

## TP L : Mesures de couplage inductif « M ou k »

On utilisera deux méthodes différentes pour quantifier précisément le couplage inductif entre deux bobines  $B_1$  et  $B_2$  quasi-identiques accolées.

- La première méthode consistera à mesurer les inductances d'association de ces deux bobines branchées en série (en phase puis en opposition de phase)

- La seconde méthode consistera à utiliser ce couplage inductif dans deux circuits  $L_1, C_1$  et  $L_2, C_2$  quasi-symétriques, couplés de la même façon par la mutuelle  $M$ , le circuit 1 étant alimenté par un GBF délivrant un signal sinusoïdal. On tracera des courbes de résonance en tension pour déduire le coefficient de couplage  $k$  des mesures de fréquences de résonance et d'anti-résonance.

---

**Les intervalles d'incertitudes de mesure sont systématiquement exigés. Dans le cas de mesures directes par appareil dédié, on se référera à la notice de l'appareil de mesure et dans le cas d'utilisation du logiciel REGRESSI™, on se fierà aux incertitudes proposées pour les coefficients des régression pour calculer les incertitudes sur les grandeurs finales.**

---

### **1. Mesures directes des auto-inductances et des résistances internes des deux bobines**

1.1. On utilisera un « LCRmètre » pour la mesure des auto-inductances  $L_1$  et  $L_2$

1.2. On utilisera le multimètre METRIX™ pour les valeurs des résistances internes  $r_1$  et  $r_2$

## 2. Obtention de M par les mesures des impédances de groupements « série »

Il est possible de monter en série les bobines de deux façons différentes :

- soit les courants "tournent dans le même sens", on obtient une bobine équivalente ( $B_3$ ) :  $L_3, r_3$  (les flux magnétiques « extérieurs » s'ajoutent en valeur absolue).
- soit les courants "tournent en sens contraire", on obtient une bobine équivalente ( $B_4$ ) :  $L_4, r_4$  (les flux magnétiques « extérieurs » se retranchent en valeur absolue).

2.1. Compléter les expressions littérales ci-dessous pour exprimer finalement  $L_3, r_3, L_4, r_4$  en fonction de  $L_1, r_1, L_2, r_2$  et  $M$ .

$$u = r_3 i - e = r_3 i + \frac{d}{dt} ( )$$

$$\begin{cases} L_3 = \\ r_3 = \end{cases}$$
**SÉRIE PHASE**

$$u' = r_4 i' - e' = r_4 i' + \frac{d}{dt} ( )$$

$$\begin{cases} L_4 = \\ r_4 = \end{cases}$$
**SÉRIE OPPOSITION.**

2.2. On réalise ces deux branchements successivement (en veillant à ce que les bobines restent accolées !) pour mesurer directement  $L_3$  et  $L_4$  au LCR mètre.

2.3. On en déduit une première estimation du coefficient de mutuelle inductance  $M$  par son expression ainsi que du coefficient de couplage  $k$  par sa définition :

$$M = \frac{L_3 - L_4}{4} =$$

$$k \equiv \frac{M}{\sqrt{L_1 L_2}} = \frac{L_3 - L_4}{4\sqrt{L_1 L_2}} =$$

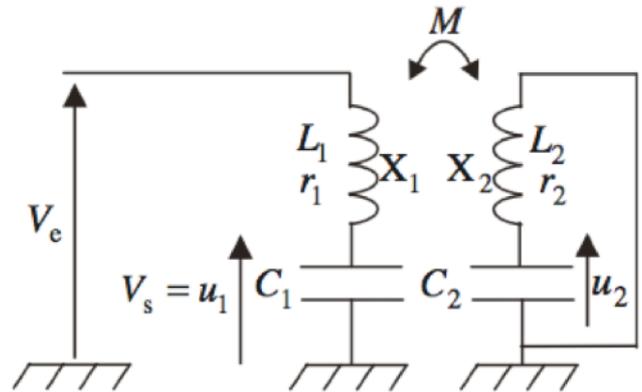
On confirmera au passage la relation indépendante de la valeur du couplage

$$L_1 + L_2 = \frac{L_3 + L_4}{2} =$$

### 3. Mesures par les courbes de résonance de circuits LC couplés par mutuelle inductance M

Réaliser ce montage avec nos deux bobines quasi-identiques précédentes accolées associées à deux condensateurs de même capacité  $C_1=C_2=C=10\text{nF}$  (boite à décade de capacités)

Le GBF fournit un signal sinusoïdal  $V_e$  de 2V crête à crête dont on fera varier la fréquence dans la seule gamme 6-9 kHz



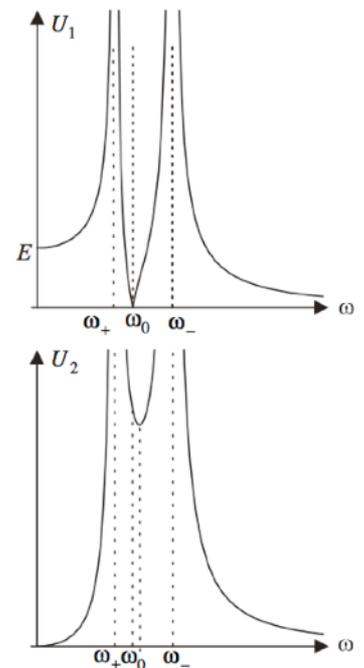
On relèvera simultanément les tensions efficaces  $U_1$  et  $U_2$  aux bornes des condensateurs en fonction de la fréquence forcée ainsi que le déphasage entre ces deux signaux grâce au mode multimètre de REGRESSI™

L'allure attendu des résonances et anti-résonance pour des oscillateurs sans résistance électrique est la suivante :

Les équations couplées électriques sont en vérité :

$$\begin{cases} L_1 \frac{di_1}{dt} + r_1 i_1 + \frac{q_1}{C_1} + M \frac{di_2}{dt} = v_e \\ L_2 \frac{di_2}{dt} + r_2 i_2 + \frac{q_2}{C_2} + M \frac{di_1}{dt} = 0 \end{cases} \text{ ou}$$

$$\begin{cases} \frac{d^2 i_1}{dt^2} + \frac{r_1}{L_1} \frac{di_1}{dt} + \frac{i_1}{L_1 C_1} + \frac{M}{L_1} \frac{d^2 i_2}{dt^2} = \frac{dv_e}{dt} \\ \frac{d^2 i_2}{dt^2} + \frac{r_2}{L_2} \frac{di_2}{dt} + \frac{i_2}{L_2 C_2} + \frac{M}{L_2} \frac{d^2 i_1}{dt^2} = 0 \end{cases}$$



On peut alors rechercher en l'absence de résistance et pour des circuits parfaitement symétriques un régime libre sinusoïdal solution où les deux signaux d'intensité (ou de tension aux bornes des condensateurs) auraient la même pulsation.

Montrer que deux pulsations sont envisageables vérifiant :

$$\omega_+ = \frac{\omega_0}{\sqrt{1+k}} \text{ et } \omega_- = \frac{\omega_0}{\sqrt{1-k}} \text{ avec } \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \text{ et } k = \frac{M}{L}$$



Relever précisément les courbes de résonance puis exprimer  $k$  en fonction de  $\frac{f_+}{f_-}$  et, enfin, donner  $k$  avec son incertitude.



Comparer à l'estimation de la méthode précédente (simplicité de mesure, précision...)

