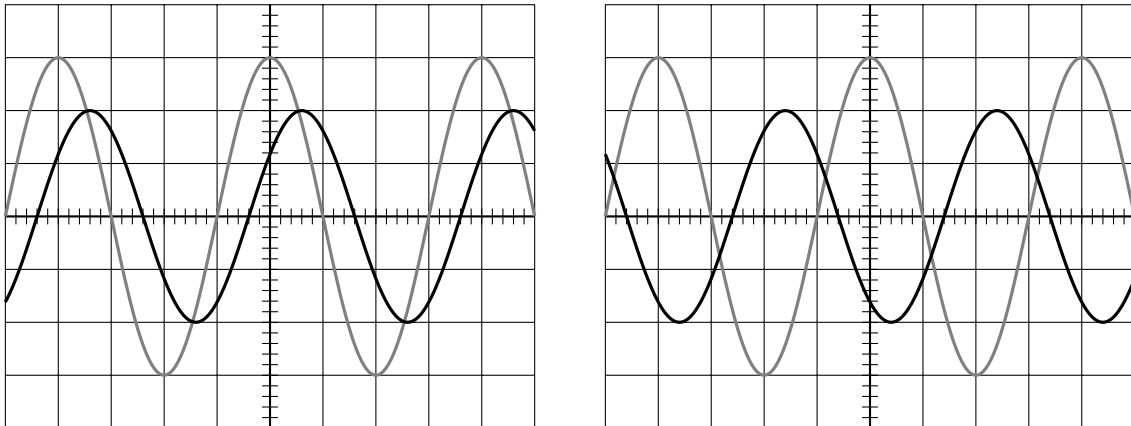


## TD - M6 - Oscillations forcées

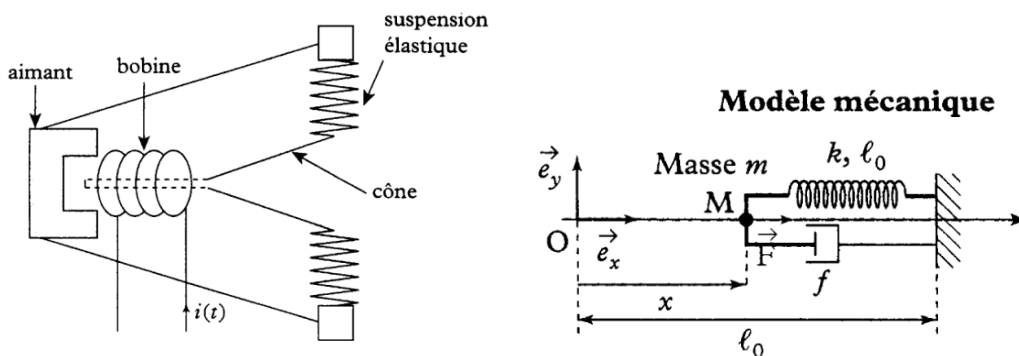
### 1 Mesures de déphasages



On visualise deux signaux sur un écran d'oscilloscope : le premier (en gris) s'exprime sous la forme :  $e(t) = e_m \cos \omega t$  et le second (en noir) s'exprime sous la forme  $s(t) = s_m \cos(\omega t + \varphi)$  avec  $\varphi \in ]-\pi, \pi]$ . Exprimer  $\varphi$  dans chacun des cas.

### 2 Modélisation mécanique d'un haut-parleur

On modélise la partie mécanique d'un haut-parleur à l'aide d'une masse  $m$ , se déplaçant horizontalement sans frottement le long de l'axe  $(O, \vec{e}_x)$ . Cette masse  $m$ , assimilée à un point matériel  $M$ , est reliée à un ressort de longueur à vide  $\ell_0$  et de raideur  $k$  ainsi qu'à un amortisseur fluide exerçant une force  $-\lambda \vec{v}$  (avec  $\lambda$  constante).



Elle est soumise à une force  $\vec{F}(t)$ , imposée par le courant  $i(t)$  entrant dans le haut-parleur. Cette force est proportionnelle au courant  $i(t)$  circulant dans la bobine et s'exprime sous la forme  $\vec{F}(t) = K_0 i(t) \vec{e}_x$ , avec  $K_0$  une constante. On suppose que le courant est sinusoïdal :  $i(t) = I_m \cos(\omega t)$ , avec  $\omega = 2\pi \times 1,0 \cdot 10^3 \text{ rad.s}^{-1}$ .

Données :  $m = 10 \text{ g}$ ,  $k = 15 \text{ kN.m}^{-1}$ ,  $K_0 = 200 \text{ N.A}^{-1}$  et  $I_m = 1 \text{ A}$ .

- Déterminer l'équation différentielle vérifiée par la position  $x$  de  $M$ .
- Poser une pulsation propre  $\omega_0$  et un facteur de qualité  $Q$ , puis calculer  $\lambda$  pour obtenir  $Q = 1/\sqrt{2}$ .  
On suppose cette condition vérifiée dans toute la suite.

On cherche la solution en régime sinusoïdal permanent sous la forme  $x(t) = x_m \cos(\omega t + \varphi)$ . On passe en complexe :  $\underline{x}(t) = x_m e^{i(\omega t + \varphi)} = \underline{x}_m e^{i\omega t}$ .

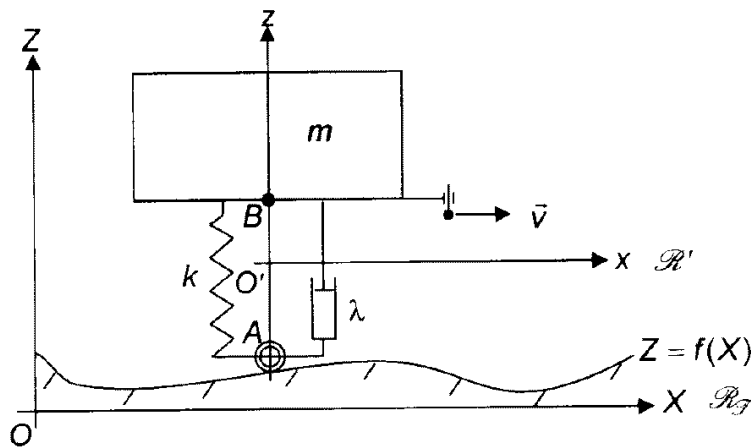
- Déterminer l'amplitude complexe  $\underline{x}_m(\omega)$  de  $M$  en régime sinusoïdal forcé.
- Déterminer numériquement, pour la pulsation imposée par le courant, l'expression de la réponse forcée  $x(t) = x_m \cos(\omega t + \varphi)$ .

### 3 Oscillations verticales d'une remorque.

Une remorque, assimilable à un point matériel de masse  $m = 100$  kg situé en un point  $B$ , est tirée par un véhicule roulant à la vitesse horizontale constante  $\vec{v}$ . Elle repose sur une roulette  $A$  de dimensions et de masse négligeables devant  $m$ , par l'intermédiaire d'une suspension constituée d'un ressort de raideur  $k = 6,10 \cdot 10^3$  N.m<sup>-1</sup> et d'un amortisseur (piston coulissant dans un cylindre rempli d'huile) dont le coefficient d'amortissement est  $\lambda$ . La force qu'exerce l'amortisseur sur la remorque vaut en norme  $\vec{F} = -\lambda \frac{d\ell}{dt} \vec{u}_z$  où  $\ell$  est la longueur  $AB$ .

La longueur à vide du ressort est  $AB = \ell_0 = 70$  cm. On donne  $g = 9,81$  m.s<sup>-2</sup>.

Le référentiel terrestre  $\mathcal{R}_T$  est associé au repère  $OXYZ$  avec  $OX$  horizontal de même direction et sens que  $\vec{v}$  et  $OZ$  vertical ascendant. Le profil de la route peut être décrit par une fonction  $Z = f(X)$ . Le mouvement de  $B$  sera étudié par rapport au référentiel  $\mathcal{R}'$  d'origine  $O'$  en translation rectiligne uniforme à la vitesse  $\vec{v}$  par rapport à  $\mathcal{R}_T$  et également galiléen. L'altitude de  $O'$  dans  $OXYZ$  sera définie dans la question 1) et le mouvement de  $B$  est décrit par une fonction  $z(t)$ .



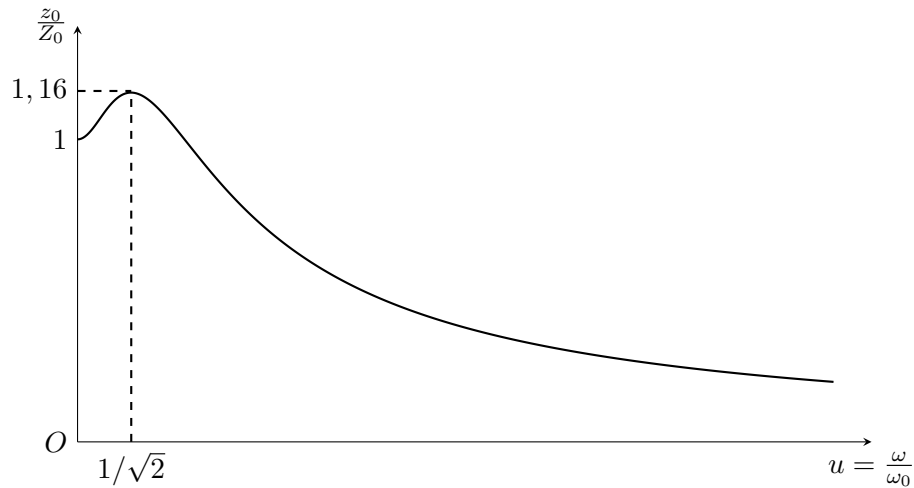
La route, dans une première partie est plane et horizontale, et correspond au profil  $Z = 0$ .

1. Calculer la longueur  $\ell_1$  du ressort quand  $B$  est à l'équilibre par rapport au référentiel  $\mathcal{R}'$ . Dans toute la suite, l'altitude de  $O'$  sera prise égale à  $\ell_1$ . On pose  $\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}}$ .
2. Le coefficient d'amortissement  $\lambda$  possède, dans toute la suite, une valeur critique  $\lambda = \lambda_c = 2\sqrt{mk}$ . Calculer numériquement  $\lambda_c$  et établir l'équation différentielle du mouvement de  $B$  dans  $\mathcal{R}'$ . Résoudre cette équation avec comme conditions initiales :  $z(0) = z_0 = 10$  cm et  $\dot{z} = \dot{z}_0 = 0$ . Quel est l'intérêt pratique de la présence de l'amortisseur ?

La route possède à présent un profil sinusoïdal de type "tôle ondulée" décrit par la fonction  $Z(t) = Z_0 \cos(2\pi \frac{X}{L})$  où  $Z_0 = 5,0$  cm.

3. (a) Quelle est l'expression de la pulsation  $\omega$  du mouvement de la roulette  $A$  dans le référentiel  $\mathcal{R}'$  ?
- (b) On observe qu'en régime établi,  $z(t)$  est sinusoïdal et de même pulsation  $\omega$ . Établir l'équation différentielle du mouvement de  $B$  dans  $\mathcal{R}'$ .
- (c) Pour la résoudre, on utilise la notation complexe. On pose  $\underline{Z}(t) = Z_0 e^{i\omega t}$ ,  $\underline{z}(t) = z_0 e^{i(\omega t + \varphi)}$  et  $u = \frac{\omega}{\omega_0}$ . Déterminer l'expression de l'amplitude complexe  $\underline{z}_0 = z_0 e^{i\varphi}$  en fonction de  $Z_0$  et  $u$ , puis de son module  $z_0$ .

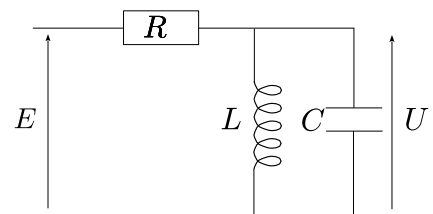
On a tracé ci-après le graphe représentant  $\frac{z_0(u)}{Z_0}$ . Commenter la courbe obtenue.



(d) Que se passerait-il en l'absence d'amortisseur ( $\lambda = 0$ ) ? Conclure.

### 4 Régime sinusoïdal en électricité

Les systèmes électroniques sont régulièrement soumis à des tensions sinusoïdales et peuvent, à l'image des oscillateurs mécaniques, être étudiés dans le cadre des oscillations forcées. Considérons le circuit ci-contre, excité par un générateur sinusoïdal de tension :  $E(t) = E_m \cos(\omega t)$ .



On peut montrer que la réponse en tension  $U(t)$  du circuit vérifie l'équation différentielle suivante :

$$RC\ddot{U} + \dot{U} + \frac{R}{L}U = \dot{E}$$

qui devient, en posant  $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$  :

$$\frac{R}{L\omega_0^2}\ddot{U} + \dot{U} + \frac{R}{L}U = \dot{E}$$

1. En régime forcé,  $U(t) = U_m \cos(\omega t + \varphi)$ . Montrer que l'amplitude complexe  $\underline{U}_m$  s'exprime sous la forme :

$$\underline{U}_m = \frac{E_m}{1 + j \frac{R}{L\omega_0} \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)}$$

2. Exprimer les valeurs asymptotiques de l'amplitude  $U_m$  pour  $\omega \rightarrow 0$  et  $\omega \rightarrow \infty$ . Pour quelle pulsation observe-t-on une résonance ? Que vaut  $U_{m,max}$  ?
3. Déterminer  $\varphi$  pour  $\omega = \omega_0$ .

### 5 Capteur de niveau d'eau (d'après ATS 2024)

On s'intéresse à la mesure de la hauteur d'eau d'une piscine grâce à un capteur capacitif.

Un condensateur plan, constitué de deux armatures planes de surface  $S$ , séparées d'une épaisseur  $e$  dans le vide possède une capacité :

$$C = \frac{\epsilon_0 S}{e}$$

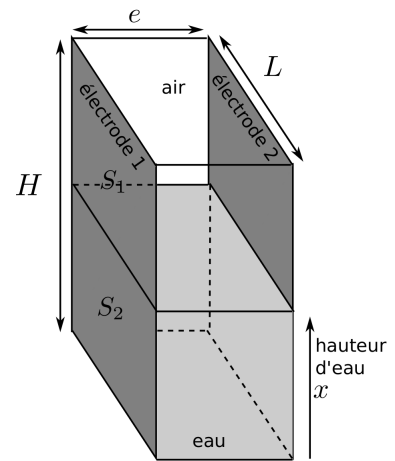
avec  $\epsilon_0 = 8,85 \cdot 10^{-12} \text{ F.m}^{-1}$ , la permittivité électrique du vide. On établira ce résultat dans le cours d'électrostatique (EM2).

Le principe du capteur est schématisé ci-contre. Dans un milieu de permittivité diélectrique relative  $\epsilon_r$ , l'expression de la capacité d'un condensateur plan s'écrit :

$$C = \frac{\epsilon_0 \epsilon_r S}{e} \quad (1)$$

On a  $\epsilon_r = 1$  pour l'air et  $\epsilon_r = 80$  pour l'eau.

Le capteur est équivalent à deux condensateurs  $C_1$  et  $C_2$  placés en parallèle, l'un situé dans l'air (surface des électrodes  $S_1$  dans l'air) et l'autre dans l'eau (surface des électrodes  $S_2$  dans l'eau). Les capacités de ces deux condensateurs placés en parallèle s'additionnent.



1. Établir l'expression de la capacité totale  $C = C_1 + C_2$ , et l'écrire sous la forme  $C = ax + b$ , avec  $a$  et  $b$  des constantes à exprimer en fonction des dimensions  $H$ ,  $L$  et  $e$  du condensateur, de  $\epsilon_0$  et de la permittivité diélectrique relative  $\epsilon_r$  de l'eau.

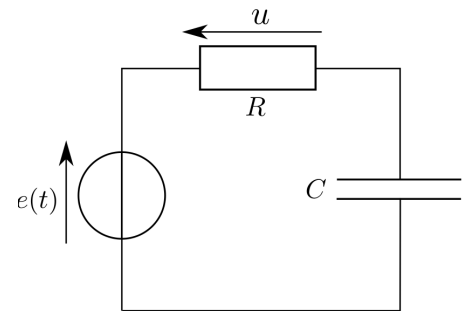
Pour mesurer la valeur de  $C$ , on place le capteur dans un montage électrique (voir ci-contre). Le générateur de tension impose une tension  $e(t) = A \cos \omega t$  avec  $A > 0$ .

On mesure alors la tension  $u$  aux bornes de la résistance. On admet qu'elle vérifie l'équation suivante :

$$RC \frac{de}{dt} = RC \frac{du}{dt} + u \quad (2)$$

On utilise le formalisme complexe :  $e(t)$  est représenté par  $\underline{e}(t) = A e^{j\omega t}$  et  $u(t) = U_0 \cos(\omega t + \varphi)$  par  $\underline{u}(t) = \underline{U}_0 e^{j\omega t}$  avec  $\underline{U}_0 = U_0 e^{j\varphi}$ .

$j$  est le nombre complexe tel que  $j^2 = -1$ .



2. À partir de l'équation (2), établir l'expression de  $\underline{U}_0$  en fonction de  $A$ ,  $\omega$ ,  $R$  et  $C$ .
3. Établir l'expression de l'amplitude  $U_0$  de la tension  $u(t)$  en fonction des mêmes grandeurs.
4. On se place dans la limite basse fréquence. Préciser ce que cela signifie, et donner alors l'expression approchée de  $U_0$ .
5. Expliquer comment ce montage permet une mesure du niveau d'eau.

## 6 Réponse d'un filtre

On attaque un circuit électronique avec un signal d'entrée  $V_e(t) = 2 + \cos(\omega_c t) + \frac{1}{2} \cos(2\omega_c t)$ , supposé exprimé en unité SI.

En régime sinusoïdal permanent la tension de sortie  $\underline{V}_s$  est reliée à la tension d'entrée  $\underline{V}_e$  par la fonction de transfert :

$$\frac{\underline{V}_s}{\underline{V}_e} = \frac{1}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}}$$

1. Représenter le spectre de  $V_e$ .
2. Déterminer le spectre de  $V_s$  en justifiant les valeurs prises par les différentes composantes de ce spectre.
3. Déterminer complètement l'expression de  $V_s(t)$ .