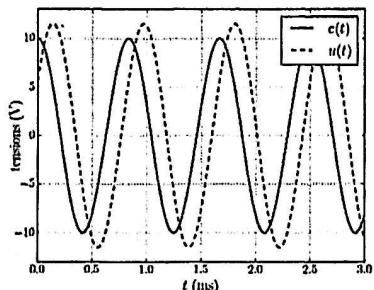
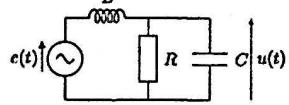


# DM Facultatif (correction)

## Exercice 1 (revenir à l'essentiel)

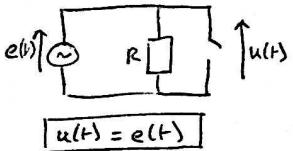
On considère le circuit suivant. On pose  $e(t) = E_m \cos(\omega t)$  et  $u(t) = U_m \cos(\omega t + \varphi)$ . La figure ci-dessous représente un oscilloscopage réalisé à la fréquence  $f = 1,2 \cdot 10^3$  Hz, avec  $R = 1,0 \text{ k}\Omega$  et  $C = 0,10 \mu\text{F}$ .



- Déterminer la valeur de  $u$  à basse et haute fréquences en utilisant uniquement les comportements asymptotiques des dipôles.
- Établir les expressions de  $U_m$  et de  $\varphi$  en fonction des composants du circuit.
- En déduire la valeur numérique de l'inductance  $L$  de la bobine.

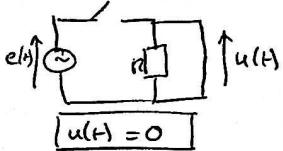
1. À basse fréquence :

Schéma équivalent



À haute fréquence :

Schéma équivalent



2. Détermination de la fonction de transfert :

$$\text{impédance équivalente du RC parallèle : } Z_{eq} = \frac{R}{1+jRC\omega}$$

$$\text{point diviseur de tension : } \underline{u} = \frac{\underline{Z}_{eq}}{\underline{Z}_{eq} + jL\omega} \underline{e}$$

$$\text{La fonction de transfert s'écrit donc : } \underline{H} = \frac{1}{1 + j\frac{\omega}{R} - LC\omega^2}$$

$$\text{On reconnaît } \underline{H} = \frac{1}{1 - x^2 + j\frac{x}{Q}} \text{ avec } x = \frac{\omega}{\omega_0}, Q = R\sqrt{\frac{C}{L}}$$

$$\text{On obtient donc } U_m = \frac{1}{\sqrt{(1-x^2)^2 + (\frac{x}{Q})^2}} \times E_m$$

$$\text{Et } \varphi = -\frac{\pi}{2} - \arctan\left(\frac{Q(x^2-1)}{x}\right) \quad (\text{astuce de cours avec } x = \frac{-j}{Q} \text{ de } H)$$

3.  $u(t)$  est en retard d'environ  $\frac{1}{8}$  de période soit  $\varphi \approx -\frac{2\pi}{8}$

$$\text{On cherche donc } \arctan\left(\frac{Q(x^2-1)}{x}\right) \approx -\frac{\pi}{4}$$

$$\text{Soit } \frac{Q(x^2-1)}{x} = -1 \text{ ou bien } x^2 + \frac{x}{Q} - 1 = 0 \quad \textcircled{1}$$

$$\left( \text{On prendra la solution positive, qui est } x = -\frac{1}{2Q} + \frac{\sqrt{(1/Q)^2 + 4}}{2} \right) \leftarrow \text{pas utile !}$$

$$x^2 = 4\pi^2 f^2 LC, \frac{x}{Q} = \frac{2\pi f L}{R} \text{ donc en utilisant } \textcircled{1} :$$

$$L = \frac{1}{4\pi^2 f^2 C + \frac{2\pi f}{R}}$$

$$\text{A.N: } L = 7,6 \text{ mH}$$

Remarque : avec l'expression  $\textcircled{1}$  injectée dans l'expression de  $U_m$ , on trouve  $U_m = \frac{1}{\sqrt{2}} \frac{Q}{x} E_m = \frac{R}{\sqrt{2} 2\pi f L} E_m$

$$\text{A.N: } \frac{R}{\sqrt{2} 2\pi f L} = 1,2$$

C'est ce qui est observé, l'amplitude  $U_m$  est 1,2 fois plus importante que celle de  $E_m$ .

## Exercice 2 (extrait Banque PT 2021)

Sur la Figure F9 on donne le schéma d'un filtre. On note  $H_F(\omega)$  sa fonction de transfert.

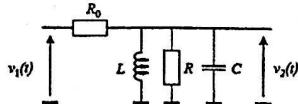


Figure F9. Schéma du filtre.

Q45. Déterminer l'expression de  $H_F(\omega)$  et la mettre sous la forme  $\underline{H}_F = \frac{H_0}{1 + jQ_F \left[ \frac{x-1}{x} \right]}$  avec

$$x = \frac{\omega}{\omega_0}, \quad \omega_0 \text{ étant la pulsation propre du filtre.}$$

Explicitons littéralement  $Q_F$ ,  $H_0$  et la fréquence caractéristique  $f_0$ .

Q46. Donner l'expression reliant le facteur de qualité, la fréquence propre et la bande passante à -3 dB.

On choisit  $R_0 = 470 \Omega$ ,  $R = 120 \Omega$ ,  $L = 50 \mu\text{H}$  et  $C = 50 \text{nF}$  de sorte que :  $H_0 \approx 0,2$ ,  $f_0 \approx 100 \text{kHz}$  et  $Q_F \approx 3$ .

Q47. Faire une représentation graphique approchée du gain en décibel  $G_{dB}$  en fonction de  $\log(x)$  ; préciser quelques valeurs sur ce graphe. Faire apparaître sur ce graphe la "bande passante à -3 dB".

Q45 : Impédance équivalente à  $L$ ,  $R$  et  $C$  en parallèle :

$$Z_{eq} = \frac{1}{\frac{1}{jL\omega} + \frac{1}{R} + \frac{jC\omega}{1}}$$

Pont diviseur de tension :  $\underline{v_2} = \frac{1}{1 + \frac{R_0}{Z_{eq}}} \underline{v_1}$

Soit  $\underline{H}_F(\omega) = \frac{1}{1 + \frac{R_0}{R} + jQ_C\omega - j\frac{R_0}{L\omega}}$  (4)

Pour la fonction de transfert canonique, on remarque que  $\underline{H}_F = H_0$  réel pour  $x = 1$

On utilise cette propriété dans la fonction de transfert précédente :

- $\underline{H}_F(\omega)$  réel pour  $jQ_C\omega - j\frac{R_0}{L\omega} = 0$   
soit  $\omega = \frac{1}{\sqrt{LC}}$  (valeur positive)

donc  $\left[ \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \right] \quad (x = 1 \Leftrightarrow \omega = \omega_0)$  (5)

- $\underline{H}_F(\omega_0) = \left[ H_0 = \frac{R}{R + R_0} \right]$  (6)

Il ne manque plus que  $Q_F$  à identifier.  
Mettions la fonction de transfert sous forme canonique :

$$\begin{aligned} \underline{H}_F(\omega) &= \frac{H_0}{H_0 \left( 1 + \frac{R_0}{R} + jQ_C\omega \frac{\omega}{\omega_0} - j\frac{R_0}{L}\frac{\omega}{\omega_0} \right)} \\ &= \frac{H_0}{1 + jR'\sqrt{\frac{C}{L}}x - jR'\sqrt{\frac{C}{L}}\frac{1}{x}} \end{aligned}$$

avec  $R' = \frac{RR_0}{R + R_0}$

Soit  $Q_F = R'\sqrt{\frac{C}{L}}$

Q46. On cherche les fréquences de coupures.

On peut montrer que le maximum est en  $x = 1$  où  $|\underline{H}_F| = H_0$

Il faut donc chercher  $x_c$  tel que  $|\underline{H}_F(x_c)| = \frac{H_0}{\sqrt{2}}$  (équivalent à "3 dB")

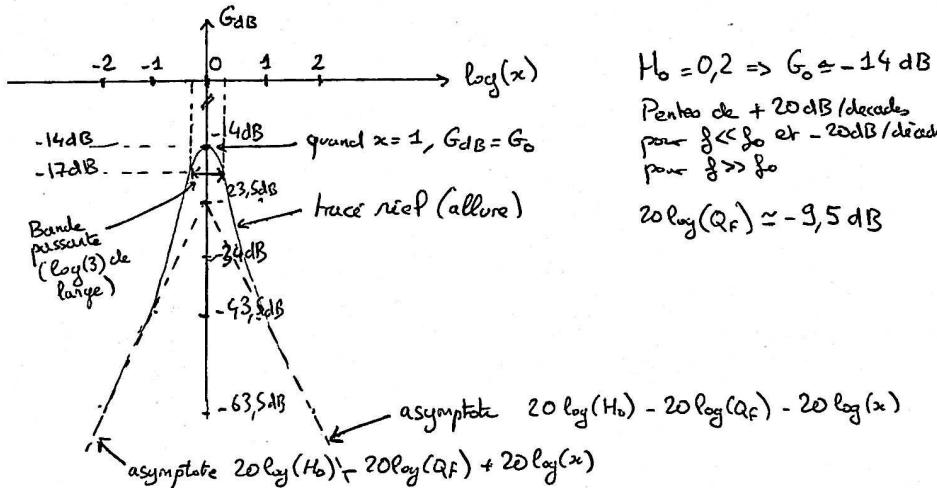
Soit  $Q_F \left( x_c - \frac{1}{x_c} \right) = \pm 1 \quad \text{ou} \quad \left| x_c^2 - \frac{1}{x_c} - 1 \right| = Q_F^2$

Les deux équations ont le même discriminant :  $\Delta = \frac{1}{Q_F^2} + 4$

Les quatre solutions sont :  $x_{c1} = \frac{1}{2Q_F} + \frac{\sqrt{\Delta}}{2}$     $x_{c3} = -\frac{1}{2Q_F} + \frac{\sqrt{\Delta}}{2}$   
 $x_{c2} = \frac{1}{2Q_F} - \frac{\sqrt{\Delta}}{2}$     $x_{c4} = -\frac{1}{2Q_F} - \frac{\sqrt{\Delta}}{2}$

Seulement deux sont positives,  $x_{c2}$  et  $x_{c3}$ . On a donc une largeur de bande passante  $\omega_0 \times (x_{c2} - x_{c3}) = \frac{\pi\omega_0}{Q_F}$

Q47.



$$H_0 = 0,2 \Rightarrow G_0 \approx -14 \text{ dB}$$

Pente de +20 dB/decade pour  $x \ll f_0$  et -20 dB/decade pour  $x \gg f_0$

$$20 \log(Q_F) \approx -9,5 \text{ dB}$$

asymptote  $20 \log(H_0) + 20 \log(Q_F) + 20 \log(x)$   
asymptote  $20 \log(H_0) - 20 \log(Q_F) + 20 \log(x)$

### Exercice 3 (un classique de cinématique)

On modélise un ballon sonde par un point matériel de coordonnées  $(x(t), z(t))$ . Le ballon est lâché depuis le point  $Q$  à l'instant  $t = 0$ . Il acquiert quasi-instantanément une vitesse verticale  $v_0$  qui demeure constante tout au long du mouvement. Le vent lui communique une vitesse horizontale  $v_x > 0$ , orientée suivant l'axe ( $Ox$ ), et proportionnelle à son altitude  $z > 0$  mesurée par rapport au niveau du sol :  $v_x = z/\tau$  où  $\tau > 0$  est homogène à un temps.

- 1 - Écrire et résoudre l'équation différentielle vérifiée par  $z(t)$ .
- 2 - Écrire et résoudre l'équation différentielle vérifiée par  $x(t)$ , à exprimer en fonction de  $v_0$  et  $\tau$ .
- 3 - En déduire l'équation  $z(x)$  de la trajectoire du ballon sonde.
- 4 - Représenter cette trajectoire, et représenter le vecteur vitesse du ballon sonde à trois instants différents.
- 5 - Exprimer les composantes de l'accélération du ballon sonde.

1. Pour le mouvement vertical,  $\frac{dz}{dt} = v_0$  (équation différentielle simple!). La solution est trouvée en intégrant :

$$z(t) = v_0 t + 0 \quad \text{position initiale du ballon sonde } (O_z)$$

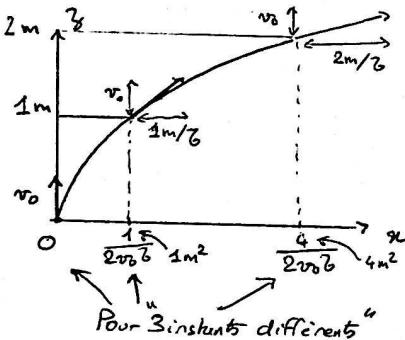
2. Pour le mouvement horizontal :  $\frac{dx}{dt} = \frac{v_x}{\tau}$  en utilisant la réponse précédente, soit en intégrant :

$$x(t) = \frac{v_0 t^2}{2\tau} + 0 \quad \text{position initiale du ballon sonde } (O_x)$$

3. On remarque que  $x = \frac{z^2}{2v_0 \tau}$  qui est l'équation de la trajectoire  $z(x)$

Pour  $z(x)$  :  $z = \sqrt{2v_0 \tau x}$  en considérant  $x > 0$ .

4.



5. Accélération verticale nulle car vitesse verticale constante.

Accélération horizontale  $\left| \frac{d^2x}{dt^2} = \frac{v_0}{\tau} \right|$  d'après 2.