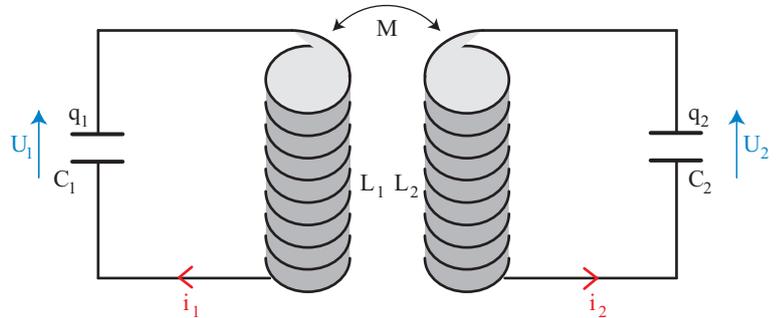


**TD n°7bis - Induction - Complément Ex : 5**

## 1 Oscillateurs couplés par induction mutuelle

Deux circuits électriques sont couplés par induction mutuelle, comme indiqué sur la figure ci-contre. On néglige la résistance électrique de chacun et on précise les relations suivantes :

$$L_1 = L_2 = L \quad , \quad C_1 = C_2 = C$$



- Soient  $q_1$  et  $q_2$  les charges des condensateurs à l'instant  $t$ . En se basant sur la position initiale de la charge de chaque condensateur sur le schéma, expliquer pourquoi on a ici  $i_1 = -C \frac{dU_1}{dt}$  et  $i_2 = -C \frac{dU_2}{dt}$ . En déduire un système différentiel en  $q_1$  et  $q_2$ . On posera :

$$k = \frac{M}{L} \quad \text{et} \quad \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

- À l'instant initial, le condensateur  $C_1$  porte une charge  $Q$  tandis que  $C_2$  est déchargé, les intensités dans les deux circuits sont nulles. Résoudre le système précédent.
- Montrer que si  $k \ll 1$ , les fonctions  $q_1(t)$  et  $q_2(t)$  sont sinusoïdales du temps, de pulsation  $\omega_0$ , modulées en amplitude à une pulsation  $\Omega$  à déterminer.
- En pratique, quels phénomènes vont limiter la durée des oscillations ?

Réponses : 1.  $L\ddot{q}_1 + M\ddot{q}_2 + \frac{q_1}{C} = 0$  et  $M\ddot{q}_1 + L\ddot{q}_2 + \frac{q_2}{C} = 0$ .

## 2 Oscillateurs couplés par induction mutuelle

Attention : dans les deux circuits, on a  $i = -\frac{dq}{dt}$  et  $u = \frac{q}{C}$ , et donc bien  $i = -C \frac{du}{dt}$  car l'orientation est en convention générateur. En effet, la charge (et la tension de la même façon puisque la différence de potentiel diminue au cours du temps) diminue au cours du temps, soit  $\frac{dq}{dt} < 0$ , alors que le courant est positif dans le sens du schéma.

2. a) Les équations écrites dans chaque maille prennent la forme suivante :

$$\begin{cases} u_1 = L \cdot \frac{di_1}{dt} + M \cdot \frac{di_2}{dt} = \frac{q_1}{C} \\ u_2 = M \cdot \frac{di_1}{dt} + L \cdot \frac{di_2}{dt} = \frac{q_2}{C} \end{cases} \text{ avec } \begin{cases} i_1 = -\frac{dq_1}{dt} \\ i_2 = -\frac{dq_2}{dt} \end{cases}$$

Après dérivation par rapport au temps, le système différentiel cherché peut s'écrire :

$$\begin{cases} L \cdot \ddot{q}_1 + M \cdot \ddot{q}_2 + \frac{q_1}{C} = 0 \\ M \cdot \ddot{q}_1 + L \cdot \ddot{q}_2 + \frac{q_2}{C} = 0 \end{cases}$$

b) Ces équations peuvent être découplées en introduisant la somme et la différence des variables :

$$\begin{cases} S = q_1 + q_2 \\ D = q_1 - q_2 \end{cases} \text{ ; les équations différentielles obtenues sont respectivement :}$$

$$\begin{cases} (L + M) \cdot \ddot{S} + \frac{S}{C} = 0 \\ (L - M) \cdot \ddot{D} + \frac{D}{C} = 0 \end{cases}$$

En posant :  $\begin{cases} \omega = \frac{1}{\sqrt{(L+M)C}} \\ \omega' = \frac{1}{\sqrt{(L-M)C}} \end{cases}$  et compte tenu des

conditions initiales :  $\begin{cases} S(t) = Q \cdot \cos(\omega \cdot t) \\ D(t) = Q \cdot \cos(\omega' \cdot t) \end{cases}$

Après sommation et soustraction de ces deux résultats, il vient :

$$\begin{cases} q_1(t) = Q \cdot \cos\left[\frac{\omega + \omega'}{2} \cdot t\right] \cdot \cos\left[\frac{\omega' - \omega}{2} \cdot t\right] \\ q_2(t) = Q \cdot \sin\left[\frac{\omega + \omega'}{2} \cdot t\right] \cdot \sin\left[\frac{\omega' - \omega}{2} \cdot t\right] \end{cases}$$

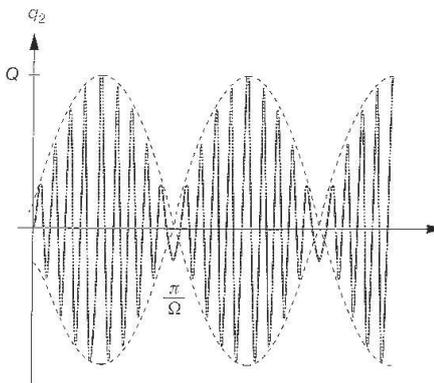
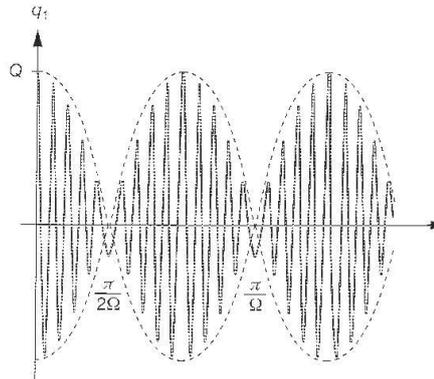
c) L'hypothèse  $M \ll L$  permet de donner les expressions approchées suivantes :

$$\begin{cases} \frac{\omega + \omega'}{2} \approx \omega_0 \\ \Omega = \frac{\omega' - \omega}{2} \approx \frac{k}{2} \omega_0 \end{cases} \text{ soit}$$

$$\begin{cases} q_1(t) \approx Q \cdot \cos[\omega_0 \cdot t] \cdot \cos[\Omega \cdot t] \\ q_2(t) \approx Q \cdot \sin[\omega_0 \cdot t] \cdot \sin[\Omega \cdot t] \end{cases}$$

Il y a bien modulation de l'amplitude des oscillations à la pulsation  $\omega_0$  par un terme variant lentement à la pulsation  $\Omega$  (Fig. 33).

d) En pratique, l'effet Joule dans les conducteurs entraîne un amortissement des oscillations.



Complément de l'exercice d'induction :

Systeme différentiel à résoudre :

$$\begin{cases} L\ddot{q}_1 + M\ddot{q}_2 + \frac{q_1}{C} = 0 \\ M\ddot{q}_1 + L\ddot{q}_2 + \frac{q_2}{C} = 0 \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} q_1 = -LC\ddot{q}_1 - MC\ddot{q}_2 \\ q_2 = -MC\ddot{q}_1 - LC\ddot{q}_2 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} q_1 = \frac{1}{\omega_0^2} (-\ddot{q}_1 - k\ddot{q}_2) \\ q_2 = \frac{1}{\omega_0^2} (-k\ddot{q}_1 - \ddot{q}_2) \end{cases}$$

$\omega_0^2 = \frac{1}{LC}$       $k = \frac{M}{L}$

Ecriture matricielle :

$$\begin{pmatrix} q_1 \\ q_2 \end{pmatrix} = \frac{-1}{\omega_0^2} \begin{pmatrix} 1 & k \\ k & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \ddot{q}_1 \\ \ddot{q}_2 \end{pmatrix}$$

$$\boxed{X = A \ddot{X}}$$

A est symétrique réelle et est donc diagonalisable dans  $\mathbb{R} \Rightarrow$  on peut donc trouver une matrice de passage réelle tq  $A = PDP^{-1}$  où D est diagonale réelle.

$$\Rightarrow X = A \ddot{X} \Rightarrow X = PDP^{-1} \ddot{X} \Rightarrow \underbrace{P^{-1}X}_Y = D \underbrace{P^{-1}\ddot{X}}_{\ddot{Y}} \quad \left( \begin{array}{l} P \text{ indep} \\ \text{du temps} \end{array} \right)$$

$\rightarrow$  système découplé.

Diagonalisation de A (valeurs propres  $\lambda_1$  et  $\lambda_2$ )

⊕  $\lambda_1$  et  $\lambda_2$  tq  $\det(A - \lambda \text{Id}) = 0 \Rightarrow (1 - \lambda)^2 - k^2 = 0 \Rightarrow 1 - \lambda = \pm k$

$$\Rightarrow \begin{cases} \lambda_1 = 1 - k \\ \lambda_2 = 1 + k \end{cases}$$

⊕ Vecteur propre associé à  $\lambda_1$  tq:  $(A - \lambda_1 \text{Id}) \begin{pmatrix} x_1 \\ y_1 \end{pmatrix} = -\frac{1}{\omega_0^2} \begin{pmatrix} 1 - (1 - k) & k \\ k & 1 - (1 - k) \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ y_1 \end{pmatrix} = 0$

soit tq  $kx_1 + ky_1 = 0$

$$\boxed{\begin{pmatrix} 1 \\ -1 \end{pmatrix} \text{ est associé à } \lambda_1 = 1 - k}$$

$$\begin{pmatrix} k & k \\ k & k \end{pmatrix}$$

⊛ vecteur propre associé à  $\lambda_2$  tq:  $(A - \lambda_2 \text{Id}) \begin{pmatrix} x_2 \\ y_2 \end{pmatrix} = -\frac{1}{\omega_0^2} \underbrace{\begin{pmatrix} 1-(1+k) & k \\ k & 1-(1+k) \end{pmatrix}}_{\begin{pmatrix} -k & k \\ k & -k \end{pmatrix}} \begin{pmatrix} x_2 \\ y_2 \end{pmatrix}$

soit tq  $-kx_2 + ky_2 = 0$

$\begin{pmatrix} 1 \\ 1 \end{pmatrix}$  est associé à  $\lambda_2 = 1+k$

⊛ La matrice de passage peut donc s'écrire:  $P = \begin{pmatrix} 1 & 1 \\ -1 & 1 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} a & b \\ c & d \end{pmatrix}$

et  $P^{-1} = \frac{1}{\det(P)} \begin{pmatrix} d & -b \\ -c & a \end{pmatrix} = \frac{1}{2} \begin{pmatrix} 1 & -1 \\ 1 & 1 \end{pmatrix}$

donc  $Y = P^{-1}X = \frac{1}{2} \begin{pmatrix} 1 & -1 \\ 1 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} q_1 \\ q_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \frac{1}{2}(q_1 - q_2) \\ \frac{1}{2}(q_1 + q_2) \end{pmatrix} = \frac{1}{2} \begin{pmatrix} D \\ S \end{pmatrix}$

où  $S = q_1 + q_2$  (somme) et  $D = q_1 - q_2$  (différence).

$Y = D\ddot{Y}$  se ramène donc à  $\frac{1}{2} \begin{pmatrix} D \\ S \end{pmatrix} = \frac{1}{2} \begin{pmatrix} \lambda_1 & 0 \\ 0 & \lambda_2 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \ddot{D} \\ \ddot{S} \end{pmatrix} \times \left(-\frac{1}{\omega_0^2}\right)$

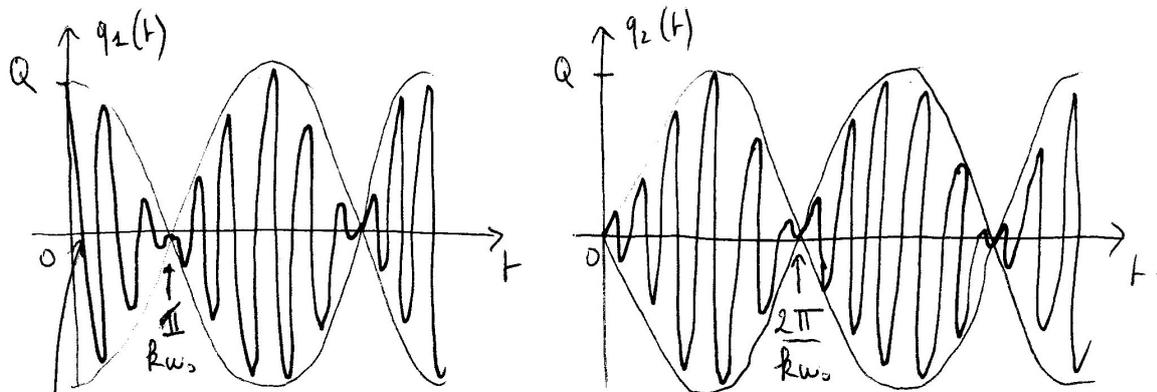
soit  $\begin{cases} D = -\frac{(1-k)}{\omega_0^2} \ddot{D} \\ S = -\frac{(1+k)}{\omega_0^2} \ddot{S} \end{cases}$

soit  $\begin{cases} \ddot{D} + \omega_0^2 \frac{D}{(1-k)} = 0 \\ \ddot{S} + \omega_0^2 \frac{S}{1+k} = 0 \end{cases}$

$$\text{donc } \begin{cases} q_1(t) = \frac{Q}{2} \left[ \cos\left(\frac{\omega_0 t}{\sqrt{1+k}}\right) + \cos\left(\frac{\omega_0 t}{\sqrt{1-k}}\right) \right] = Q \cos\left(\frac{\omega_0}{2} \left(\frac{1}{\sqrt{1+k}} + \frac{1}{\sqrt{1-k}}\right) t\right) \cos\left(\frac{\omega_0}{2} (-)\right) \\ q_2(t) = \frac{Q}{2} \left[ \dots \dots \dots \right] = Q \sin\left(\frac{\omega_0}{2} (+) t\right) \sin\left(\frac{\omega_0}{2} (-)\right) \end{cases}$$

or  $M \ll L \Rightarrow k \ll 1$  et  $\frac{1}{\sqrt{1+k}} \approx 1 - \frac{k}{2}$  ;  $\frac{1}{\sqrt{1-k}} \approx 1 + \frac{k}{2}$

$$\text{donc } \begin{cases} q_1(t) \approx Q \cos(\omega_0 t) \cos\left(\frac{k\omega_0 t}{2}\right) \\ q_2(t) \approx Q \sin(\omega_0 t) \sin\left(\frac{k\omega_0 t}{2}\right) \end{cases} \begin{matrix} \text{variation rapide} \\ \text{enveloppe} \end{matrix}$$



annulation de l'enveloppe lorsque  $\frac{k\omega_0 t}{2} = \frac{\pi}{2}$ , soit  $t = \frac{\pi}{k\omega_0}$ .

annulation de la variation rapide lorsque  $\omega_0 t = \frac{\pi}{2}$ , soit  $t = \frac{\pi}{2\omega_0} \ll \frac{\pi}{k\omega_0}$ .

Ces courbes correspondent à des battements (cf 2 diapasons légèrement désaccordés vibrant en même temps).

On notera qu'il existe en pratique un amortissement des oscillations à cause de la résistance du circuit.