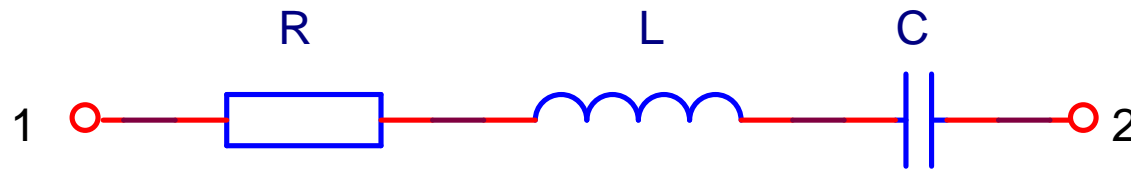


# Radiocommunications

# Circuits résonants

**Joël Redoutey - 2009**

# Circuit résonnant série



$$Z_{12} = R + jL\omega + 1/jC\omega$$

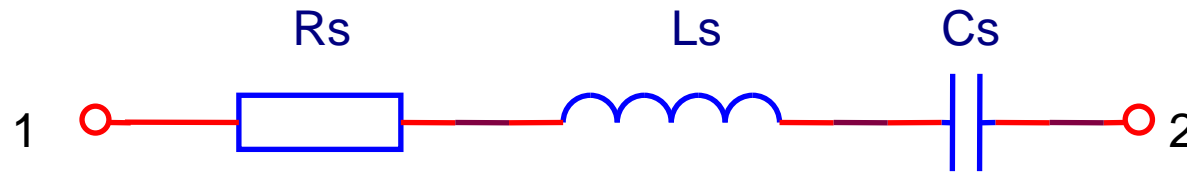
$$Z_{12} = R + (1 - LC\omega^2)/jC\omega$$

$Z_{12}$  est minimale pour  $\omega = \omega_0$  tel que  **$LC\omega_0^2 = 1$**

$$Z_{12}(\omega_0) = R$$

$$f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$

# Coefficient de surtension $Q_s$



$$Q_s = \frac{L_s \omega_0}{R_s}$$

$$\omega_0 = 2 \pi f_0$$

$$f_0 = \frac{1}{2\pi \sqrt{L_s C_s}}$$

# Bande passante

$$Z_{12} = R + jL\omega + 1/jC\omega \qquad LC\omega_0^2 = 1$$

$$Z_{12} = R + jL\omega + LC\omega_0^2/jC\omega = R + jL(\omega - \omega_0^2/\omega)$$

On se place à  $\omega = \omega_0 + \Delta\omega$  proche de la résonance

$$Z_{12} = R + jL(\omega_0 + \Delta\omega - \omega_0^2/(\omega_0 + \Delta\omega))$$

$$Z_{12} = R + jL\left(\omega_0 + \Delta\omega - \omega_0 \frac{1}{1 + \frac{\Delta\omega}{\omega_0}}\right)$$

si  $x$  petit  $1/(1+x) \approx 1-x$   $\longrightarrow$   $Z_{12} \approx R + jL[\omega_0 + \Delta\omega - \omega_0(1 - \Delta\omega/\omega_0)]$   
 $Z_{12} \approx R + 2jL\Delta\omega = R(1 + 2j\Delta\omega L/R)$

$$Z_{12} = R \left( 1 + jL \frac{\omega_0}{R} \frac{2\Delta\omega}{\omega_0} \right)$$

# Bande passante à -3 dB

$$Z_{12} = R \left( 1 + jL \frac{\omega_0}{R} \frac{2\Delta\omega}{\omega_0} \right)$$

$$Z_{12} = R \left( 1 + jQ_s \frac{2\Delta\omega}{\omega_0} \right) = R \left( 1 + jQ_s \frac{2\Delta f}{f_0} \right)$$

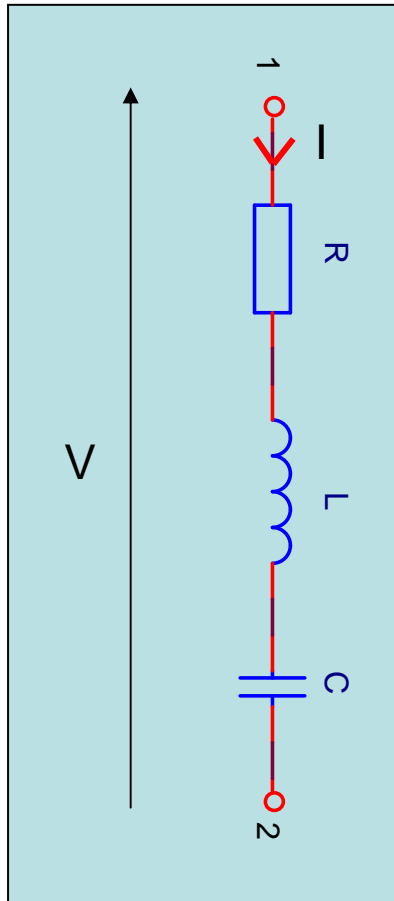
• A la résonance  $\Delta f = 0$   $Z_{12} = R$

• On se place à  $f = f_0 + \Delta f$  tel que  $\left( Q_s \frac{2\Delta f}{f_0} \right) = 1$

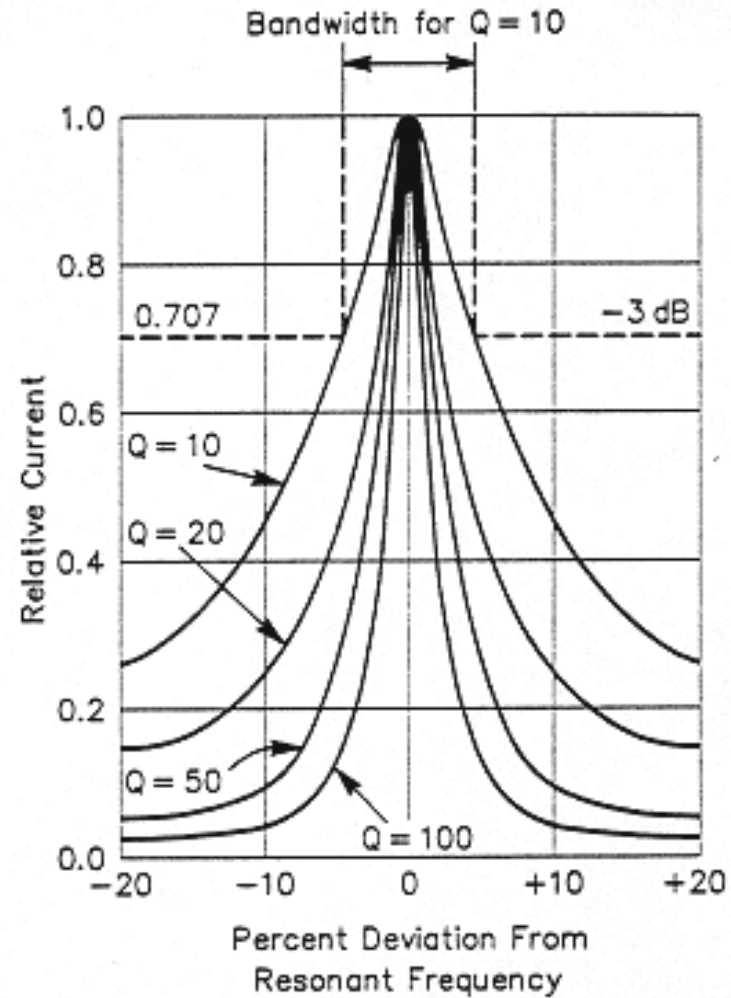
$|Z_{12}| = R\sqrt{2}$  et la phase de  $Z_{12}$  est égale à  $45^\circ$

**$B = 2\Delta f = f_0/Q_s$  est la bande passante à -3 dB du circuit résonant série**

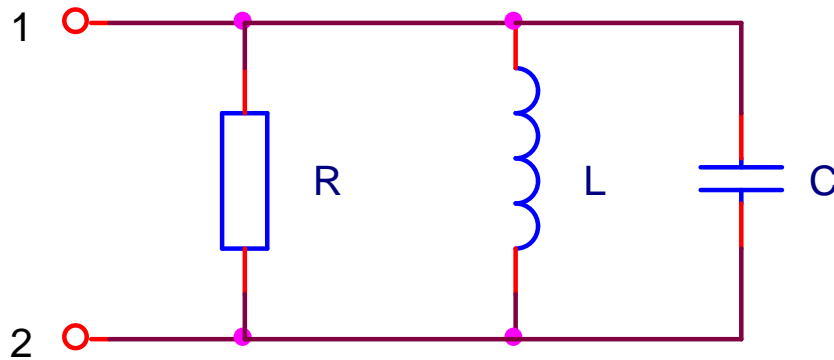
# Qs et bande passante



$$B = \frac{f_0}{Q_s}$$



# Circuit résonant parallèle



$$Y_{12} = G + 1/jL\omega + jC\omega$$

$$Y_{12} = G + \frac{1 - jLC\omega^2}{jL\omega}$$

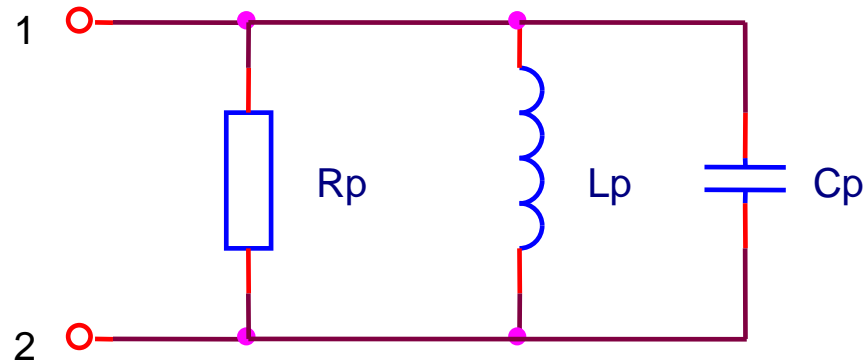
$Y_{12}$  est minimale pour  $\omega = \omega_0$  tel que  **$LC\omega_0^2 = 1$**

$Z_{12}$  est maximale à la résonance

$$Z_{12}(\omega_0) = R$$

$$f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$

# Coefficient de surtension $Q_p$



$$Q_P = \frac{R_P}{L_P \omega_0} = R_P C_P \omega_0$$

$$\omega_0 = 2 \pi f_0 \quad f_0 = \frac{1}{2\pi \sqrt{L_P C_P}}$$



# Bande passante

$$Y_{12} = G + 1/jL\omega + jC\omega \quad LC\omega_0^2 = 1$$

$$Y_{12} = G + jC(\omega - \omega_0^2/\omega)$$

On se place à  $\omega = \omega_0 + \Delta\omega$  proche de la résonance

$$Y_{12} = G + jC \left( \omega_0 + \Delta\omega - \frac{\omega_0}{1 + \frac{\Delta\omega}{\omega_0}} \right)$$

si x petit  $1/(1+x) \approx 1-x$    $Y_{12} \approx G + j2C\Delta\omega$

$$Y_{12} = G \left( 1 + \frac{jC\omega_0}{G} \frac{2\Delta\omega}{\omega_0} \right) = G \left( 1 + Q_P \frac{2\Delta f}{f_0} \right)$$

# Bande passante

$$Y_{12} = G \left( 1 + \frac{jC\omega_0}{G} \frac{2\Delta\omega}{\omega_0} \right) = G \left( 1 + Q_P \frac{2\Delta f}{f_0} \right)$$

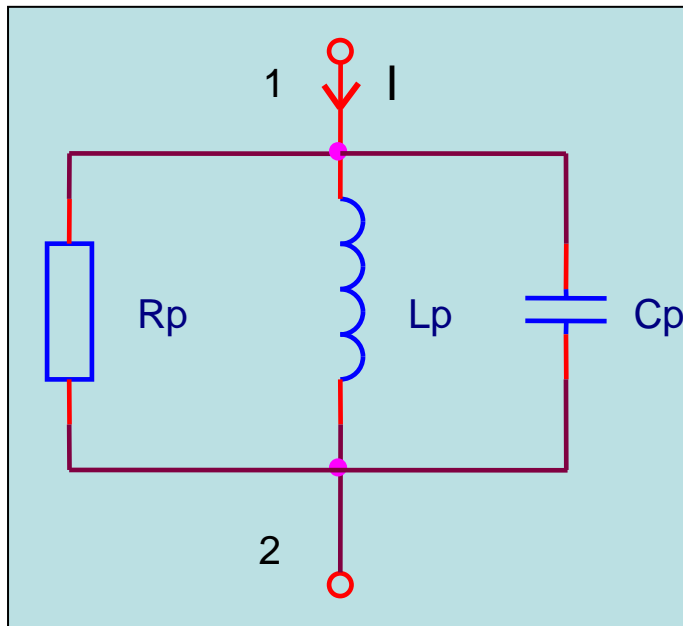
• A la résonance  $\Delta f = 0$   $Y_{12} = G$  et  $Z_{12} = R$

• On se place à  $f = f_0 + \Delta f$  telle que  $\left( Q_P \frac{2\Delta f}{f_0} \right) = 1$

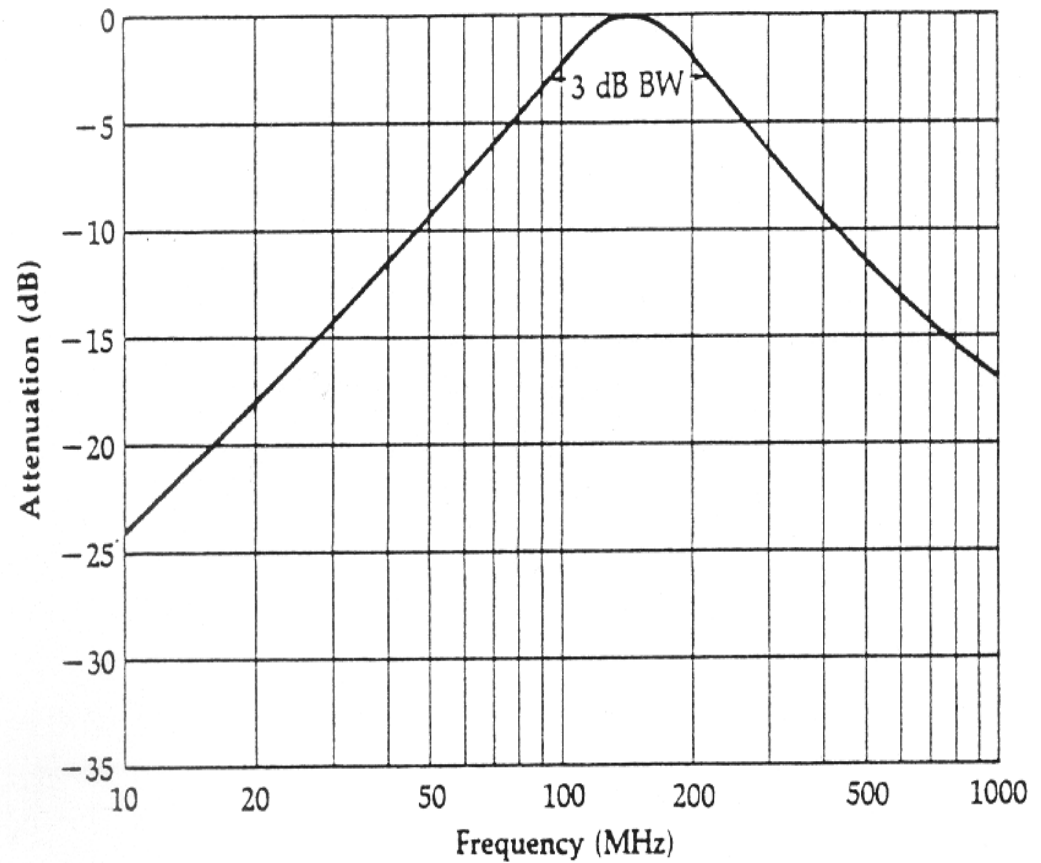
$$|Y_{12}(\omega)| = G/\sqrt{2} \quad \text{et donc} \quad |Z_{12}(\omega)| = R/\sqrt{2}$$

**$B = 2\Delta f = f_0/Q_P$  est la bande passante à -3 dB du circuit résonant parallèle**

# Qp et bande passante



$$B = \frac{f_0}{Q_P}$$



# Récapitulatif

	Résonance série	Résonance parallèle
Condition de résonance	$LC\omega_0^2 = 1$	$LC\omega_0^2 = 1$
Impédance à la résonance	$Z_S = R_S \angle 0^\circ$	$Z_P = R_P \angle 0^\circ$
Facteur de surtension	$Q_S = L_S\omega_0/R_S = 1/R_S C_S \omega_0$	$Q_P = R_P/L_P\omega_0 = R_P C_P \omega_0$
Bande passante à -3dB	$B = f_0/Q_S$	$B = f_0/Q_P$

# Réactance

A la résonance on a toujours  $LC\omega_0^2 = 1$

C'est-à-dire  $L\omega_0 = 1/C$   $\omega_0 = X$

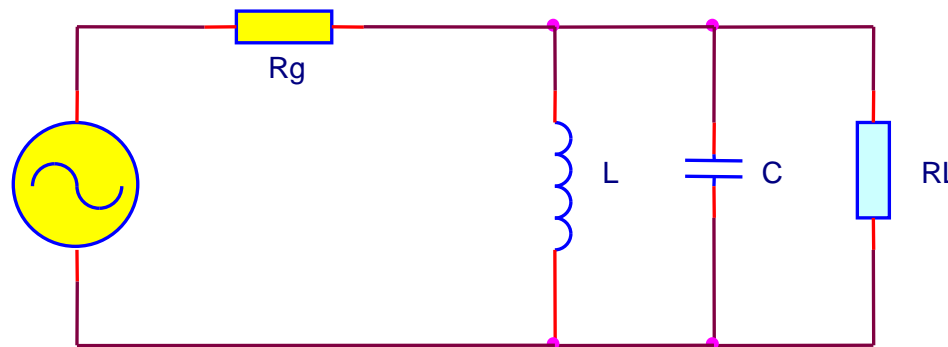
$X$  est la *réactance*

Une impédance complexe s'écrit  $Z = R + jX$

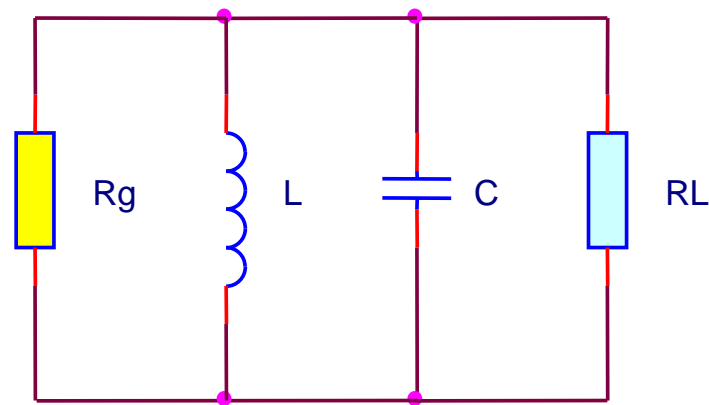
Si  $X > 0$  la réactance est inductive

Si  $X < 0$  la réactance est capacitive

# Facteur de qualité en charge $Q_L$



Thévenin

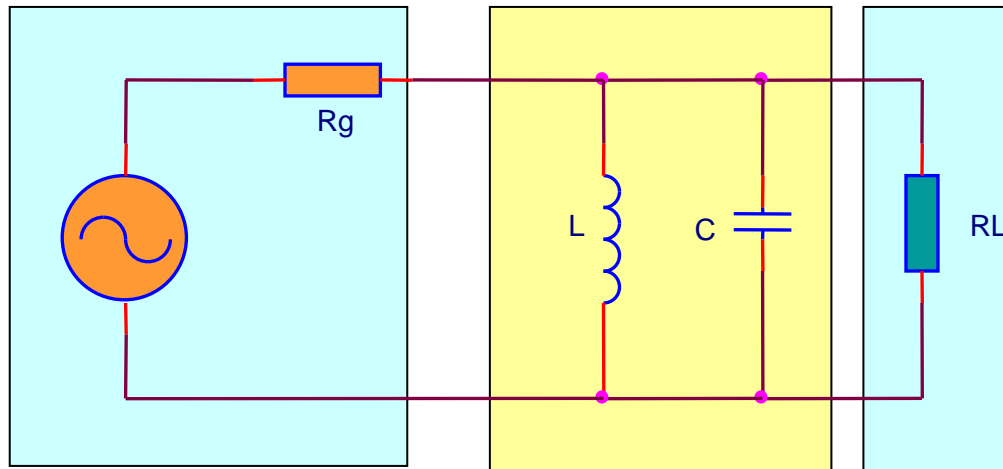


$$R_P = R_g // R_L$$

$$Q_L = \frac{R_P}{L \omega_0} = R_P C \omega_0$$

# Exemple

Générateur:  
 $F = 50 \text{ MHz}$   
 $R_g = 150 \Omega$



Charge:  
 $R_L = 1000 \Omega$

- Calculer le circuit résonnant pour  $Q=20$  à  $50 \text{ MHz}$
- Donner sa bande passante à  $-3 \text{ dB}$

# Correction

- *Résistance parallèle équivalente:*

$$R_p = 150 \cdot 1000 / (150 + 1000) = 130 \Omega$$

- *Réactance:*

$$X_p = R_p / Q_p = 130 / 20 = 6,5 \Omega$$

- *Valeur de l'inductance:*

$$X_p = L \omega_0 = 2\pi f L \quad \mathbf{L} = 6,5 / 314 \cdot 10^6 = \mathbf{20,7 \text{ nH}}$$

- *Valeur de la capacité:*

$$X_p = 1 / C \omega_0 \quad \mathbf{C} = 10^{-6} / 6,5 \cdot 314 = \mathbf{490 \text{ pF}}$$

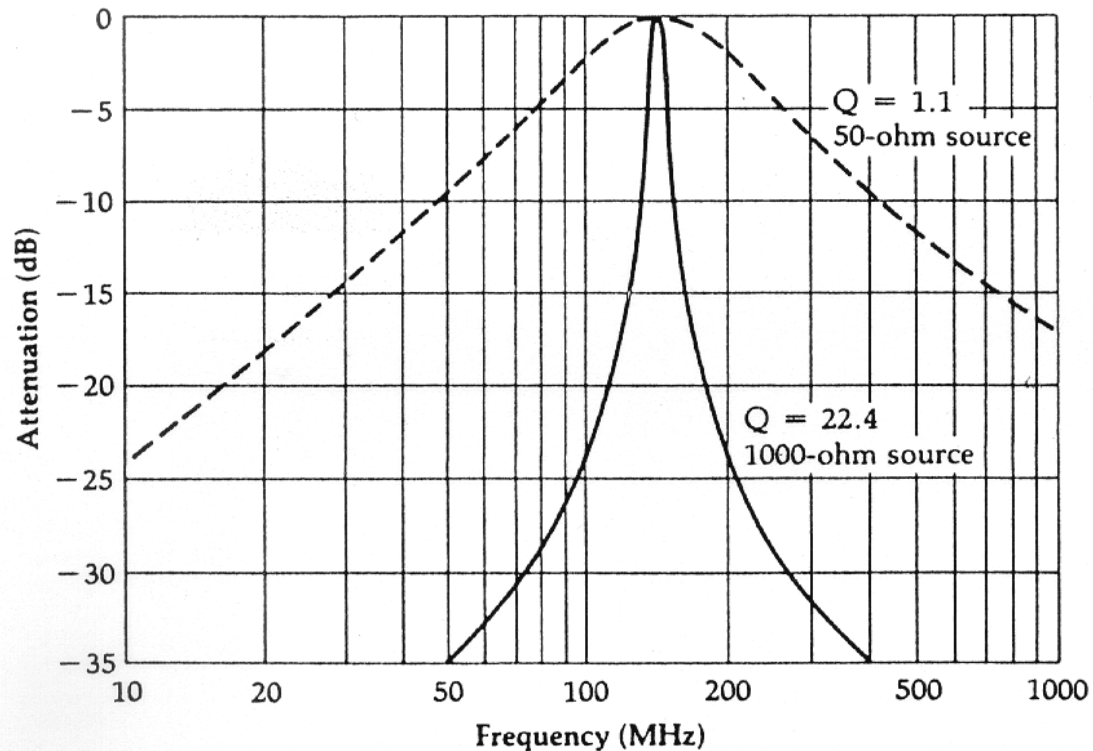
- *Bande passante:*

$$\mathbf{B} = f_0 / Q_p = 50 \cdot 10^6 / 20 = \mathbf{2,5 \text{ MHz}}$$



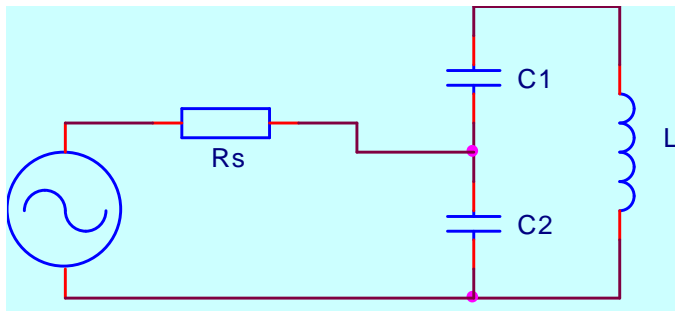
# Amortissement

Les résistances de source et de charge amortissent le circuit ce qui réduit le Q et élargit la bande passante



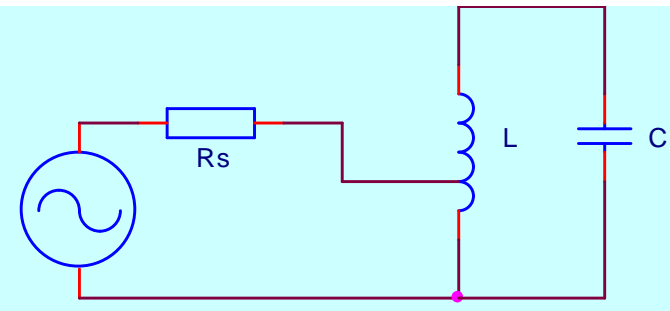
# Prise intermédiaire

Permet de *réduire l'amortissement*



Prise intermédiaire capacitive

$$n = C_1 / (C_1 + C_2)$$



Prise intermédiaire inductive

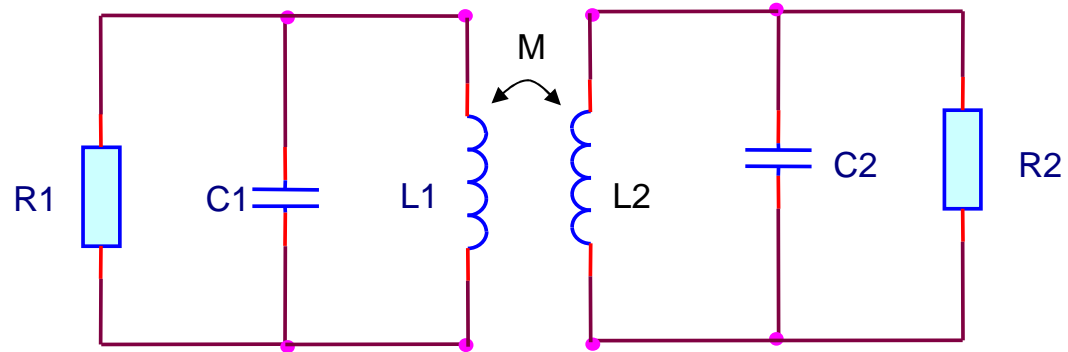
$$n = n_2 / n_1 \text{ (auto transformateur)}$$

La résistance  $R_p$  ramenée en parallèle avec le circuit est divisée par le carré du rapport de transformation  $n$ :  $R_p = R_s / n^2$

# Circuits couplés

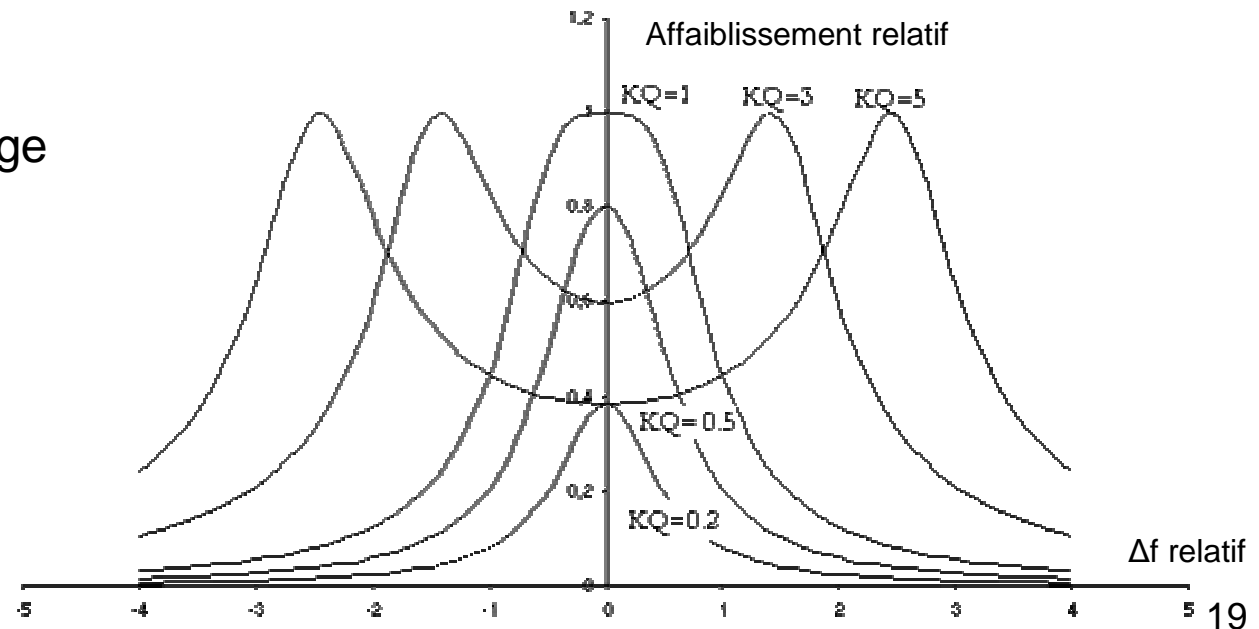
$$Q_1 = Q_2 = Q$$

$$f_{01} = f_{02}$$



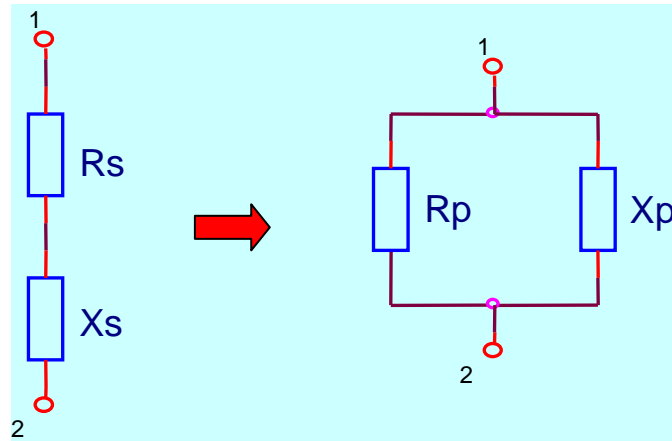
Coefficient de couplage

$$K = \frac{M}{\sqrt{L_1 L_2}}$$



# Transformation série-parallèle

$$Z_s = R_s + jX_s$$



$$Z_p = R_p // jX_p$$

$$R_p = R_s \left( 1 + \left( \frac{X_s}{R_s} \right)^2 \right)$$

$$X_p = \frac{R_s R_p}{X_s}$$

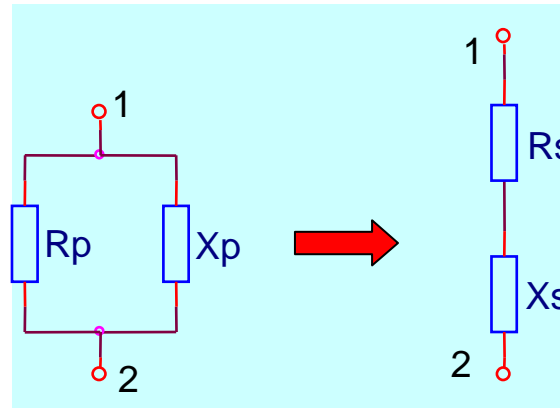
$$Q_s = \frac{X_s}{R_s}$$

$$Q_p = \frac{R_p}{X_p}$$

$$Q_s = Q_p$$

# Transformation parallèle-série

$$Z_p = R_p // jX_p$$



$$Z_s = R_s + jX_s$$

$$R_s = \frac{R_p}{1 + \left(\frac{R_p}{X_p}\right)^2}$$

$$X_s = \frac{R_s R_p}{X_p}$$

$$Q_s = \frac{X_s}{R_s} \quad Q_p = \frac{R_p}{X_p}$$

$$Q_s = Q_p$$

# Couplage variable

Bobine d'accord émetteur marine 200W, 350 – 500 kHz , 1962

