{aligned}H(x) = |\widetilde{H}(jx)| &= \frac{1}{\sqrt{\left(1-\frac{x^2}{2}\right)^2 + x^2\left(1-\frac{x^2}{4}\right)^2}} \\ \varphi = \arg \widetilde{H}(jx) &= -\arg\left(\left(1-\frac{x^2}{2}\right)+jx\left(1-\frac{x^2}{4}\right)\right)\end{aligned}$$

Pour  $x < \sqrt{2}$  soit pour  $\left(1-\frac{x^2}{2}\right) > 0$  :

$$\varphi = -\arctan x \frac{\left(1-\frac{x^2}{4}\right)}{\left(1-\frac{x^2}{2}\right)}$$

Pour  $x > \sqrt{2}$  soit pour  $\left(1-\frac{x^2}{2}\right) < 0$  :

$$\varphi = -\left(\pi + \arctan x \frac{\left(1-\frac{x^2}{4}\right)}{\left(1-\frac{x^2}{2}\right)}\right)$$

## 3. Diagramme de Bode.

### Réponse en gain.

$$G_{dB} = 20 \log H(x) = -10 \log \left( \left(1-\frac{x^2}{2}\right)^2 + x^2 \left(1-\frac{x^2}{4}\right)^2 \right)$$

Pour  $x \rightarrow 0$   $G_{dB} \rightarrow G_{dB \text{ BF}} = 0$

Pour  $x \rightarrow \infty$   $G_{dB} \rightarrow G_{dB \text{ HF}} = -10 \log \frac{x^6}{16} = 12 - 60 \log x$

L'intersection des asymptotes hautes et basses fréquences se fait en  $I$  tel que :

$$0 = 12 - 60 \log x_I$$

$$X_I = \log x_I = \frac{12}{60} = 0,2$$

On recherche les extrema de la fonction  $H(x)$  que l'on peut déterminer en étudiant la dérivée de la

$$\text{fonction } f(x) = \left(1 - \frac{x^2}{2}\right)^2 + x^2 \left(1 - \frac{x^2}{4}\right)^2$$

$$\frac{df(x)}{dx} = 2 \left(1 - \frac{x^2}{2}\right) (-x) + 2x \left(1 - \frac{x^2}{4}\right)^2 + 2x^2 \left(1 - \frac{x^2}{4}\right) \left(-\frac{x}{2}\right)$$

$$\frac{df(x)}{dx} = - \left( 2x - x^3 - 2x \left(1 - \frac{x^2}{2} + \frac{x^4}{16}\right) + x^3 \left(1 - \frac{x^2}{4}\right) \right)$$

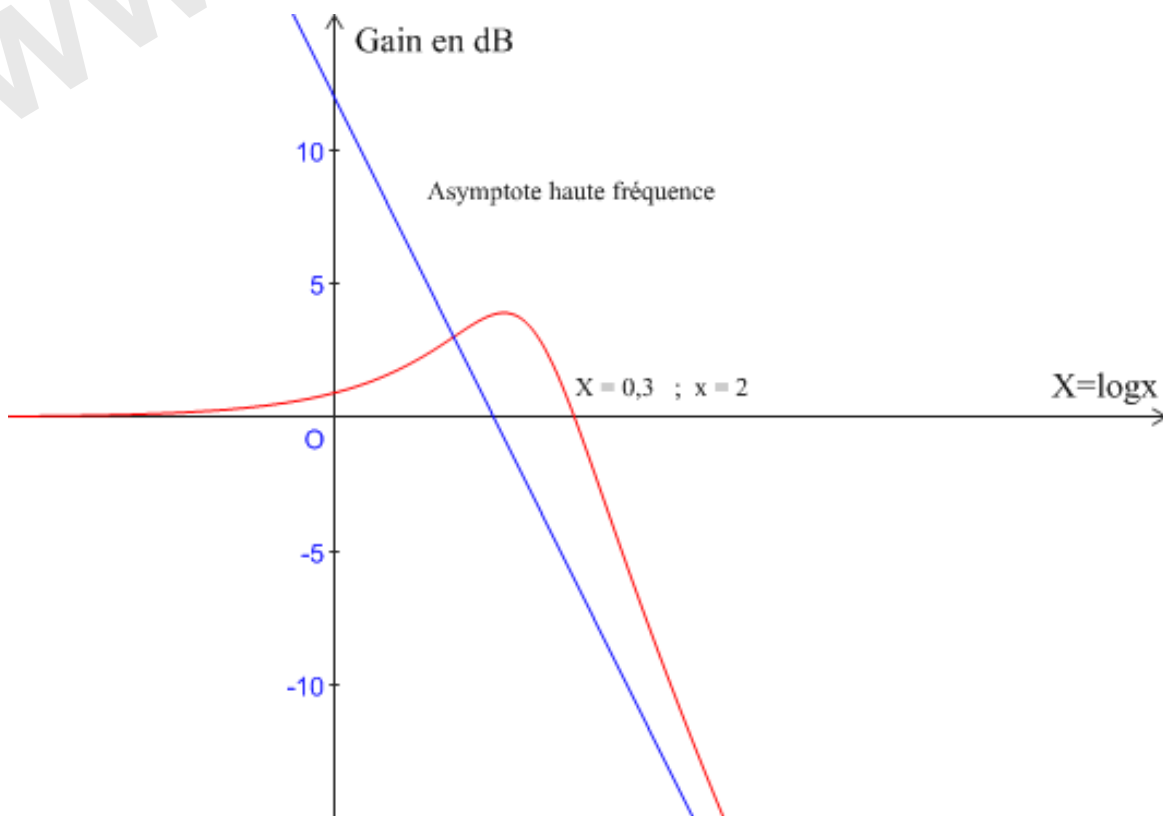
$$\frac{df(x)}{dx} = - \left( x^3 - \frac{x^5}{8} - \frac{x^5}{4} \right) = -x^3 \left( 1 - \frac{3x^2}{8} \right)$$

$$\frac{df(x)}{dx} = 0 \text{ pour } \begin{cases} x = 0 \\ x = \sqrt{\frac{8}{3}} \Rightarrow \log x = 0,21 \end{cases}$$

D'autre part pour  $f(x) = 1$  on a  $G_{dB} = 0$  soit :

$$f(x) = \left(1 - \frac{x^2}{2}\right)^2 + x^2 \left(1 - \frac{x^2}{4}\right)^2 = 1 - \frac{x^4}{4} + \frac{x^6}{16} = 1$$

$$\frac{x^4}{4} \left( \frac{x^2}{4} - 1 \right) = 0 \Rightarrow \begin{cases} x = 0 \\ x = 2 \text{ soit } \log x = 0,3 \end{cases}$$



Quelques points particuliers :

$$x = 1 \quad \log 1 = 0 \quad G_{dB} = +0,9 \text{ dB}$$

$$x = \sqrt{\frac{3}{8}} \quad \log \sqrt{\frac{3}{8}} = 0,21 \quad G_{dB} = +3,9 \text{ dB}$$

$$x = 2 \quad \log 2 = 0,3 \quad G_{dB} = 0,0 \text{ dB}$$

$$x = \sqrt{10} \quad \log \sqrt{10} = 0,5 \quad G_{dB} = -16,0 \text{ dB}$$

### Réponse en phase.

Le comportement asymptotique de la phase est :

$$x \rightarrow 0 \quad \varphi \rightarrow 0$$

$$x = 1 \quad \varphi = 0,31\pi$$

$$x \rightarrow (\sqrt{2})^- \quad \varphi \rightarrow -\frac{\pi}{2}$$

$$x \rightarrow (\sqrt{2})^+ \quad \varphi \rightarrow -\frac{\pi}{2}$$

$$x = 2 \quad \varphi = -\pi$$

$$x \rightarrow \infty \quad \varphi \rightarrow -\frac{3\pi}{2}$$

