# Correction du DS

# $m{/26} \mid \mathrm{E1} \mid \; \mathrm{\acute{E}tude} \; \mathrm{cin\acute{e}tique} \; \mathrm{de} \; \mathrm{l'oxydation} \; \mathrm{de} \; \mathrm{la} \; \mathrm{m\acute{e}thylhydrazine}$

1

$$v(t) = -\frac{1}{2} \frac{\mathrm{d[MH]}}{\mathrm{d}t} = -\frac{1}{1} \frac{\mathrm{d[O_2]}}{\mathrm{d}t}$$

2

$$v(t) = k[\mathrm{MH}]^p(t) \times [\mathrm{O}_2]^q(t)$$

3 La méthode de la dégénérescence de l'ordre consiste à introduire en excès tous les réactifs sauf un. Alors on peut considérer que la concentration des réactifs en excès ne varie presque pas au cours du temps, et donc que seule la concentration du réactif A introduit en faible proportion influe sur la vitesse de la réaction qui peut se mettre sous la forme

$$v(t) = k_{\rm app}[A]^{\alpha}(t)$$

avec  $k_{\rm app}$  la constante de vitesse apparente. Cette méthode permet d'avoir accès à l'ordre partiel sur le réactif A. La concentration en MH est au moins 10 fois supérieure à celle en  $O_2$ , donc c'est en accord avec la méthode de la dégénérescence de l'ordre. On peut alors donner une expression approchée de la vitesse de réaction

$$v(t) \approx k[\mathbf{MH}]_0^p \times [\mathbf{O}_2]^q(t) = k_{\mathrm{app}}[\mathbf{O}_2]^q(t) \quad \text{ avec } \quad k_{\mathrm{app}} = k[\mathbf{MH}]_0^p$$

4 La méthode différentielle consiste à travailler directement avec la vitesse, en traçant v connaissant les concentrations en réactifs. Dans notre cas, la vitesse initiale peut s'écrire :

$$v_0 = k_{\text{app}}[O_2]_0^q$$
 soit  $\ln(v_0) = \ln(k_{\text{app}}) + q \ln([O_2]_0)$  avec  $v_0 = -\frac{d[O_2]}{dt}(t=0)$ 

Ainsi, on trace

On constate que l'ajustement affine passe bien par les points. On en déduit q = 1

|5| On supposant q=1 pour tout temps, et dans le cas de la méthode de la dégénérescence de l'ordre, on peut écrire

$$v(t) = k_{\text{app}}[O_2](t)$$
 avec  $v(t) = -\frac{d[O_2]}{dt}$ 

Par intégration, on obtient

$$[O_2](t) = [O_2]_0 \exp(-k_{app}t)$$

Par définition du temps de demi-réaction,

$$[O_2](t_{1/2}) = \frac{[O_2]_0}{2}$$
 soit  $t_{1/2} = \frac{\ln(2)}{k_{app}}$ 

On en déduit que  $t_{1/2}$  est indépendant de la concentration initiale  $[O_2]_0$ , ce qui est en accord avec des données expérimentales. On en conclut que la valeur de l'ordre initial n'est pas modifiée au cours du temps.

6 On prend la valeur moyenne  $t_{1/2} = 62.5 \,\mathrm{min}$ , et on en déduit

$$k_{\rm app} = \frac{\ln(2)}{t_{1/2}}$$
 avec  $k_{\rm app} = k[{\rm MH}]_0$  donc  $k = \frac{\ln(2)}{t_{1/2}[{\rm MH}]} = 2,22\,{\rm L\cdot mol^{-1}\cdot min^{-1}}$ 

7 D'après la loi d'Arrhénius,

$$k(T) = A \exp\left(-\frac{E_A}{RT}\right)$$

En notant  $k_1 = k(T_1)$  et  $k_2 = k(T_2)$ , on a

$$\frac{k(T_1)}{k(T_2)} = \frac{A \exp\left(-\frac{E_a}{RT_1}\right)}{A \exp\left(-\frac{E_a}{RT_2}\right)} = \exp\left(\frac{E_a}{R} \left(\frac{1}{T_2} - \frac{1}{T_1}\right)\right)$$

$$\Leftrightarrow E_a = R \frac{T_1 T_2}{T_1 - T_2} \ln\left(\frac{k(T_1)}{k(T_2)}\right) \quad \text{avec} \quad \begin{cases} R = 8,31 \,\text{J} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{mol}^{-1} \\ T_1 = 298 \,\text{K} \\ T_2 = 313 \,\text{K} \\ k_1 = 2,22 \,\text{L} \cdot \text{mol}^{-1} \cdot \text{min}^{-1} \\ k_2 = 2,62 \,\text{L} \cdot \text{mol}^{-1} \cdot \text{min}^{-1} \end{cases}$$

$$A.N. : E_a = 2$$

# $m{/40}$ $m{E2}$ Comparaison de deux circuits RLC

### II/A Étude en régime transitoire

1 Le circuit ne comporte qu'une maille et ne peut donc être simplifié, on applique alors la loi des mailles

$$E = Ri + u_a + L\frac{\mathrm{d}i}{\mathrm{d}t} \Rightarrow E = RC\frac{\mathrm{d}u_a}{\mathrm{d}t} + u_a + LC\frac{\mathrm{d}^2u_a}{\mathrm{d}t^2} \Rightarrow \boxed{\frac{\mathrm{d}^2u_a}{\mathrm{d}t^2} + \frac{R}{L}\frac{\mathrm{d}u_a}{\mathrm{d}t} + \frac{1}{LC}u_a = \frac{1}{LC}E}$$

On en déduit par identification que  $\omega_0 = 1/\sqrt{LC}$  puis après calcul que  $Q_a = \frac{1}{R}\sqrt{\frac{L}{C}} \approx 0{,}063$ .

2 Aucune simplification ne peut être réalisée pour ce circuit, on considère alors la loi des noeuds et la loi des mailles (petite maille de gauche) :

$$i = C \frac{\mathrm{d}u_b}{\mathrm{d}t} + i_L \Rightarrow \frac{\mathrm{d}i}{\mathrm{d}t} = C \frac{\mathrm{d}^2 u_b}{\mathrm{d}t^2} + u_b/L \quad \text{ et } \quad E = Ri + u_b$$

En combinant ces equations, on obtient après avoir dérivé la loi des mailles

$$0 = RC\frac{\mathrm{d}^2 u_b}{\mathrm{d}t^2} + \frac{R}{L}u_b + \frac{\mathrm{d}u_b}{\mathrm{d}t} \Rightarrow \boxed{\frac{\mathrm{d}^2 u_b}{\mathrm{d}t^2} + \frac{1}{RC}\frac{\mathrm{d}u_b}{\mathrm{d}t} + \frac{1}{LC}u_b = 0}$$

On obtient alors par identification  $\omega_0 = 1/\sqrt{LC}$ . Cette expression est bien identique à celle obtenue pour le circuit A d'où le même nom. De plus, on trouve après calcul que  $Q_b = R\sqrt{C/L}$ . On en déduit que  $Q_b = 1/Q_a$ , soit

$$Q_b \approx 16$$

### II/B Etude en régime sinusoïdal forcé

II/B) 1 Etude du circuit A

3 On a donc

$$\frac{\mathrm{d}^2 u_a}{\mathrm{d}t^2} + \frac{\omega_0}{Q_a} \frac{\mathrm{d}u}{\mathrm{d}t} + \omega_0^2 u_a = \omega_0^2 E \cos(\omega t) \Rightarrow \underline{u}(t) \left( -\omega^2 + \mathrm{j}\omega \frac{\omega_0}{Q_a} + \omega_0^2 \right) = \omega_0^2 E e^{\mathrm{j}\omega t}$$

On simplifie alors par les exponentielles complexes et on isole  $\underline{U}_a$ :

$$\underline{U}_a = \frac{\omega_0^2 E}{\omega_0^2 - \omega^2 + j\frac{\omega\omega_0}{Q_a}} = \frac{E}{1 - x^2 + j\frac{x}{Q_a}}$$

d'où le résultat.

4 On a

$$U_a = \frac{E}{\sqrt{(1-x^2)^2 + x^2/Q_a^2}}$$

Il y a résonance si l'amplitude réelle passe par un maximum à une pulsation non nulle et non infinie. Soit  $X=x^2$ , et  $f(X)=(1-X)^2+\frac{X}{Q^2}$ , la fonction que l'on cherche à minimiser : on cherche donc quand est-ce que sa dérivée est nulle, c'est-à-dire

$$f'(X_r) = 0$$

$$\Leftrightarrow -2(1 - X_r) + \frac{1}{Q_a{}^2} = 0$$

$$\Leftrightarrow X_r - 1 = -\frac{1}{2Q_a{}^2} \Leftrightarrow X_r = 1 - \frac{1}{2Q_a{}^2}$$
On dérive

Et on observe qu'il existe une racine réelle uniquement si  $Q_a \ge \frac{1}{\sqrt{2}} = \frac{\sqrt{2}}{2}$  (sinon, racines complexes).

En pratique, on a obtenu  $Q_a \approx 0.063 < \frac{\sqrt{2}}{2} \approx 0.707$ . La courbe ne va donc **pas passer** par un maximum local.

II/B) 2 Etude du circuit B

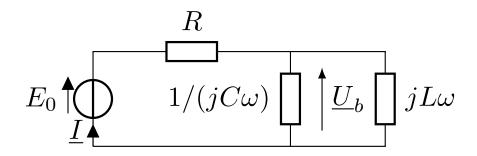


FIGURE 4.1 – Circuit B en RSF.

5

 $\boxed{6}$  On peut regrouper la bobine et le condensateur en parallèles (impédance  $Z_{\rm eq}$ ) puis appliquer un pont diviseur de tension

$$\underline{U}_{b} = \frac{\underline{Z}_{eq}}{R + \underline{Z}_{eq}} E$$

$$\Leftrightarrow \underline{U}_{b} = \frac{1}{1 + R\underline{Y}_{eq}} E$$

$$\Leftrightarrow \underline{U}_{b} = \frac{1}{1 + \frac{R}{jL\omega} + jRC\omega} E =$$

$$\Leftrightarrow \underline{U}_{b} = \frac{E}{1 + jR\sqrt{C/L} \left(\omega\sqrt{LC} - \frac{1}{\omega\sqrt{LC}}\right)}$$

$$\Leftrightarrow \underline{U}_{b} = \frac{E}{1 + jQ_{b} \left(x - \frac{1}{x}\right)}$$

7 On obtient bien l'expression attendue en prenant le module de l'expression précédente

$$U_b = \frac{E}{\sqrt{1 + Q_b^2 \left(x - \frac{1}{x}\right)^2}}$$

L'amplitude passe par un maximum local si le carré de son dénominateur passe par un minimum local soit quand x = 1 et ce, quelque soit  $Q_b$ . En effet, on a  $1 + Q_b^2(x - 1/x)^2 \ge 1 + Q_b^2(1 - 1)^2 \ \forall x > 0$ .

8 On commence par déterminer les pulsations réduites  $x_1$  et  $x_2$  telles que  $U_b(x_i) = E/\sqrt{2}$ :

$$1 + Q_b^2(x_i - 1/x_i)^2 = 2$$

$$\Leftrightarrow Q_b \left(x_i - \frac{1}{x_i}\right) = \pm 1$$

$$\Leftrightarrow Q_b x_i^2 \mp x_i - Q_b = 0$$

$$\Rightarrow \Delta = 1 + 4Q_b^2$$

$$\Rightarrow x_{i,\pm,\pm} = \frac{\pm 1 \pm \sqrt{1 + 4Q_b^2}}{2Q_b}$$
Solutions

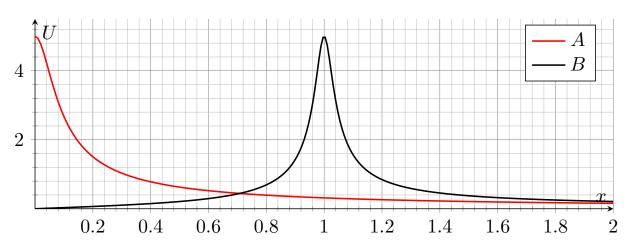
On obtient alors deux polynômes du second degré (un avec le signe +, l'autre avec le signe -). On ne garde que les racines positives, sachant que  $\sqrt{1+4Q_b^2} > 1$ :

$$x_1 = x_{i,-,+} = \frac{1}{2Q_b} \left( -1 + \sqrt{1 + 4Q_b^2} \right)$$
 et  $x_2 = x_{i,+,+} = \frac{1}{2Q_b} \left( 1 + \sqrt{1 + 4Q_b^2} \right)$ 

puis on obtient  $x_2 - x_1 = 1/Q_b$  soit au final  $\Delta \omega = \omega_0/Q_b$ .

II/B) 3 Synthèse

9 Pour le circuit A, on observe que  $U_a(x=1)=Q_aE\approx 0.32\,\mathrm{V}$  et il n'y a pas résonance. Pour le circuit B, on observe une résonance autour de x=1 avec une faible largeur ( $\Delta x_c=1/Q_b\approx 0.063$ ). On obtient alors les courbes suivantes Figure 4.2.



#### FIGURE 4.2 - Gains

# /87 P1 Suspension automobile

# I/A Comportement sur un sol non plat

 $\boxed{1}$  Si on appelle T la période de l'excitation liée au sol, il faut une durée  $T=\frac{L}{V_a}$  pour parcourir la distance L qui sépare deux maxima, et

$$\omega = \frac{2\pi}{T} = \frac{2\pi V_a}{L} \Rightarrow \underline{\omega} \approx 42 \,\mathrm{rad} \cdot \mathrm{s}^{-1}$$

Une autre manière de voir les choses :

$$z_s = z_{s0}\cos\left(2\pi\frac{x}{L}\right) = z_{s0}\cos\left(2\pi\frac{V_a}{L}t\right) = z_{s0}\cos(2\pi ft)$$

d'où la fréquence d'excitation est  $V_a/L$ .

 $2 \mid \mathbf{Système} : \{ \text{châssis} \} \text{ repéré par G de masse } M;$ 

**Référentiel** :  $\mathcal{R}_{\text{sol}}(O, x, y, t)$  supposé galiléen.

**Repère** :  $(O, \overrightarrow{e_x}, \overrightarrow{e_z})$  avec  $\overrightarrow{e_z}$  vertical ascendant,  $\overrightarrow{e_x}$  dans le sens de  $\overrightarrow{V_a}$ .

#### Repérage:

 $\diamond$  Position :  $z_G \overrightarrow{e_z}$ 

 $\diamond$  Vitesse :  $\dot{z}_G \overrightarrow{e_z}$ 

 $\diamond$  Accélération :  $\ddot{z}_G \vec{e}_z$ 

Longueur du ressort :  $\ell = z_G - z_S$ 

Les forces appliquées sont (cf. Figure 4.3) :

1) le poids  $\vec{P} = M \vec{g} = -Mg \vec{e_z}$ ;

2) la force élastique du ressort :  $\vec{F} = -k(\ell - \ell_0) \vec{e_z} = -k(z_G - z_S - \ell_0) \vec{e_z}$ ,

3) la force de frottement fluide :  $\vec{f} = -k'(\dot{z}_G - \dot{z}_S) \vec{e}_z$ .

Attention aux points d'application des forces et aux forces à prendre en compte ici : le système étant « le châssis », il n'y a pas de réaction du support s'appliquant sur le châssis (elle s'applique à la roue, qui ne fait pas partie du système).

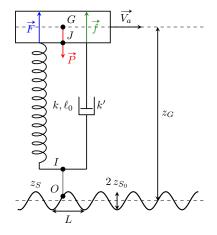


FIGURE 4.3

### 3 Le PFD s'écrit :

$$M \overrightarrow{d} = \overrightarrow{F} + \overrightarrow{f} + \overrightarrow{P}$$

$$\Leftrightarrow M \frac{\mathrm{d}^2 z_G}{\mathrm{d}t^2} = -k(z_G - z_S - \ell_0) - Mg - k' \left( \frac{\mathrm{d}z_G}{\mathrm{d}t} - \frac{\mathrm{d}z_S}{\mathrm{d}t} \right)$$
Équilibre
$$\Rightarrow 0 = -k(z_{G,eq} - \ell_0) - Mg$$

$$\Rightarrow z_{G,eq} = \ell_0 - \frac{Mg}{k}$$
On isole

4 Cette condition permet de simplifier l'équation précédente : on pose  $z = z_G - z_{G,eq}$ .  $z_{G,eq}$  étant constant, on en déduit  $\frac{\mathrm{d}z}{\mathrm{d}t} = \frac{\mathrm{d}z_G}{\mathrm{d}t}$  et idem pour la dérivée seconde. On obtient finalement

$$M\ddot{z} + k'\dot{z} + kz = k'\dot{z}_S + kz_S$$

Puisque  $z_s$  varie de façon sinusoïdale, on passe en notation complexe en posant  $\underline{z}_S(t) = \underline{Z}_S \exp(\mathrm{j}\omega t)$  et  $\underline{z}(t) = \underline{Z} \exp(\mathrm{j}\omega t)$  en RSF.

L'équation différentielle devient, après simplification par  $\exp(j\omega t)$ ,

$$-M\omega^2 Z + j\omega k'Z + kZ = j\omega k'Z_S + kZ_S$$

d'où

$$\frac{\underline{Z}}{\underline{Z}_S} = \frac{\mathrm{j}\omega k' + k}{k - M\omega^2 + \mathrm{j}\omega k'} = \frac{1 + \mathrm{j}\omega \frac{k'}{k}}{1 - \frac{M\omega^2}{k} + \mathrm{j}\omega \frac{k'}{k}}$$

$$\Rightarrow \boxed{\frac{\underline{Z}}{\underline{Z}_S} = \frac{1 + j\frac{x}{Q}}{1 - x^2 + j\frac{x}{Q}}} \quad \text{et} \quad \left|\frac{\underline{Z}}{\underline{Z}_S}\right| = \sqrt{\frac{1 + \frac{x^2}{Q^2}}{(1 - x^2)^2 + \frac{x^2}{Q^2}}}$$

On en déduit  $\frac{k'}{k} = \frac{1}{\omega_0 Q}$  et  $\frac{1}{\omega_0^2} = \frac{M}{k}$  d'où au final :

$$\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{M}} = 10 \,\mathrm{rad \cdot s^{-1}}$$
 et  $Q = \frac{\sqrt{Mk}}{k'} = 2.5$ .

6 On a affaire à un filtre mécanique passe bas du second ordre. Un tracé sous python/calculatrice donne le graphique suivant en échelle linéaire (à gauche) ou logarithmique (à droite).

Physiquement  $H = |\underline{H}|$  représente à quel point les perturbations de la route vont être amplifiées (si H > 1) ou atténuées (si H < 1) en fonction de la fréquence d'excitation (donc en partie en fonction de la vitesse du véhicule).

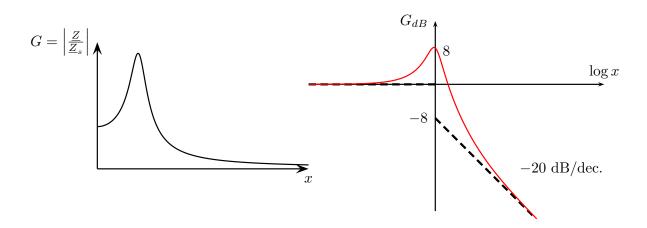


FIGURE 4.4

[7] Si le véhicule roule à  $V_a = 50 \,\mathrm{km} \cdot \mathrm{h}^{-1} = 13.9 \,\mathrm{m} \cdot \mathrm{s}^{-1}$ ,  $\omega \approx 42 \,\mathrm{rad} \cdot \mathrm{s}^{-1}$  (pulsation des oscillations ressenties par læ passagærx) comme déterminé question [1]. Ainsi, x = 4.2, et

$$Z = H(4,2) \cdot Z_S \approx 1.0 \,\mathrm{cm}$$

(assez faible).

8 Il ne faut pas rouler à  $V_a = V_0$  correspondant à la résonance qui a lieu pour  $\omega \approx \omega_0$ , soit

$$V_0 \approx \frac{L\omega_0}{2\pi} \approx 3.2 \,\mathrm{m\cdot s^{-1}} = \underline{12 \,\mathrm{km\cdot h^{-1}}}$$

Le système entrerait alors en résonance, læ passagærx ressentirait des oscillations d'amplitude  $Z(10) \approx QZ_S = 25 \,\mathrm{cm}$  et cela détériorerait les amortisseurs.

Attention, ici la résonance n'a pas lieu pour  $\omega = \omega_0$ , c'est plus compliqué. Annoncer « on sait que H est maximum pour x=1 » présente donc assez mal! En pratique,  $\omega_r \approx \omega_0$  lorsque  $2Q^2 \gg 1$  ce qui est le cas ici (Q=2,5).

9 En plaçant des bandes rugueuses à une distance  $L_0$  bien choisie, on peut, en admettant que la fréquence de résonance est la même pour tous les véhicules, s'arranger pour que  $V_0$  soit légèrement supérieure à la vitesse limite de  $50 \,\mathrm{km}\cdot\mathrm{h}^{-1}$  en zones urbaines, soit par exemple  $60 \,\mathrm{km}\cdot\mathrm{h}^{-1}$ :

$$\omega_0 = \frac{2\pi V_0}{L_0} \Leftrightarrow \boxed{L_0 = \frac{2\pi V_0}{\omega_0}} \quad \text{avec} \quad \begin{cases} 2\pi \approx 6 \\ V_0 = 60 \,\text{km} \cdot \text{h}^{-1} = \frac{60}{3.6} \,\text{m} \cdot \text{s}^{-1} \end{cases}$$

$$\omega_0 = 10 \,\text{rad} \cdot \text{s}^{-1}$$

$$A \, \text{N} \quad : L_0 = 10 \,\text{m}$$

# I/B Comportement lors du franchissement d'une bordure

10 Vue du générateur, l'impédance est un condensateur en série avec (une résistance et une bobine en parallèle). D'où

$$\underline{Z} = \frac{1}{\mathrm{j}C\omega} + \frac{\mathrm{j}RL\omega}{R+\mathrm{j}L\omega}$$

$$\Leftrightarrow \underline{Z} = \frac{R+\mathrm{j}L\omega - RLC\omega^2}{\mathrm{j}C\omega(R+\mathrm{j}L\omega)}$$

$$\Leftrightarrow \underline{Z} = \frac{1+\mathrm{j}\frac{L}{R}\omega - LC\omega^2}{\mathrm{j}C\omega(1+\mathrm{j}\frac{L}{R}\omega)}$$
On factorise par  $R$ 

- 11 Deux choix sont possibles et dans les deux cas, on va vérifier les comportements asymptotiques :
  - $\diamond$  pour  $u_s = u_1$ , on a  $\underline{U}_1 \to 0$  quand  $\omega \to 0$  (car la bobine est équivalente à un fil en BF) et ce résultat n'est pas compatible avec la fonction de transfert attendue (réponse non nulle en basse fréquence).
  - $\diamond$  pour  $u_s = u_2$ , on a  $\underline{U}_2 \to 0$  quand  $\omega \to +\infty$  (condensateur équivalent à un fil en HF) puis  $\underline{U}_2 \to \underline{U}_e$  quand  $\omega \to 0$  (tension nulle aux bornes de la bobine + loi des mailles). Ce comportement asymptotique est compatible avec celui du filtre proposé dans la partie précédente.

On retient ainsi pour la suite  $u_s = u_2$  et on obtient la fonction de transfert en utilisant la formule du pont diviseur de tension :

$$\frac{\underline{U}_s}{\underline{U}_e} = \frac{\frac{1}{\mathrm{j}C\omega}}{\underline{Z}(\omega)} = \frac{1}{\frac{1+\mathrm{j}\frac{L}{R}\omega - LC\omega^2}{1+\mathrm{j}\frac{L}{D}\omega}} \Leftrightarrow \boxed{\underline{\underline{U}_s} = \frac{1+j\frac{L}{R}\omega}{1-LC\omega^2+j\frac{L}{R}\omega}}$$

En identifiant à la forme proposée par l'énoncé on obtient

$$\omega^2/\omega_0^2 = LC\omega^2 \Rightarrow \boxed{\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}}$$
 et  $\frac{\omega}{Q\omega_0} = \omega \frac{L}{R} \Rightarrow \boxed{Q = \frac{R}{L\omega_0} = R\sqrt{\frac{C}{L}}}$ 

L'expression du facteur de qualité n'est pas la même que celle obtenue pour le circuit RLC série. Cependant, elle est bien sans dimension.

12 
$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$
 en électrique et  $\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{M}}$  d'un coté, et de l'autre coté  $Q = R\sqrt{\frac{C}{L}}$  et  $Q = \frac{1}{k'}\sqrt{Mk}$ .

Vu la forme de  $\omega_0$ , on est amené à proposer naturellement  $(k = \frac{1}{L}; M = C)$  ou  $(k = \frac{1}{C}; M = L)$  toutefois, du côté de Q, les grandeurs qui « passent du dénominateur dans  $\omega_0$  au numérateur dans Q » sont M et C.

Il parait donc raisonnable de proposer

$$\boxed{ M \leftrightarrow C \quad ; \quad k \leftrightarrow \frac{1}{L} \quad ; \quad k' \leftrightarrow \frac{1}{R} }$$

(et bien sûr  $U_s = z_v$  et  $U_e = z_s$ )

D'autres relations d'équivalences pourront être obtenues lors de l'étude d'autres circuits électriques. Ces résultats ne sont donc pas à apprendre par cœur.

13 Avec la loi des mailles :

$$u_e = u_1 + u_2 \Leftrightarrow u_1 = u_e - u_2$$

On cherche à simplifiser  $u_1$ . On a pour ça :

$$\begin{split} i &= i_1 + i_2 \\ \Leftrightarrow i &= \frac{u_1}{R} + i_2 \\ \Rightarrow \frac{\mathrm{d}i}{\mathrm{d}t} &= \frac{1}{R} \frac{\mathrm{d}u_1}{\mathrm{d}t} + \frac{\mathrm{d}i_2}{\mathrm{d}t} \\ \Leftrightarrow \frac{\mathrm{d}i}{\mathrm{d}t} &= \frac{1}{R} \frac{\mathrm{d}u_1}{\mathrm{d}t} + \frac{1}{L}u_1 \\ \Leftrightarrow \frac{\mathrm{d}i}{\mathrm{d}t} &= \frac{L}{R} \frac{\mathrm{d}u_1}{\mathrm{d}t} + \frac{1}{L}u_1 \\ \Leftrightarrow u_1 &= L \frac{\mathrm{d}i}{\mathrm{d}t} - \frac{L}{R} \frac{\mathrm{d}u_1}{\mathrm{d}t} \\ \Leftrightarrow u_1 &= L C \frac{\mathrm{d}^2u_2}{\mathrm{d}t^2} - \frac{L}{R} \frac{\mathrm{d}u_1}{\mathrm{d}t} \\ \Leftrightarrow u_1 &= L C \frac{\mathrm{d}^2u_2}{\mathrm{d}t^2} - \frac{L}{R} \left( \frac{\mathrm{d}u_e}{\mathrm{d}t} - \frac{\mathrm{d}u_2}{\mathrm{d}t} \right) \end{split}$$

Ainsi, dans la loi des mailles :

$$\begin{array}{c} dif \\ dif \\ dif \\ dif \\ dif \\ \end{array}$$

$$\begin{array}{c} u_1 = u_e - u_2 \\ \\ \Rightarrow LC \frac{\mathrm{d}^2 u_2}{\mathrm{d}t^2} + \frac{L}{R} \frac{\mathrm{d}u_2}{\mathrm{d}t} - \frac{L}{R} \frac{\mathrm{d}u_e}{\mathrm{d}t} = u_e - u_2 \\ \\ \Rightarrow LC \frac{\mathrm{d}^2 u_2}{\mathrm{d}t^2} + \frac{L}{R} \frac{\mathrm{d}u_2}{\mathrm{d}t} + u_2 = \frac{L}{R} \frac{\mathrm{d}u_e}{\mathrm{d}t} + u_e \\ \\ \Rightarrow \frac{\mathrm{d}^2 u_2}{\mathrm{d}t^2} + \frac{1}{RC} \frac{\mathrm{d}u_2}{\mathrm{d}t} + \frac{1}{LC} u_2 = \frac{1}{RC} \frac{\mathrm{d}u_e}{\mathrm{d}t} + \frac{1}{LC} u_e \\ \end{array}$$

$$\begin{array}{c} \text{On injecte } u_1 \\ \Rightarrow LC \frac{\mathrm{d}^2 u_2}{\mathrm{d}t^2} + \frac{L}{R} \frac{\mathrm{d}u_2}{\mathrm{d}t} + u_2 = \frac{L}{R} \frac{\mathrm{d}u_e}{\mathrm{d}t} + u_e \\ \\ \Rightarrow \frac{\mathrm{d}^2 u_2}{\mathrm{d}t^2} + \frac{1}{RC} \frac{\mathrm{d}u_2}{\mathrm{d}t} + \frac{1}{LC} u_2 = \frac{1}{RC} \frac{\mathrm{d}u_e}{\mathrm{d}t} + \frac{1}{LC} u_e \\ \end{array}$$

On aurait aussi pu partir de la fonction de transfert obtenue précédemment :

$$\frac{\underline{U}_2}{\underline{U}_e} = \frac{1+\mathrm{j}\frac{x}{Q}}{1+(\mathrm{j}x)^2+\mathrm{j}\frac{x}{Q}}$$
 On isole 
$$\Leftrightarrow \underline{U}_2\left(1+\left(\frac{\mathrm{j}\omega}{\omega_0}\right)^2+\frac{\mathrm{j}\omega}{w_0Q}\right) = \underline{U}_e\left(1+\frac{\mathrm{j}\omega}{w_0Q}\right)$$
 En réels 
$$\Leftrightarrow \frac{1}{w_0^2}\frac{\mathrm{d}^2u_2}{\mathrm{d}t^2}+\frac{1}{w_0Q}\frac{\mathrm{d}u_2}{\mathrm{d}t}+u_2 = u_e+\frac{1}{w_0Q}\frac{\mathrm{d}u_e}{\mathrm{d}t}$$
 
$$\Leftrightarrow \frac{\mathrm{d}^2u_2}{\mathrm{d}t^2}+\frac{\omega_0}{Q}\frac{\mathrm{d}u_2}{\mathrm{d}t}+\omega_0^2u_2 = \frac{\omega_0}{Q}\frac{\mathrm{d}u_e}{\mathrm{d}t}+\omega_0^2u_e$$

Ce qui est bien la même chose en devéloppant et  $\omega_0$  et Q.

Dans le cadre de l'analogie électromécanique, la tension  $u_e$  aux bornes du GBF est analogue à la hauteur du sol  $z_s$ . Lors du franchissement d'un trottoir, la hauteur (constante avant) va ainsi soudainement augmenter d'une dizaine de centimètres puis redevenir constante. C'est bien le comportement qui est décrit ici. La charge initiale du condensateur n'est pas mentionnée dans l'énoncé. À  $t = 0^-$ , on a  $i(0^-) = 0$  (condensateur en RP) puis  $u_1(0^-) = 0$  (bobine  $\leftrightarrow$  fil en RP) donc  $i_1(0^-) = 0$  (résistance) et finalement  $i_2(0^-) = 0$  (loi des nœuds).

On en déduit à l'aide de la loi des mailles appliquées à  $t = 0^-$  que  $0 = 0 + u_2(0^-) \Rightarrow u_2(0^-) = 0$  or la tension aux bornes du condensateur est continue donc  $u_2(0^+) = 0$ .

La dérivée de cette tension n'est pas nécessairement continue (aucun résultat de cours ne permet de le prouver rapidement). On va donc étudier le circuit à  $t=0^+$  en y appliquant la loi des mailles :  $E=u_1(0^+)+u_2(0^+)\Rightarrow u_1(0^+)=E$ . De plus, on a par continuité du courant à travers la bobine,  $i_2(0^+)=i_2(0^-)=0$  mais aussi  $i_1(0^+)=u_1(0^+)/R=E/R$ .

Finalement, l'application de la loi des nœuds donne  $i(0^+) = i_1(0^+) = E/R = C \frac{du_2}{dt} \Rightarrow \frac{du_2}{dt} = \frac{E}{RC} = \frac{E\omega_0}{Q}$ 

16 Pour t > 0, on a  $u_e(t) = E$  et donc :

$$\frac{\mathrm{d}^2}{\mathrm{d}t^2}u_2 + \frac{\omega_0}{Q}\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}u_2 + \omega_0^2 u_2 = \omega_0^2 E$$

Pour Q=2.5>1/2, on se place dans le cas du régime pseudo-périodique et donc

$$u_2(t) = e^{-t/\tau} \left( A\cos(\Omega t) + B\sin(\Omega t) \right) + E$$

avec  $\Omega = \frac{\omega_0}{Q}\sqrt{4Q^2-1}$  et  $\tau = \frac{\omega_0}{2Q}$ . La première CI donne A+E=0. On dérive ensuite la tension :

$$\frac{\mathrm{d}u_2}{\mathrm{d}t} = -\frac{1}{\tau}e^{-t/\tau}(B\sin(\Omega t) - E\cos(\Omega t)) + e^{-t\tau}(B\Omega\cos(\Omega t) + E\sin(\Omega t))$$

La deuxième CI donne  $\frac{E\omega_0}{Q} = \frac{2E}{\tau} = \frac{E}{\tau} + B\Omega \Rightarrow B = \frac{E}{\tau\Omega}$ . On trouve au final :

$$u_2(t) = Ee^{-t/\tau} \left( \frac{E}{\tau \Omega} \sin(\Omega t) - \cos(\Omega t) \right) + E$$

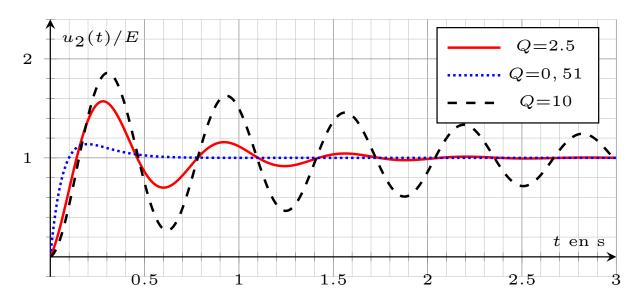


FIGURE 4.5

Graphiquement, on obtient  $u_{2,\text{max}}(Q=10)=1,95E,\ u_{2,\text{max}}(Q=2.5)=1,6E$  puis finalement  $u_{2,\text{max}}(Q=0,51)\approx 1,15E$  (peu de dépassement dans le dernier cas).

# I/C Conclusion

Dans le premier cas (sol ondulé), on constate que pour un facteur de qualité élevé, on peut rencontrer un phénomène de résonance qui peut être génant. Dans le deuxième cas (franchissement d'une bordure), on observe aussi que le dépassement dépend du facteur de qualité.

Il convient donc de réaliser un système avec un **faible facteur de qualité**, dans la limite du raisonnable : il ne faut pas non plus que les amortisseurs soient rigides. Une valeur autour de 0,5 paraît appropriée.

## $|A_0|$ P2 | Cinétique de CaCO<sub>3</sub> : dissolution du calcaire et coraux

# Introduction

1 L'équation de dissolution dans l'eau du chlorure d'hydrogène est :

$$HCl \longrightarrow H^+ + Cl^-$$

On en déduit que  $[H^+] = c_a = 0.10 \,\mathrm{mol} \cdot \mathrm{L}^{-1}$ . Ainsi :

$$pH = -\log[H^+] = 1.0$$

# Première méthode

2 D'après la loi des gaz parfaits :

$$n_{\rm CO_2} = \frac{p_{\rm CO_2} V}{RT}$$

3 Le tableau d'avancement de la réaction est :

Équation		$\operatorname{CaCO_3(s)} + 2\operatorname{H}^+(\operatorname{aq}) \rightarrow \operatorname{CO_2(g)} + \operatorname{Ca}^{2+}(\operatorname{aq}) + \operatorname{H}_2\operatorname{O(l)}$					$n_{ m tot,gaz}$
Initial	x = 0	$n_0$	$c_a V_0$	0	0	excès	0
Interm.	x	$n_0 - x$	$c_a V_0 - 2x$	x	x	excès	x

Ainsi:

# Deuxième méthode

|4|

$$n_{\mathrm{H}^+} = [\mathrm{H}^+] V_0$$

D'après le tableau d'avancement :

$$\boxed{n_{\mathrm{H^+}} = c_a V_0 - 2x} \Leftrightarrow \boxed{x = \frac{c_a V_0 - n_{\mathrm{H^+}}}{2}} \quad \text{avec} \quad \begin{cases} c_a = 0.10 \, \text{mol} \cdot \text{L}^{-1} \\ V_0 = 0.100 \, \text{L}^{-1} \\ n_{\mathrm{H^+}} (10 \, \text{s}) = 9.00 \times 10^{-3} \, \text{mol} \end{cases}$$

$$A.N. : x(10 \, \text{s}) = 0.5 \, \text{mmol}$$

- 5 Les 2 méthodes sont cohérentes car on retrouve les même valeurs pour les 2 tableaux de x(t) à quelques pourcents près.
- 6 La vitesse de réaction est :

$$v = \frac{1}{-2} \frac{\mathrm{d}[\mathrm{H}^+(\mathrm{aq})]}{\mathrm{d}t}$$

On suppose que la réaction est d'ordre 0 :

$$v = k$$

On trouve alors:

$$\frac{d[H^{+}(aq)]}{dt} = -2k \quad \Rightarrow \quad [H^{+}(aq)] = [H^{+}(aq)]_{0} - 2kt = c_{a} - 2kt.$$

En utilisant le tableau d'avancement :

$$c_a - \frac{2x}{V_0} = c_a - 2kt \quad \Rightarrow \quad \boxed{x = V_0 kt}.$$

8 On suppose que la réaction est d'ordre 1 :

$$v = k[\mathrm{H}^+] \quad \Rightarrow \quad k[\mathrm{H}^+] = \frac{-1}{2} \frac{\mathrm{d}[\mathrm{H}^+]}{\mathrm{d}t} \quad \Rightarrow \quad [\mathrm{H}^+](t) = c_a \mathrm{e}^{-2kt}$$

En passant au logarithme et en utilisant le tableau d'avancement :

$$\ln\left(\frac{c_a V_0 - 2x}{c_a V_0}\right) = -2kt$$

9 On suppose que la réaction est d'ordre 2 :

$$v = k[H^+]^2 \implies k[H^+]^2 = \frac{-1}{2} \frac{d[H^+]}{dt} \implies -2k dt = \frac{d[H^+]}{[H^+]^2}$$

On intègre cette relation entre l'état initial et un état quelconque :

$$-2k \int_0^t dt' = \int_{c_a}^{c_a V_0 - 2x} \frac{d[H^+]}{[H^+]^2} \quad \Rightarrow \quad \frac{1}{c_a} - \frac{1}{c_a - \frac{2x}{V_0}} = -2kt \quad \Rightarrow \quad \boxed{\frac{1}{V_0 c_a - 2x} - \frac{1}{V_0 c_a} = \frac{2kt}{V_0}}$$

[10] La courbe qui ressemble le plus à une droite est la courbe 3 : les données sont réparties plus aléatoirement que la courbe 2 qui ressemble plus à une parabole. La première ne convient clairement pas.

On en déduit que la réaction est le mieux modélisée par une réaction d'ordre 2. La pente de la droite ajustée est  $1,47\,\mathrm{mol}^{-1}\mathrm{s}^{-1}=2k/V_0$ . Puisque  $V_0=100\times10^{-3}\,\mathrm{L}$ , on en déduit que

$$k = 7.35 \times 10^{-2} \,\mathrm{L \cdot mol}^{-1} \,\mathrm{s}^{-1}$$

La vitesse de dissolution des coraux est assez lente car elle est d'autant plus grande que la concentration en ions H<sup>+</sup> est grande, c'est-à-dire que le pH est petit. Or, actuellement, le pH de l'océan est de l'ordre de 8,0. Cependant, à cause des activités humaines, les océans s'acidifient en raison de la hausse de CO<sub>2</sub> dissout dedans. Les coraux vont donc se dissoudre de plus en plus vite.