CLASSES DE PCSI 1 et 3- Corrigé du D.L N°7 DE PHYSIQUE

Problème 1: Etude de bobines...

Exercice 1 : Décharge d'un condensateur dans une bobine

1. En appelant i l'intensité traversant la bobine orientée en convention récepteur, on a : $u = ri + L\frac{di}{dt}$ et

 $i = -C \frac{du}{dt}$ (convention générateur pour le condensateur).

Il vient donc $LC \frac{d^2u}{dt^2} + rC \frac{du}{dt} + u = 0$, équation qui se met sous la forme canonique :

$$\frac{d^2u}{dt^2} + \frac{\mathcal{W}_0}{Q}\frac{du}{dt} + \mathcal{W}_0^2u = 0 \text{ en posant } \mathcal{W}_0^2 = \frac{1}{LC} \text{ et } \frac{\mathcal{W}_0}{Q} = \frac{r}{L}.$$

D'où : $W_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ et $Q = \frac{L W_0}{r} = \frac{1}{r} \sqrt{\frac{L}{C}}$.

- **2.1.** Le régime est pseudo-sinusoïdal à condition que $Q > \frac{1}{2}$, c'est à dire $r < 2\sqrt{\frac{L}{C}}$
- 2.2. Dans le cas d'un régime pseudo-sinusoïdal, l'équation caractéristique associée à l'équation

T se confond donc avec la période propre T_0 du circuit non amorti si $\frac{1}{4\Omega^2} << 1$, soit $Q >> \frac{1}{2}$

En pratique cette condition est réalisée avec une erreur relative inférieure à 1% dès que |Q>5|

2.3. La fonction
$$\cos(\Omega t + \phi)$$
 étant de période T, on a :
$$\frac{u(t)}{u(t+T)} = \frac{e^{-/t}}{e^{-/(t+T)}} = e^{/T}$$

D'où le décrément logarithmique : $\delta = \lambda T = \frac{W_0 T}{2Q} = \sqrt{\frac{\rho}{Q^2 - \frac{1}{4}}}$

Dans le cas d'un circuit très faiblement amorti, on a Q >> 1 et la relation générale ci-dessus se simplifie

3.1. A l'aide de l'écart entre le premier et le cinquième maximum, on obtient pour la pseudo-période : $T = \frac{6.2}{4} = 1.55 \text{ ms}.$

Le rapport du premier et du cinquième maximum donne $4\delta = \ln \frac{3,52}{0.845} = 1,43$, soit $\delta = 0,36$

3.2. D'après la question 2.3, on obtient alors : Q = 8.7.

On peut faire l'approximation que $T_0=T$, d'où : $\omega_0=\frac{2\mathcal{D}}{T_0}=\boxed{4,1.10^3 \ rad.s^{-1}}$.

On en déduit la valeur de l'inductance de la bobine : $L = \frac{1}{C w_0^2} = \frac{T_0^2}{4 \rho^2 C} = 0,12 \text{ H}$.

On obtient alors:
$$r = \frac{L W_0}{Q} = 57 \Omega$$
.

4.1. En appelant maintenant i_B l'intensité traversant la bobine (toujours orientée en convention récepteur), les équations du circuit deviennent :

$$u = ri_B + L \frac{di_B}{dt} \ et \ i = - C \frac{du}{dt} = i_B + \ \frac{u}{R} \label{eq:u}$$

Il vient alors $u = -r(C\frac{du}{dt} + \frac{u}{R}) - LC\frac{d^2u}{dt^2} - \frac{L}{R}\frac{du}{dt}$, soit encore :

$$LC.\left(\frac{d^2u}{dt^2}\right) + \left(\frac{L}{R} + rC\right).\frac{du}{dt} + \left(1 + \frac{r}{R}\right).u = 0$$

4.2. La pulsation propre du circuit est maintenant donnée par :

$$\omega_0^2 = \frac{1 + \frac{r}{R}}{LC} = \frac{1}{LC}$$

puisque $r \ll R$. La présence de la carte d'acquisition est donc sans influence sur la valeur que l'on pourra mesurer pour ω_0 .

4.3.a. Le facteur de qualité Q' vérifie maintenant $\frac{W_0}{Q^2} = \frac{1}{RC} + \frac{r}{L}$, d'où l'on tire :

$$Q' = \frac{L \cdot \omega_0}{r \cdot \left(1 + \frac{L}{r \cdot R \cdot C}\right)} = \frac{Q}{1 + \frac{L}{r \cdot R \cdot C}}$$

On retrouve donc la valeur de Q trouvée question 1 à condition que $\boxed{RC >> \dfrac{L}{r}}$.

4.3.b. Avec la valeur choisie pour C, RC = 0,25 s et, pour la bobine étudiée, $\frac{L}{r}$ = 2,1 ms. Le critère précédent est donc vérifié et la perturbation due à la carte est bien négligeable.

Exercice 2: Etude d'une bobine

Mesure en régime continu

- **1.1.** En régime continu, l'inductance se comporte comme un fil et la bobine est donc équivalente à la résistance r.
- **1.2.** On a un diviseur de tension, d'où $U_R = \frac{R}{R + r + r_0} E_0$. Il vient donc :

$$r = R.\left(\frac{E_0}{U_R} - 1\right) - r_0$$

Numériquement : $r = 29 \Omega$

Mesures en régime sinusoïdal

2. Mesures à l'aide d'un multimètre

2.1. En modélisant la bobine par une inductance pure, celle-ci étant parcourue par la même intensité que la résistance, on a : $\frac{U_B}{U_R} = \frac{Z_B}{Z_R} = \frac{L W}{R}$, ce qui donne $L\omega = 108 \ \Omega$.

En notant I l'intensité efficace dans le circuit, la tension efficace Ue aux bornes du générateur vaudrait alors : $U_e = ZI = \sqrt{R^2 + (LW)^2} I = \sqrt{U_R^2 + U_B^2} = 8.61 V$.

2.2. D'après le résultat de la question 2.1, la valeur de l'impédance de la bobine est $\overline{Z_B = 108 \Omega}$.

On obtient de même pour l'impédance totale du circuit : $Z = R \frac{U_e}{U_r} = 125 \Omega$.

2.3. On a:
$$r^2 + (LW)^2 = Z_B^2$$
 et $r^2 + R^2 + 2Rr + (LW)^2 = Z^2$
On en tire $r = \frac{Z^2 - Z_B^2 - R^2}{2R}$. Numériquement : $r = 28 \Omega$
On obtient alors : $L = \frac{\sqrt{Z_B^2 - r^2}}{W} = 6,64.10^{-2} \, \text{H}$.

On en tire
$$r = \frac{Z^2 - Z_B^2 - R^2}{2R}$$
. Numériquement : $r = 28 \Omega$

On obtient alors :
$$L = \frac{\sqrt{Z_B^2 - r^2}}{W} = 6.64.10^{-2} \text{ H}$$
.

3.1. D'après l'oscillogramme on a les amplitudes $\overline{U_{em}} = 5.0 \text{ V}$ et $\overline{U_{Rm}} = 2.5 \text{ V}$

L'intensité du courant a donc pour amplitude:
$$I_m = \frac{U_{Rm}}{R} = 63 \text{ mA}$$
.

3.2. L'impédance complexe du dipôle AM s'écrit: $\underline{z} = r + R + jL\omega + \frac{1}{iC\omega}$.

D'après les résultats de la question précédente,
$$Z = \frac{U_{em}}{I_m} = 80 \Omega$$
.

3.3. La tension $u_e(t)$ passe par son maximum avant $u_R(t)$. $u_e(t)$ est donc en avance de phase par rapport à $u_R(t)$.

L'avance temporelle de u_e(t) correspond à 1 carreau sur l'oscillogramme, alors que la période est représentée par 12 carreaux.

Le déphasage entre ue(t) et u_R(t) vaut donc:
$$\varphi = \frac{2p}{12} = \frac{p}{6}$$
.

3.4. On a $\varphi = \arg \underline{z}$, donc $\underline{z} = Z\cos\varphi + jZ\sin\varphi$.

Par identification avec l'expression de la question 3.2, on obtient: $R + r = Z\cos\varphi$ et

$$L\omega - \frac{1}{CW} = Z\sin\varphi$$
.

CW
D'où les expressions de r et L :
$$r = Z\cos\varphi - R$$
;
$$L = \frac{1}{\omega} \left(Z \cdot \sin\varphi + \frac{1}{C \cdot \omega} \right)$$

3.5. A.N :
$$r = 29 \Omega$$
 et $L = 66 \text{ mH}$.

Les valeurs obtenues sont bien conformes aux résultats trouvés dans les questions précédentes.

Problème 2: Isolation thermique et acoustique

I. Double vitrage et isolation acoustique

- 1) Domaine des ondes sonores audible par l'homme : 20 Hz < f < 20 kHz.
- 2) Le minimum d'atténuation (ce qui correspond à un maximum de transmission) observé au voisinage de 3000 Hz est probablement dû à un phénomène de résonance (sur une vitre d'épaisseur e = 4 mm).
- 3) La force exercée par le ressort sur la masse 2 est donnée par la loi de Hooke :

avec
$$l(t) = x_2(t) - x_1(t)$$
:
$$\vec{F} = -k.(l(t) - l_0).\vec{e}_x$$

$$\vec{F} = -k.(x_2(t) - x_1(t) - l_0).\vec{e}_x$$

4) On assimile la masse m_2 à un point matériel observé dans le référentiel terrestre supposé galiléen. Bilan des forces : le poids et la réaction du support (qui se compensent), la force \vec{f} exercée par l'amortisseur et la force \vec{F} exercée par le ressort. Appliquons le principe fondamental de la dynamique : m_2 . $\vec{a} = \vec{f} + \vec{F}$. En explicitant, puis en projetant sur \vec{e}_x :

$$m_2.\ddot{x}_2 = -\alpha.(\dot{x}_2 - \dot{x}_1) - k.(x_2(t) - x_1(t) - l_0)$$

5) On pose : $u_2(t)=x_2(t)-l_0$; on en déduit que $\dot{u}_2=\dot{x}_2$ et $\ddot{u}_2=\ddot{x}_2$. On établit que :

$$m_2.\ddot{u}_2 = -\alpha.(\dot{u}_2 - \dot{x}_1) - k.(u_2 - x_1)$$

En divisant par m_2 :

$$\ddot{u}_2 + \frac{\alpha}{m_2}\dot{u}_2 + \frac{k}{m_2}u_2 = \frac{\alpha}{m_2}\dot{x}_1 + \frac{k}{m_2}x_1$$

Posons:

$$\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m_2}}$$
 et $Q = \frac{m_2 \cdot \omega_0}{\alpha}$

On vérifie que :

6) En adoptant les notations complexes, l'équation différentielle précédente devient :

$$\underline{\ddot{u}_2}(t) + \frac{\omega_0}{Q}\underline{\dot{u}_2}(t) + \omega_0^2.\underline{u_2}(t) = \frac{\omega_0}{Q}\underline{\dot{x}_1}(t) + \omega_0^2.\underline{x_1}(t)$$

En explicitant les dérivées :

$$-\omega^2 \cdot \underline{u_2}(t) + \frac{j \cdot \omega \cdot \omega_0}{Q} \cdot \underline{u_2}(t) + \omega_0^2 \cdot \underline{u_2}(t) = \frac{j \cdot \omega \cdot \omega_0}{Q} \cdot \underline{x_1}(t) + \omega_0^2 \cdot \underline{x_1}(t)$$
$$\left(\omega_0^2 - \omega^2 + \frac{j \cdot \omega \cdot \omega_0}{Q}\right) \cdot \underline{u_2}(t) = \left(\omega_0^2 + \frac{j \cdot \omega \cdot \omega_0}{Q}\right) \cdot \underline{x_1}(t)$$

On établit l'expression de la fonction de transfert :

$$\underbrace{\underline{H}(j.\,\omega) = \frac{\omega_0^2 + \frac{j.\,\omega.\,\omega_0}{Q}}{\omega_0^2 - \omega^2 + \frac{j.\,\omega.\,\omega_0}{Q}}}_{}$$

7) Module de la fonction de transfert :

$$G = |\underline{H}| = \frac{\sqrt{(\omega_0^2)^2 + \left(\frac{\omega \cdot \omega_0}{Q}\right)^2}}{\sqrt{(\omega_0^2 - \omega^2)^2 + \left(\frac{\omega \cdot \omega_0}{Q}\right)^2}}$$

- 8) On observe un phénomène de **résonance** (d'élongation).
- 9) La fonction G(x) admet un maximum quand la fonction D(x) est minimale. Pour identifier ce minimum, dérivons cette fonction :

$$\frac{dD(x)}{dx} = \frac{1}{2} \frac{1}{D(x)} \left(-4.x + 4.x^3 + \frac{2.x}{Q^2} \right)$$

$$\frac{dD(x)}{dx} = 0$$
 pour $4.x.\left(-1 + x^2 + \frac{1}{2.0^2}\right) = 0$

Quel que soit le facteur de qualité, on observe une tangente horizontale en x = 0 (ceci est vérifié sur la courbe fournie) et la fonction G(x) admet un maximum si et seulement $Q > 1/\sqrt{2}$ pour :

$$x_r = \sqrt{1 - \frac{1}{2 \cdot Q^2}}$$

- 10) On peut noter que pour les grandes valeurs de $Q: x_r = 1$. Dans ce cas, le maximum est effectivement observé pour $\omega_r = \omega_0$.
- 11) En appliquant le principe fondamental de la dynamique à chacune des masses dans le référentiel terrestre supposé galiléen, puis en projetant sur \vec{e}_x on établit que :

 - Pour la masse m_1 : $m_1 \cdot \ddot{x}_1 = k \cdot (l(t) l_0)$ (1) Pour la masse m_2 : $m_2 \cdot \ddot{x}_2 = -k \cdot (l(t) l_0)$ (2)
- 12) Avec $l(t)=x_2-x_1$ et $\ddot{l}=\ddot{x}_2-\ddot{x}_1$; en faisant (2) (1) on établit que :

$$\ddot{x}_2 - \ddot{x}_1 = -k.\left(\frac{1}{m_2} + \frac{1}{m_1}\right).(l(t) - l_0) = \ddot{l}$$

Soit l'équation différentielle vérifiée par l(t):

$$\ddot{l} + k. \left(\frac{1}{m_2} + \frac{1}{m_1}\right). l = k. \left(\frac{1}{m_2} + \frac{1}{m_1}\right). l_0$$

13) On reconnait l'équation différentielle d'un oscillateur harmonique du type :

$$\ddot{l} + \omega_0^2 \cdot l = \omega_0^2 \cdot l_0$$

avec ω_0 pulsation propre donnée par :

$$\omega_0 = \sqrt{k \cdot \left(\frac{1}{m_2} + \frac{1}{m_1}\right)}$$

14) La solution de cette équation différentielle est du type :

$$l(t) = A.\cos(\omega_0.t) + B.\sin(\omega_0.t) + l_0$$

où A et B sont des constantes définies par des conditions initiales :

$$\begin{cases} l(0) = l_0 - \delta \\ l(0) = 0 \end{cases}$$

On en déduit que :

es par des conditions initiales :
$$\begin{cases} l(0) = l_0 - \delta \\ \dot{l}(0) = 0 \end{cases}$$

$$l(t) = -\delta \cdot \cos(\omega_0 \cdot t) + l_0$$

- 15) Pour abaisser la fréquence du pic de résonance, il faut **augmenter les masses** des vitres...
- 16) Le double vitrage asymétrique limite la résonance, les creux d'atténuation sont donc plus faibles.

II. Comportement thermique d'une habitation

- 23) Pulsation de la variation thermique : $\omega = 2.\pi/T = 7.3.10^{-5} \, \mathrm{rad. \, s^{-1}}$
- 24) On note $\underline{Z}_{\acute{e}q}$ l'impédance équivalente à l'ensemble C_2 , R_1 et C_1 :

$$\begin{split} \frac{1}{\underline{Z}_{\acute{e}q}} &= j.\,C_2.\,\omega + \frac{1}{R_1 + \frac{1}{j.\,C_1.\,\omega}} \\ \frac{1}{\underline{Z}_{\acute{e}q}} &= j.\,C_2.\,\omega + \frac{j.\,C_1.\,\omega}{1 + j.\,R_1.\,C_1.\,\omega} = \frac{j.\,C_2.\,\omega.\,(1 + j.\,R_1.\,C_1.\,\omega) + j.\,C_1.\,\omega}{1 + j.\,R_1.\,C_1.\,\omega} \\ \\ \underline{Z}_{\acute{e}q} &= \frac{1 + j.\,R_1.\,C_1.\,\omega}{j.\,C_1.\,\omega + j.\,C_2.\,\omega - R_1.\,C_1.\,C_2.\,\omega^2} \end{split}$$

25) Avec:

$$\frac{1}{\underline{Z_{\acute{e}q}}} = \frac{1}{\underline{Z_1}} + \frac{1}{\underline{Z_2}}$$

Si $\left|\underline{Z}_1\right| \gg \left|\underline{Z}_2\right|$ alors $1/\left|\underline{Z}_1\right| \ll 1/\left|\underline{Z}_2\right|$ et on peut faire l'hypothèse que $\underline{Z}_{\acute{e}q} = \underline{Z}_2$.

26) En utilisant la relation du diviseur de tension, on établit que :

$$\underline{u}_2 = \frac{\underline{Z}_{\acute{e}q} \cdot \underline{e}}{\underline{Z}_{\acute{e}q} + R_2}$$

En faisant l'hypothèse que $\underline{Z}_{\acute{e}q} = \underline{Z}_2$:

$$\underline{u}_2 = \frac{\underline{Z}_2 \cdot \underline{e}}{\underline{Z}_2 + R_2}$$

En explicitant:

$$\underline{u}_2 = \frac{\underline{e}}{1 + j.\,R_2.\,C_2.\,\omega}$$

Connaissant \underline{u}_2 , la tension \underline{u}_1 est donnée par la relation du diviseur de tension. De la même manière, on établit que :

$$\underline{u}_1 = \frac{\underline{u}_2}{1 + j. R_1. C_1. \omega}$$

En explicitant \underline{u}_2 :

$$\underline{u}_1 = \frac{\underline{e}}{(1+j.R_1.C_1.\omega)(1+j.R_2.C_2.\omega)}$$

On établit ainsi que :

$$\underline{H} = \frac{\underline{u}_1}{\underline{e}} = \frac{1}{(1+j.R_1.C_1.\omega)(1+j.R_2.C_2.\omega)}$$

Si on pose que:

$$\omega_1 = \frac{1}{R_1. C_1}$$
 et $\omega_2 = \frac{1}{R_2. C_2}$

On vérifie que :

$$\underline{H} = \frac{1}{\left(1 + j \cdot \frac{\omega}{\omega_1}\right) \left(1 + j \cdot \frac{\omega}{\omega_2}\right)}$$

27) Le gain a pour expression :

$$G(\omega) = \frac{1}{\sqrt{\left(1 + \left(\frac{\omega}{\omega_1}\right)^2\right) \cdot \left(1 + \left(\frac{\omega}{\omega_2}\right)^2\right)}}$$

Gain en décibels :

$$G_{dB} = 20.\log G(\omega) = -20.\log \sqrt{\left(1 + \left(\frac{\omega}{\omega_1}\right)^2\right) \cdot \left(1 + \left(\frac{\omega}{\omega_2}\right)^2\right)}$$

- 28) A basse fréquence : $G_{dB}=0$, asymptote horizontale. A haute fréquence : $G_{dB}=-40.\log\omega+20.\log(\omega_1.\omega_2)$, pente de $-40~\mathrm{dB/d\acute{e}c}$.
- 29) Posons $\underline{H} = \underline{H_1} \cdot \underline{H_2}$. Si on note $\varphi(\omega)$ le déphasage de $\underline{u_1}$ par rapport à \underline{e} alors :

$$\varphi(\omega) = \arg \underline{H} = \arg \underline{H}_1 + \arg \underline{H}_2 = -\arg \left(1 + j \cdot \frac{\omega}{\omega_1}\right) - \arg \left(1 + j \cdot \frac{\omega}{\omega_2}\right)$$

A basse fréquence : $\varphi(\omega) = 0$. A haute fréquence : $\varphi(\omega) = -\frac{\pi}{2} - \frac{\pi}{2} = -\pi$

30) Cas d'une isolation par l'intérieur : $\omega_1=2,5.10^{-6}~{\rm rad.\,s^{-1}}$ et $\omega_2=+\infty$ donc le gain en décibel se ramène à :

$$G_{dB} = 20.\log G(\omega) = -20.\log \sqrt{\left(1 + \left(\frac{\omega}{\omega_1}\right)^2\right)}$$

Pour $\omega = \omega_1 = 2,5.10^{-6} \text{ rad. s}^{-1}$: $G_{dB} = -3,0 \text{ } dB$, l'isolation par l'intérieur est la courbe **en trait continu**.

Pour l'isolation par l'extérieur, on établit une expression similaire et on vérifie que l'isolation par l'extérieur correspond bien à la courbe en pointillés.

31) Sachant que $\omega = 7.3 \cdot 10^{-5} \text{ rad. s}^{-1}$, pour une isolation par l'intérieur (diag. de Bode en trait continu) le gain en décibel est environ $G_{dB} = -30 \ dB$ (lecture délicate !). On en déduit que :

 $\left| \underline{H} \right| = \frac{U_{10}}{E_0} = 10^{-\frac{30}{20}} = 0.032$ $U_{10} = 0.32 V$

Soit:

32) Pour une isolation par l'extérieur (diag. de Bode en pointillés), de la même manière on établit que $G_{dB} = -50 \ dB$ donc :

$$\left| \underline{H} \right| = \frac{U_{10}}{E_0} = 10^{-\frac{50}{20}} = 0,0032$$

$$\left[U_{10} = 0,032 \, V \right]$$

On peut noter qu'une isolation par l'extérieur est beaucoup plus efficace qu'une isolation par l'intérieur (ce qui était prévisible...).

33) Dans les deux cas, $u_1(t)$ est en quadrature retard par rapport à e(t), ce qui correspond à un quat de période et une durée ou une durée de 6 heures.