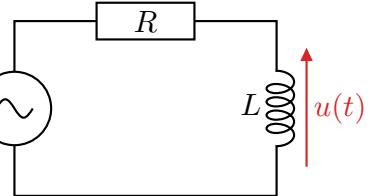


## TD application : 1<sup>er</sup> ordre et oscillateurs en RSF



### I Circuit RL série en RSF



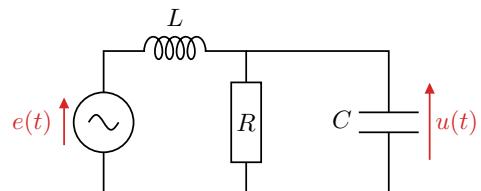
On considère le circuit ci-contre en régime sinusoïdal forcé, où la source de tension impose  $e(t) = E \cos(\omega t)$  avec  $E > 0$ .

- 1 Déterminer, sans calcul, le type de filtre réalisé par ce circuit.
  - 2 Exprimer l'amplitude complexe  $\underline{U}$  de  $u(t)$  en fonction de  $E$ ,  $R$ ,  $L$  et  $\omega$ . Déterminer alors l'expression de la fonction de transfert de ce filtre, et la mettre sous la forme
- $$H(x) = \frac{\text{j}x}{1 + \text{j}x} \quad \text{avec} \quad x = \frac{\omega}{\omega_c} \quad \text{où} \quad \omega_c \quad \text{à déterminer}$$
- 3 Déterminer son gain et l'expression de son déphasage en fonction de  $x$ . En déduire l'amplitude  $U$  et la phase  $\varphi_u$  réelles de  $u(t)$ .
  - 4 Déterminer les valeurs du gain et du déphasage en  $x = 1$ . Déterminer sa bande passante ; justifier alors l'appellation « pulsation de coupure » pour  $\omega_c$ , et tracer l'allure du gain et du déphasage phase.
  - 5 Les tensions  $e(t)$  et  $u(t)$  peuvent-elles être en phase ? En opposition de phase ? En quadrature de phase ? Préciser le cas échéant pour quelle(s) pulsation(s).



### II Condition de résonance

Le circuit ci-contre est alimenté par une source de tension sinusoïdale de f.é.m.  $e(t) = E_0 \cos(\omega t)$ . On s'intéresse à la tension  $u(t)$  aux bornes du résistor et de la capacité montés en parallèle.



- 1 Établir l'expression de l'amplitude complexe  $\underline{U}$  associée à  $u(t)$  en régime sinusoïdal forcé, en fonction de  $E_0$ ,  $x$  et  $\xi$ . La mettre sous la forme

$$\underline{U} = \frac{1}{1 - x^2 + 2\text{j}\xi x} E_0 \quad \text{avec} \quad x = \frac{\omega}{\omega_0} \quad \text{où} \quad \xi \quad \text{et} \quad \omega_0 \quad \text{à déterminer.}$$

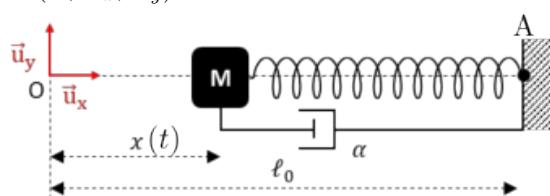
- 2 Étudier l'existence éventuelle d'une résonance pour la tension  $u(t)$ .



### III Modélisation d'un haut-parleur

On modélise la partie mécanique d'un haut-parleur comme une masse  $m$ , se déplaçant horizontalement le long d'un axe ( $Ox$ ). On travaille dans le référentiel du laboratoire avec le repère  $(O, \vec{u}_x, \vec{u}_y)$ .

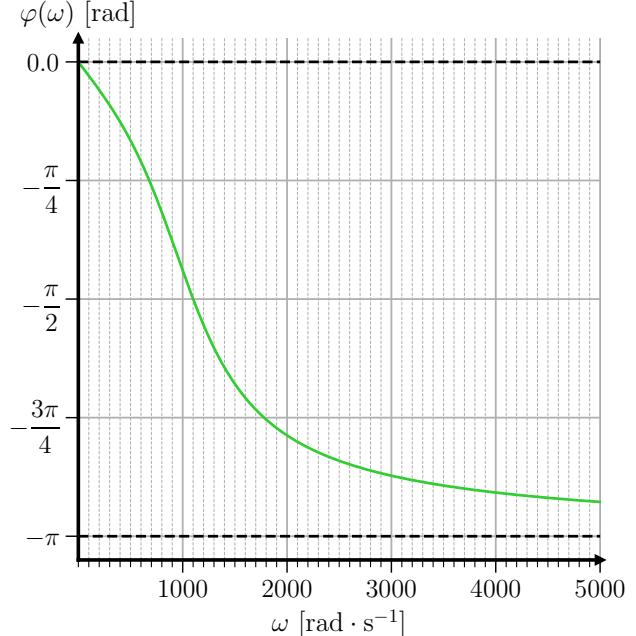
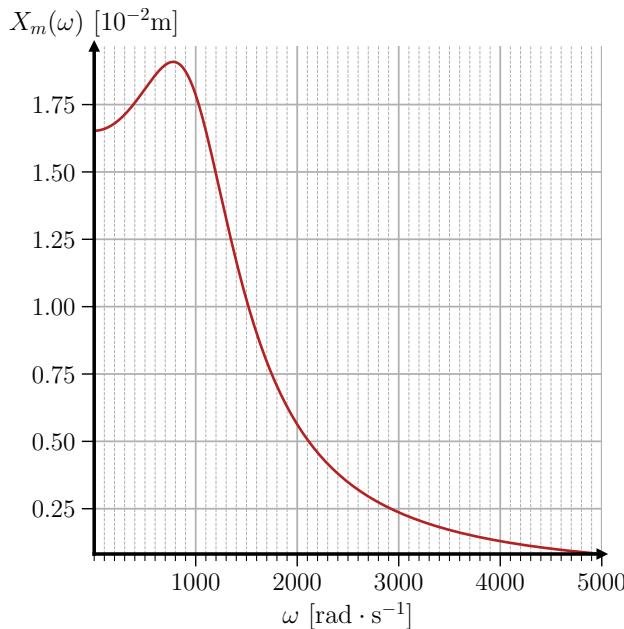
Cette masse est reliée à un ressort de longueur à vide  $\ell_0$  et de raideur  $k$  et subit une force de frottement fluide :  $\vec{f} = -\alpha \vec{v}$ . Elle est par ailleurs soumise à une force  $\vec{F}(t)$ , imposée par le courant  $i(t)$  entrant dans le haut-parleur, qui vaut :  $\vec{F}(t) = K i(t) \vec{u}_x$  où  $K$  est une constante. On suppose que le courant est de la forme  $i(t) = I_m \cos(\omega t)$ .



$m = 10 \text{ g}$ ,  $K = 200 \text{ N} \cdot \text{A}^{-1}$  et  $I_m = 1,0 \text{ A}$ .

- 1 Établir le système, puis écrire l'équation différentielle vérifiée par  $x(t)$ , la position de la masse  $m$ .
- 2 La mettre sous forme canonique et identifier les expressions de la pulsation propre  $\omega_0$  et du facteur de qualité  $Q$ .
- 3 Justifier qu'en régime permanent, on ait  $x(t) = X_m \cos(\omega t + \phi)$
- 4 Déterminer l'expression de l'amplitude complexe  $\underline{X}$  de  $x(t)$ .
- 5 Exprimer  $X_m(\omega)$ . Existe-t-il toujours une résonance ?

On a tracé ci-dessous les courbes de  $X_m(\omega)$  et de  $\varphi(\omega)$ .



- 6 Pour quelle pulsation le déplacement est-il en quadrature de phase avec la force excitatrice ? Déterminer alors graphiquement la pulsation propre  $\omega_0$ .
- 7 Relever sur le graphique la valeur de  $\omega_r$  ; en déduire la valeur de  $Q$ .



## IV Résonance d'intensité dans un circuit RLC parallèle

L'antenne d'un émetteur radio peut être modélisée par un circuit électrique équivalent composé de l'association en parallèle d'une résistance  $R$ , d'une bobine d'inductance  $L$  et d'un condensateur de capacité  $C$ .

L'antenne est alimentée par une source idéale de courant dont l'intensité caractéristique varie de manière sinusoïdale dans le temps :  $i(t) = I_0 \cos(\omega t)$ .

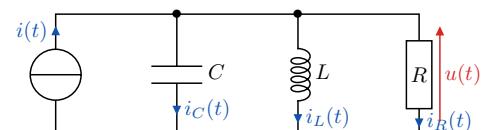
On s'intéresse à la manière dont l'amplitude de la tension  $u(t)$  aux bornes de l'antenne, qui correspond au signal envoyé, dépend de  $\omega$ .

- 1 Déterminer l'impédance complexe de l'association des dipôles  $R, L$  et  $C$ .
- 2 En déduire l'amplitude complexe  $\underline{U}$  de la tension  $u$  en fonction de  $\omega$ ,  $I_0$ ,  $R$ ,  $L$  et  $C$ . La mettre sous la forme

$$\underline{U} = \frac{U_0}{1 + jQ \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)}$$

avec  $U_0$ ,  $Q$  et  $\omega_0$  des constantes à déterminer en fonction de données du problème.

- 3 Pour quelle pulsation  $\omega_r$  l'amplitude réelle  $U$  de  $u$  prend-elle sa valeur maximale  $U_{\max}$  ? Que vaut  $U_{\max}$  en fonction des données du problème ? Conclure sur la fréquence à utiliser.
- 4 Représenter le graphe donnant  $U$  en fonction de la pulsation réduite  $x = \omega/\omega_0$  avec  $\omega_0 = 1/\sqrt{LC}$ .
- 5 Exprimer la largeur de la bande passante  $\Delta\omega$ .
- 6 On se place dans le cas  $R = 7\Omega$ ,  $L = 1,2 \times 10^{-8}$  H et  $C = 2,3 \times 10^{-10}$  F. Calculer la valeur de l'acuité  $A_c = \omega_0/\Delta\omega$  de la résonance. Interpréter sa dépendance en  $R$ .

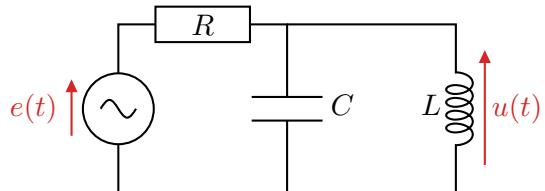


# TD entraînement : 1<sup>er</sup> ordre et oscillateurs en RSF



## I Résonance d'un circuit bouchon

On considère le circuit  $RLC$  représenté ci-contre, composé d'un résistor, de résistance  $R$ , d'une bobine idéale d'inductance  $L$ , d'un condensateur idéal, de capacité  $C$ , alimenté par une source idéale de tension, de f.e.m.  $e(t) = E_0 \cos(\omega t)$ . On se place en régime sinusoïdal forcé.

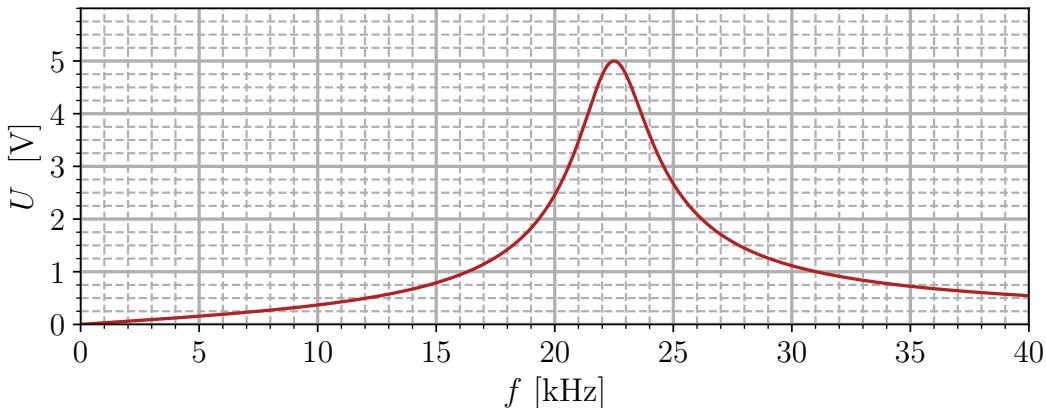


- 1 Exprimer l'amplitude complexe  $U$  de  $u(t)$  en fonction de  $E_0$ ,  $R$ ,  $L$ ,  $C$  et  $\omega$ .
- 2 Établir qu'il existe un phénomène de résonance pour la tension  $u(t)$ . Préciser la pulsation  $\omega_0$  à laquelle ce phénomène se produit et la valeur de l'amplitude réelle de  $u(t)$  à cette pulsation.
- 3 Mettre l'amplitude réelle  $U$  de  $u(t)$  sous la forme :

$$U = \frac{E_0}{\sqrt{1 + Q^2 \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)^2}}$$

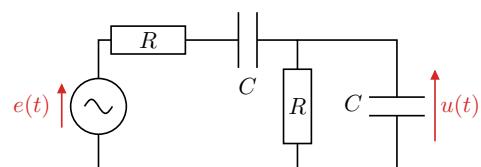
avec  $Q$  un facteur sans dimension à exprimer en fonction de  $R, L$  et  $C$ .

- 4 Exprimer la bande passante  $\Delta\omega$  de cette résonance en fonction de  $Q$  et  $\omega_0$ .
- 5 En déduire les valeurs numériques de  $C$ ,  $Q$  et  $E_0$  à l'aide du graphe ci-dessous représentant l'amplitude réelle de  $u(t)$  en fonction de la fréquence  $f = \omega/2\pi$ , sachant que  $L = 1 \text{ mH}$  et  $R = 1 \text{ k}\Omega$ .



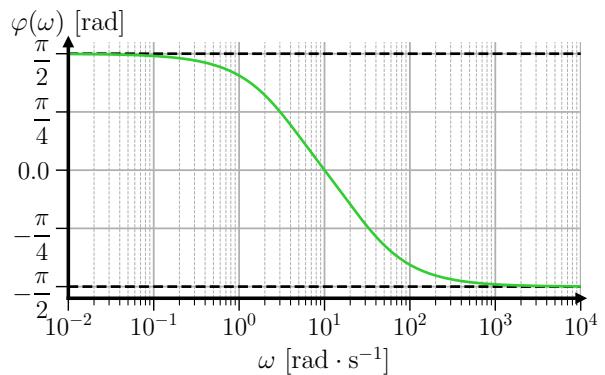
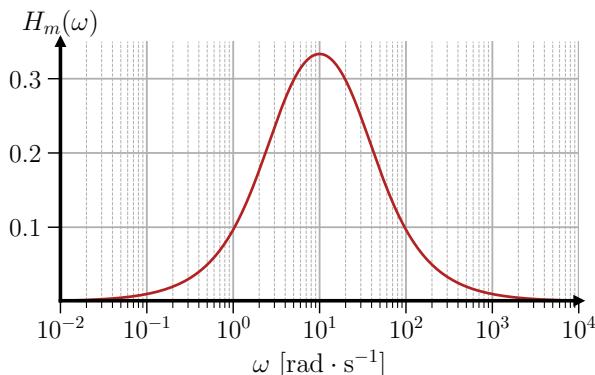
## II Filtre de WIEN

On considère le circuit ci-contre avec  $e(t) = E_m \cos(\omega t)$ . On note  $u(t) = U_m \cos(\omega t + \varphi)$  et on pose  $H_m = U_m/E_m$ .



- 1 Déterminer les valeurs limites de  $u(t)$  à basse et haute fréquences.

Les courbes représentatives de  $H_m(\omega)$  et  $\varphi(\omega)$  sont fournies par les figures ci-dessous.



- 2 Observe-t-on un phénomène de résonance en tension ? Justifier.
- 3 Déterminer graphiquement la pulsation de résonance, les pulsations de coupure et la bande passante du filtre.
- 4 Après avoir associé certaines impédances entre elles, établir l'expression de  $\underline{H} = \underline{u}/\underline{e}$ . La mettre sous la forme :

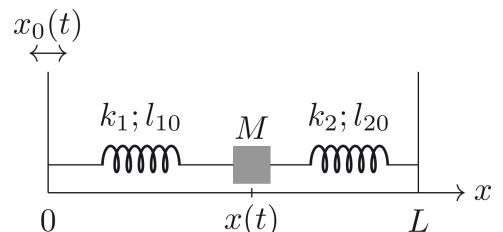
$$\underline{H} = \frac{H_0}{1 + jQ \left( x - \frac{1}{x} \right)} \quad \text{avec} \quad x = \frac{\omega}{\omega_0}$$

avec  $H_0$ ,  $\omega_0$  et  $Q$  des constantes à exprimer en fonction (éventuellement) de  $R$  et  $C$ .

- 5 Déterminer graphiquement la valeur du produit  $RC$ .

### III Système à deux ressorts

Un point matériel  $M$ , de masse  $m$ , peut se déplacer sur une tige *horizontale* parallèle à l'axe  $Ox$  au sein d'un fluide visqueux qui exerce sur lui la force de frottement  $\vec{f} = -h\vec{v}$  avec  $\vec{v}$  le vecteur vitesse de  $M$  dans le référentiel galiléen  $\mathcal{R}$  du laboratoire. Les frottements entre  $M$  et l'axe horizontal sont négligeables. On repère  $M$  par son abscisse  $x(t)$ .



$M$  est relié à deux parois verticales par deux ressorts de raideurs  $k_1$  et  $k_2$ , de longueurs à vide  $\ell_{10}$  et  $\ell_{20}$ . Celle de droite est immobile en  $x = L$ , celle de gauche, d'abscisse  $x_0(t)$ , est animée d'un mouvement d'équation horaire  $x_0(t) = X_{0m} \cos(\omega t)$ . On supposera que  $L = \ell_{10} + \ell_{20}$ .

- 1 Identifier les différentes forces s'exerçant sur  $M$ .
- 2 Déterminer la position d'équilibre  $x_{\text{eq}}$  de  $M$  lorsque la paroi de gauche est immobile en  $x_0 = 0$ .
- 3 On introduit  $x_h(t) = x(t) - x_{\text{eq}}$ . Établir l'équation différentielle sur  $x_h(t)$  lorsque la paroi bouge.

Pour étudier le régime sinusoïdal forcé, on introduit les grandeurs complexes  $\underline{x}_0(t) = X_{0m} \exp(j\omega t)$ ,  $\underline{x}_h(t) = X_m \exp(j(\omega t + \varphi))$  et  $\underline{v}(t) = V_m \exp(j(\omega t + \phi))$  associées à  $x_0(t)$ ,  $x_h(t)$  et  $v(t) = \dot{x}_h(t)$ .

- 4 Définir les amplitudes complexes  $\underline{X}_0$ ,  $\underline{X}$  et  $\underline{V}$  de  $x_0(t)$ ,  $x_h(t)$  et  $v(t)$ .
- 5 En exprimant  $\omega_0$ ,  $Q$  et  $\alpha$  en fonction des données du problème, établir la relation :

$$\underline{V} = \frac{\alpha}{1 + jQ \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)} \underline{X}_0$$

- 6 Mettre en évidence l'existence d'une résonance de vitesse.