

# Antennes et feeders accordés

• Par Serge MALLET (F6AEM)

## 1 Généralités sur les lignes

### 1.1 Impédance caractéristique d'une ligne bifilaire : (Fig.1)

- $$Z_c = 276 * \log\left(\frac{2D}{d}\right) * k$$

k est un coefficient dépendant de la nature de l'isolant : 
$$k = \frac{1}{\sqrt{\epsilon}}$$

$\epsilon$  = constante diélectrique de l'isolant. Pour l'air, k=1

### 1.2 Rapport d'ondes stationnaires (ROS) : (Fig.2)

- en appelant :
  - - $Z_c$  = Impédance caractéristique de la ligne
    - $Z_t$  = Impédance de la charge

Trois cas se posent :

- 1.2.1  $Z_t > Z_c \Rightarrow ROS = \frac{Z_t}{Z_c}$

- 1.2.2  $Z_t < Z_c \Rightarrow ROS = \frac{Z_c}{Z_t}$

- 1.2.3  $Z_t = Z_c \Rightarrow ROS = \frac{Z_c}{Z_t} = \frac{Z_t}{Z_c} = 1$  ...Obligatoirement !

### 1.3 Coefficient de vitesse et longueur électrique (Fig.3)

#### • 1.3.1 Longueur d'onde dans la ligne :

Dans une ligne, les ondes ne se propagent pas à la même vitesse que dans l'air ou l'espace; elles sont ralenties par les constituants de la ligne et la présence des isolants. Le temps nécessaire pour parcourir une même distance est de ce fait plus long.

Si c est la vitesse dans l'air, (c=300 000 000 Mètres/seconde),

Si v est la vitesse dans la ligne,

le rapport des vitesses  $k = \frac{v}{c}$  est appelé **coefficient de vitesse**. Il est toujours inférieur à 1

$k = \frac{1}{\sqrt{\epsilon}}$  pour un isolant homogène.

En se souvenant que la longueur d'onde correspond à la distance parcourue par l'onde pendant une période, on peut conclure que la longueur d'onde électrique  $\lambda_e$  dans la ligne est plus courte que la longueur d'onde  $\lambda_b$  dans l'air.

$$\lambda_e = \lambda_b * k$$

Nous pouvons également conclure que pour loger un même nombre de périodes sur une ligne que dans l'air, celle-ci devra être raccourcie selon le même coefficient.

Nous pouvons donc raisonner en longueur d'onde dans l'air, mais devons lors de la réalisation finale intégrer le coefficient de vélocité, et à l'inverse ramener les répartitions d'ondes dans une ligne à celle qu'elles auraient normalement dans l'air.

### 132 Longueur d'onde électrique de la ligne :

C'est le rapport entre la longueur géométrique  $L$  de la ligne et la longueur d'onde  $\lambda_e$  dans celle-ci.

$$\frac{L}{\lambda_e} = n \Leftrightarrow L = n * \lambda_e$$

On peut également l'exprimer en angle électrique  $\alpha$  dans la ligne par rapport à  $\lambda_e$ , sachant que une période, donc une longueur d'onde correspond à 360 degrés.

$$\alpha = 360^\circ * \frac{L}{\lambda_e} \Rightarrow \alpha = 360^\circ * n$$

En radians,  $\alpha = 2 \pi * n$

## 2 Impédance et tension le long de la ligne

- Pour une puissance  $P$  fournie par le générateur à l'entrée de la ligne, en supposant qu'il n'y ai pas de pertes, tension et impédance sont liées en tous point de la ligne selon la loi d'Ohm :

$$U^2 = P * Z_c$$

### 2.1 Charge purement résistive :

- Nous supposons en un premier temps que la charge terminale est constituée d'une résistance pure  $R_t$ ,  $Z_t = R_t$

#### 2.1.1 $R_t = Z_c$ : (Fig.4)

C'est le cas de la ligne adaptée à sa charge. En tous points de la ligne, l'impédance, donc la tension restent constantes. La ligne travaille en régime d'ondes progressives.

#### 2.1.2 $R_t$ différente de $Z_c$ :

La ligne n'étant pas adaptée à sa charge, il s'établit alors un régime d'ondes stationnaires, avec des noeuds et des ventres de tension et de courant, qui comme pour toutes ondes sont distants les uns des autres de un  $\frac{1}{4}$  d'onde (électrique dans la ligne). Nous devons donc en conclure que l'impédance de la ligne n'est alors pas constante et qu'elle passe elle-même par des minimum et des maximum. Ceux-ci sont des résistances pures, dont les valeurs sont :

$$R_{\min} = \frac{Z_c}{ROS} \text{ et } R_{\max} = Z_c * ROS$$

##### 2.1.2.1 $R_t > Z_c$ : (Fig.5)

Aux bornes de la charge, nous sommes à un maximum de tension, donc d'impédance, dont la valeur est  $R_{\max} = Z_c * ROS = R_t$ . En parcourant la ligne, de la charge vers le générateur, nous trouvons à un  $\frac{1}{4}$  d'onde électrique un minimum de tension, donc d'impédance,

dont la valeur est  $R_{\min} = \frac{Z_c}{ROS}$

Entre ces deux points de résistance pure, la ligne présente une impédance capacitive.

En avançant à nouveau de un  $\frac{1}{4}$  d'onde, nous trouvons à nouveau un point de résistance pure de valeur maxi,  $R_{\max}$ . Entre ces deux points, l'impédance est selfique.

Et les mêmes phénomènes se reproduisent comme au départ de notre voyage depuis la charge : répétition toutes les demi-ondes, et inversion tous les  $\frac{1}{4}$  d'onde. Ceci jusqu'aux bornes du générateur, qui selon sa distance par rapport à la charge, pourra se trouver à un point de résistance pure, qui sera mini ou maxi, tout autant qu'à un point d'impédance selfique ou capacitif.

### 2.1.2.2 $R_t < Z_c$ : (Fig. 6)

Aux bornes de la charge, nous sommes à un minimum de tension, donc d'impédance, dont la valeur est  $R_{\min} = \frac{Z_c}{ROS} = R_t$ .

En parcourant la ligne de la charge vers le générateur, nous trouvons à un  $\frac{1}{4}$  d'onde électrique un maximum de tension, donc d'impédance, dont la valeur est  $R_{\max} = Z_c * ROS$ .

Entre ces deux points de résistance pure, l'impédance est cette fois selfique.

En poursuivant de un  $\frac{1}{4}$  d'onde, ce qui correspond à une demi-onde depuis la charge, nous trouvons la répétition d'impédance  $R_{\min}$ .

Entre ces deux derniers points, l'impédance est ... capacitive.

Et ainsi de suite jusqu'au générateur.

### CONCLUSION IMPORTANTE

*Aux pertes près sur les amplitudes, mais qui restent minimales, l'étude des lignes dans leur deux premiers  $\frac{1}{4}$  d'onde depuis la charge est suffisante, les phénomènes se répétant toutes les demi-ondes.*

**Une ligne demi-onde répète à sa sortie la charge appliquée à son entrée**

#### 1er exemple :

$Z_c = 300$  Ohms

$Z_t = 75$  Ohms

$$ROS = \frac{Z_c}{Z_t} = \frac{300}{75} = 4$$

$$R_{\max} = Z_c * ROS = 300 * 4 = 2400\Omega$$

$$R_{\min} = \frac{Z_c}{ROS} = \frac{300}{4} = 75\Omega$$

#### 2ème exemple :

$Z_c = 75$  Ohms

$Z_t = 1200$  Ohms

$$ROS = \frac{Z_t}{Z_c} = \frac{1200}{75} = 16$$

$$R_{\min} = \frac{75}{16} = 4.61\Omega$$

$$R_{\max} = 75 * 16 = 1200\Omega$$

Notez les transformations importantes des valeurs de  $Z_c$  ..... et qui vont se répéter tous les  $\frac{1}{4}$

#### 1ère application :

Quelle doit être l'impédance caractéristique d'une ligne demi-onde (électrique... bien sur !), adaptant une charge de 75 Ohms à un générateur de 75 Ohms ?

Aucune importance, car quelle-que-soit l'impédance de la ligne, elle répète sa sortie sur son entrée.

Comparez avec les exemples 1 et 2.

### 2ème application :

Comment adapter un émetteur d'impédance  $R_e = 75 \text{ Ohms}$  à une charge  $R_t$  de  $4\,800 \text{ Ohms}$  ?

La solution passe par l'utilisation d'un transformateur à lignes  $\frac{1}{4}$  d'onde (ou multiple impair de  $\frac{\lambda}{4}$ , qui sont d'ailleurs des lignes  $\frac{\lambda}{4}$  prolongées de tronçons de ligne  $\frac{\lambda}{2}$  : ... et comme ces derniers ne changent rien au problème ... ce que nous savons maintenant...!).

En posant

$$R_e = R_{\min} = \frac{Z_c}{ROS}$$

$$R_t = R_{\max} = Z_c * ROS$$

En faisant :  $R_e * R_t = \left( \frac{Z_c}{ROS} \right) * (Z_c * ROS)$  et en simplifiant par ROS,

$$Z_e * Z_t = Z_c^2 \Rightarrow Z_c = \sqrt{R_e * R_t}$$

Soit en remplaçant par les valeur numériques choisies,

$$Z_c = \sqrt{75 * 4800} = \sqrt{360000} \Rightarrow Z_c = \sqrt{R_e * R_t}$$

Une ligne  $\frac{1}{4}$  d'onde de  $600 \text{ Ohms}$  adapte  $75 \text{ Ohms}$  à  $4\,800 \text{ Ohms}$  et réciproquement,  $4\,800 \text{ Ohms}$  à  $75 \text{ Ohms}$ .

### CONSTAT:

Pour un ROS donné, les impédances le long de la ligne sont conjuguées les unes aux autres.

Pour une longueur donnée de la ligne, l'impédance d'entrée détermine celle de sortie et réciproquement.

## 2.2 Cas particulier des lignes ouvertes ou fermées:

### • 2.2.1 Lignes ouvertes à une extrémité : (Fig.7)

$$R_t = \infty \Rightarrow ROS = \frac{R_t}{Z_c} = \frac{\infty}{Z_c} = \infty$$

$$R_{\min} = \frac{Z_c}{ROS} = \frac{Z_c}{\infty} = 0$$

$$R_{\max} = Z_c * ROS = Z_c * \infty = \infty$$

Valeur de  $Z$  selon la longueur électrique de la ligne:

$$\alpha = 360^{\circ} * \frac{L}{\lambda_e}$$

$0^{\circ} < \alpha < 90^{\circ}$   $Z = Z_c * (-\text{Cotg}(\alpha))$  Capacitive

$90^{\circ} < \alpha < 180^{\circ}$   $Z = Z_c * \text{Cotg}(180 - \alpha)$  Selfique

$180^{\circ} < \alpha < 270^{\circ}$   $Z = Z_c * (-\text{Cotg}(\alpha - 180))$  Capacitive

$$270^\circ < \alpha < 360^\circ \quad Z = Z_c * \text{Cotg}(360 - \alpha) \text{ Selfique}$$

Noter la périodicité de  $180^\circ \left(\frac{\lambda}{2}\right)$  déjà vue précédemment, ainsi que l'inversion tous les  $90^\circ \left(\frac{\lambda}{4}\right)$ .

Exemples:

$$\text{Ligne ouverte à } L = \frac{\lambda}{8} \quad Z_c = 300 \text{ Ohms}$$

$$\circ \alpha = \frac{360}{8} = 45 \Rightarrow Z = 300 * \text{Cotg}(45) = 300 * 1 = 300 \text{ Ohms (Capacitive)}$$

$$\text{Ligne ouverte à } L = \frac{\lambda}{4} \quad Z_c = 70 \text{ Ohms}$$

$$\circ \alpha = \frac{360}{4} = 90 \Rightarrow Z = 70 * \text{Cotg}(90) = 70 * 0 = 0 \text{ Ohms}$$

Ceci confirme bien le calcul de  $R_{\min}$  vu précédemment.

Un calcul analogue pour  $L = \frac{\lambda}{2}$  nous conduirait à  $R_{\max} = \infty$  ... heureusement..!

### 2.2.2 Ligne fermées à une extrémité (court-circuit):

$$R_t = 0 \quad ROS = \frac{Z_c}{R_t} = \infty$$

$$R_{\min} = \frac{Z_c}{ROS} = 0 \quad R_{\max} = Z_c * ROS = \infty$$

Valeur de  $Z$  selon la longueur électrique de la ligne:

$$\alpha = 360^\circ * \frac{L}{\lambda}$$

$$0^\circ < \alpha < 90^\circ \quad Z = Z_c * \text{tg}(\alpha) \text{ Selfique}$$

$$90^\circ < \alpha < 180^\circ \quad Z = Z_c * (-\text{tg}(180 - \alpha)) \text{ Capacitive}$$

$$180^\circ < \alpha < 270^\circ \quad Z = Z_c * \text{tg}(\alpha - 180) \text{ Selfique}$$

$$270^\circ < \alpha < 360^\circ \quad Z = Z_c * (-\text{tg}(360 - \alpha)) \text{ Capacitive}$$

Là encore, noter les inversions  $90^\circ$  et les répétitions  $\frac{\lambda}{2}$

### 2.3 Charge quelconque :

- La charge peut être selfique ou capacitive, associée ou non à une résistance.

Cela équivaut coté charge : à raccourcir (charge capacitive) ou à allonger (charge selfique) d'un tronçon de ligne égale ou inférieur à  $\frac{\lambda}{4}$ , ouverte ou fermée selon les constituants de l'impédance terminale.

Il y aura alors simplement un déphasage, compris entre 0 et  $90^\circ$ , par rapport à tout ce qui à été vu durant cette étude.

### 3 Rappels à propos des impédances

- Une impédance est un groupement, plus ou moins complexe, d'éléments selfs, capas et résistances, en série ou en parallèle les uns par rapport aux autres.

#### 3.1 réactances :

- On appelle ainsi l'impédance d'un élément purement selfique ou capacitif.

##### 3.1.2 Inductance :

C'est l'impédance  $X_L$  d'une self de valeur  $L$ , à une fréquence  $F$ .

$$X_L = L \omega \text{ est la pulsation, } \omega = 2 * \pi * F$$

en pratique, on peut exprimer  $X_L$  en Ohms,  $F$  en Mhz,  $L$  en  $\mu H$ .

##### 3.1.2 Capacitance :

C'est l'impédance  $X_C$  d'un condensateur de valeur  $C$ , à une fréquence  $F$

$$X_C = \frac{1}{C \omega} \text{ est la pulsation, } \omega = 2 * \pi * F$$

en pratique, on peut exprimer  $X_C$  en Ohms,  $F$  en Mhz,  $C$  en  $\mu F$ .

#### 3.2 Impédance série :

##### 3.2.1 Circuit R, L série : (Fig.9)

Soit un résistance  $R$  en série avec une inductance  $X_L$ .

On écrit  $Z_s = R + jX_L$ . Le terme imaginaire  $+j$  indique que la tension aux bornes  $X_L$  est en avance de phase de  $+90^\circ$  par rapport à celle aux bornes de  $R$ . Cela rappelle que l'on ne peut faire la somme directe  $R+X_L$ :

$$Z_s = \sqrt{R^2 + X_L^2}$$

le déphasage résultant est  $\varphi = \text{Arctg}\left(\frac{R}{X_L}\right)$

##### 3.2.2 Circuit R, C série : (Fig.10)

Soit une résistance  $R$  en série avec une capacitance  $X_C$ .

On écrit  $Z_s = R - jX_C$ . Le terme imaginaire  $-j$  indique que la tension aux bornes  $X_C$  est en retard de phase de  $-90^\circ$  par rapport aux bornes de  $R$ . Cela rappelle que l'on ne peut pas faire la somme directe  $R + X_C$ .

$$Z_s = \sqrt{R^2 + X_C^2}$$

Le déphasage résultant est  $\varphi = \text{Arctg}\left(\frac{R}{X_C}\right)$

Les impédances capacitives étant négatives, on pourrait donc écrire  $Z_s = R + j(-X_C)$

##### 3.2.3 Circuit R, L, C série : (Fig.11)

On peut généraliser la réactance série  $X_s$  comme étant  $X_s = X_l + (-X_c)$

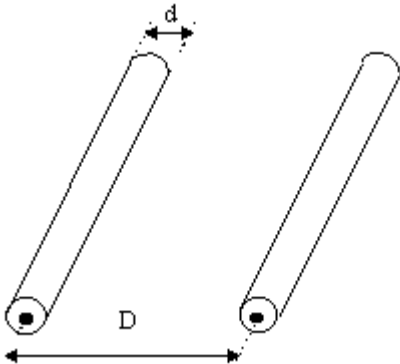
$$X_s = X_l + (-X_c)$$

$$Z_s = R + j X_s = R + j (X_l - X_c)$$

- - Si  $X_l > X_c$ , la réactance est selfique,  $Z_s$  est selfique.
- Si  $X_c > X_l$ , la réactance est capacitive,  $Z_s$  est capacitive
- Si  $X_l = X_c$ , la réactance est nulle,  $Z_s$  est une résistance pure.

Nous trouvons ici la notion de résonance, ou d'accord:  $X_l = -X_c$

**Fig.1**



• Isolant	• $\epsilon$	• k
• Air	• 1	• 1
• Bakelite	• 5 à 7.5	• 0.36 à 0.45
• Ebonite	• 2 à 3.5	• 0.53 à 0.7
• Porcelaine	• 6 à 7	• 0.37 à 0.4
• Stéatite	• 4.4 à 6.5	• 0.39 à 0.48
• Polystyrène	• 2.4 à 2.9	• 0.59 à 0.65
• Polyéthylène	• 2 à 2.4	• 0.64 à 0.7
• Téflon (PTFE)	• $\cong 2$	• $\cong 0.7$

• **Fig.2**



**Fig.3**

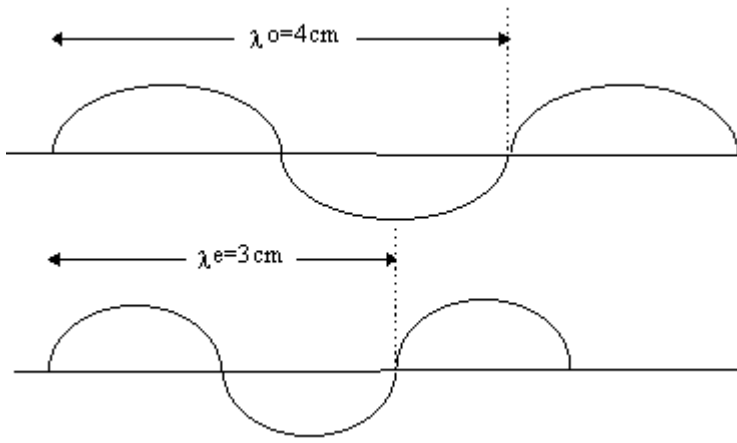


Fig.4

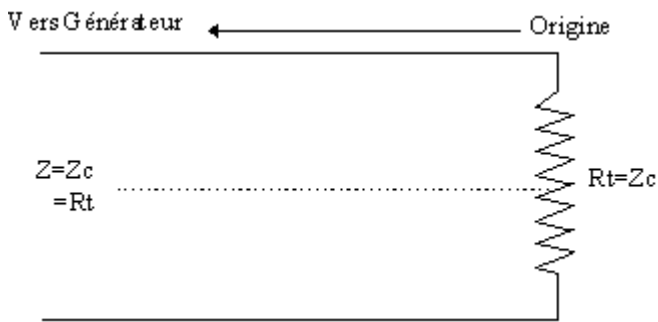


Fig.5

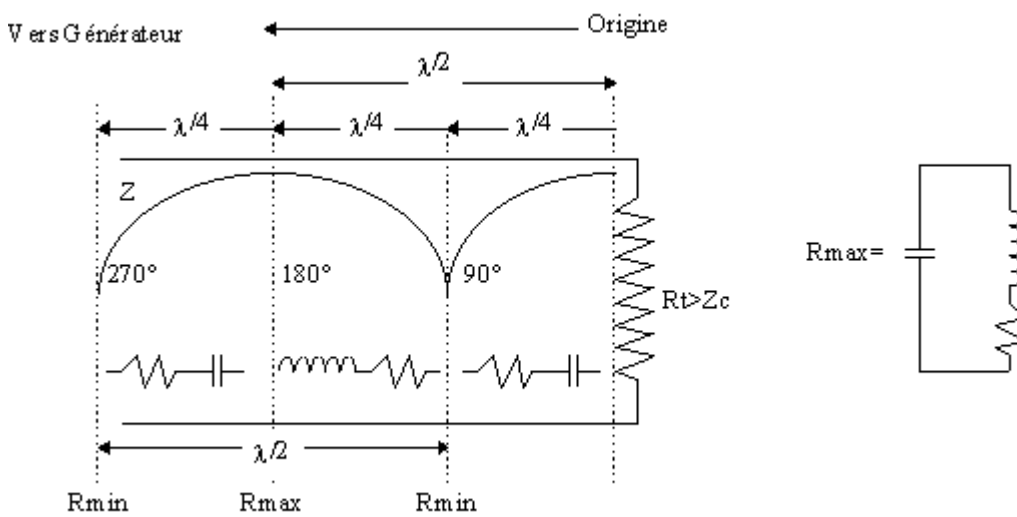


Fig.6



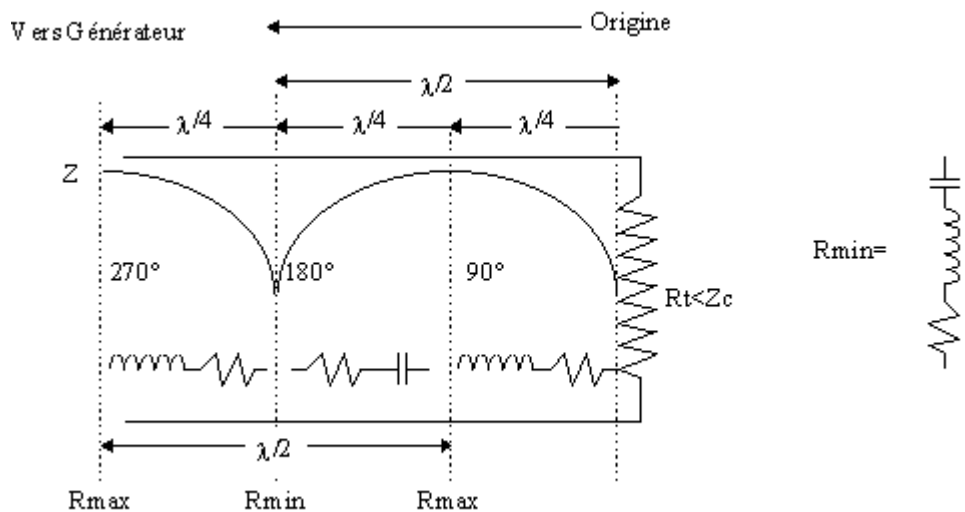


Fig.7 : Ligne Ouverte

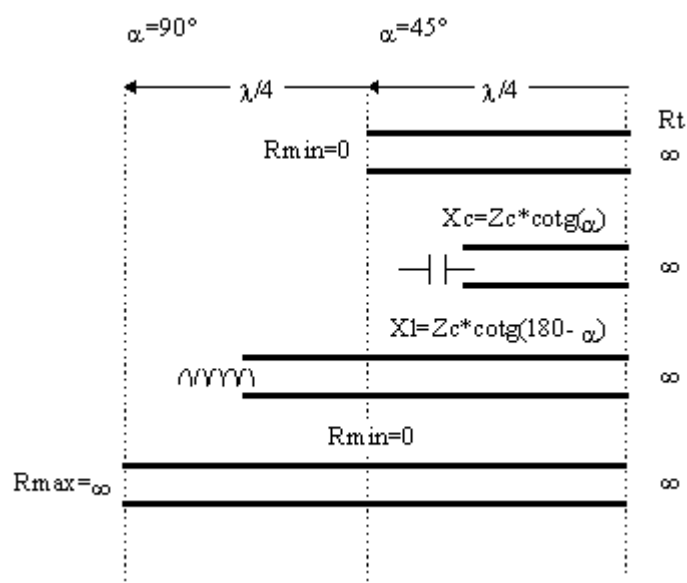


Fig.8 : Ligne Fermée

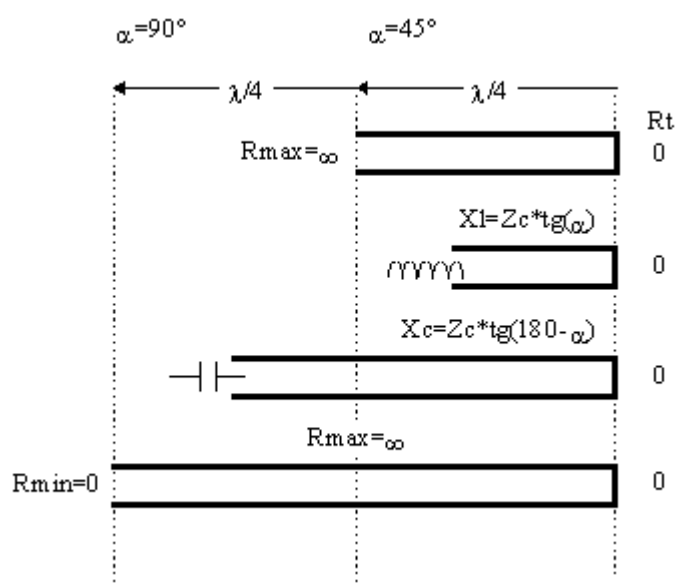


Fig.9 : R, Ls

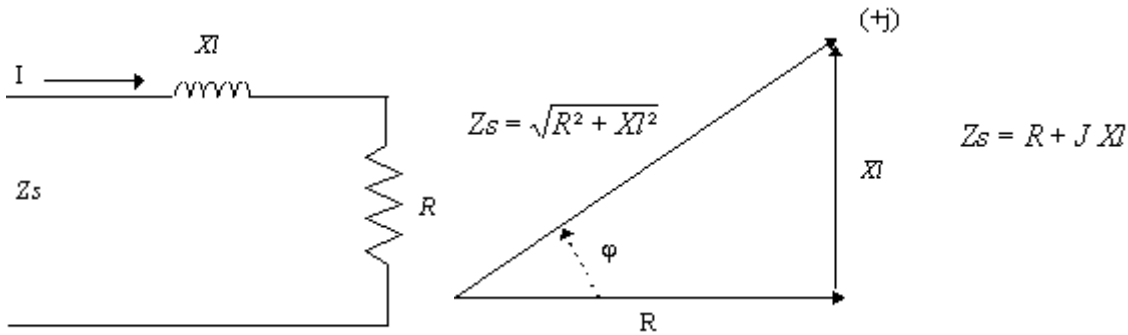


Fig.10 : R, Cs

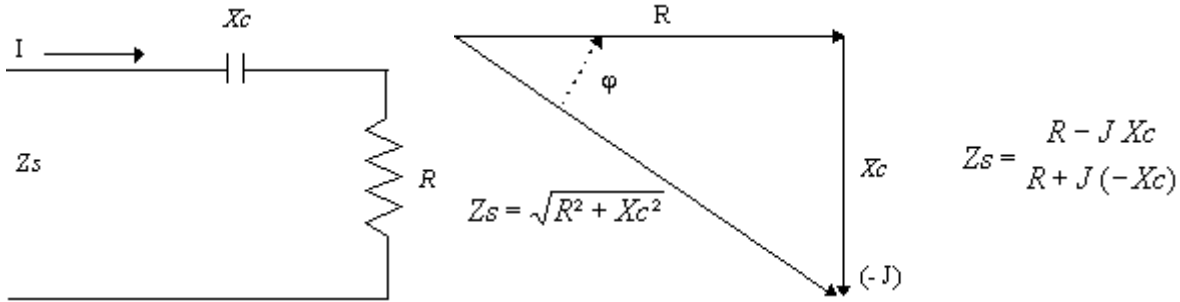
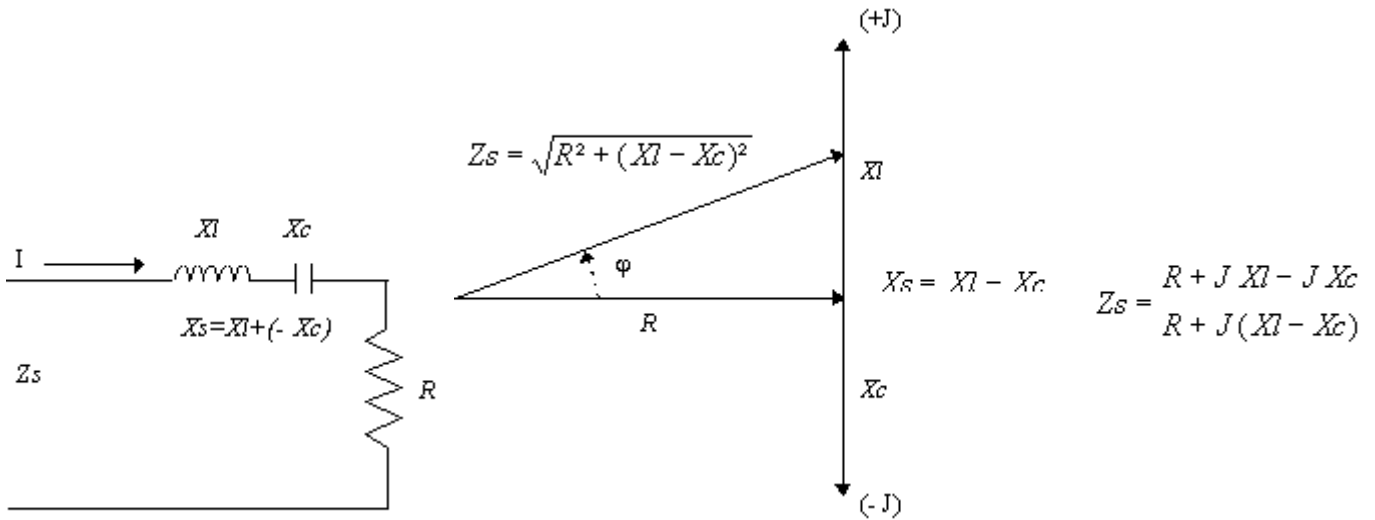
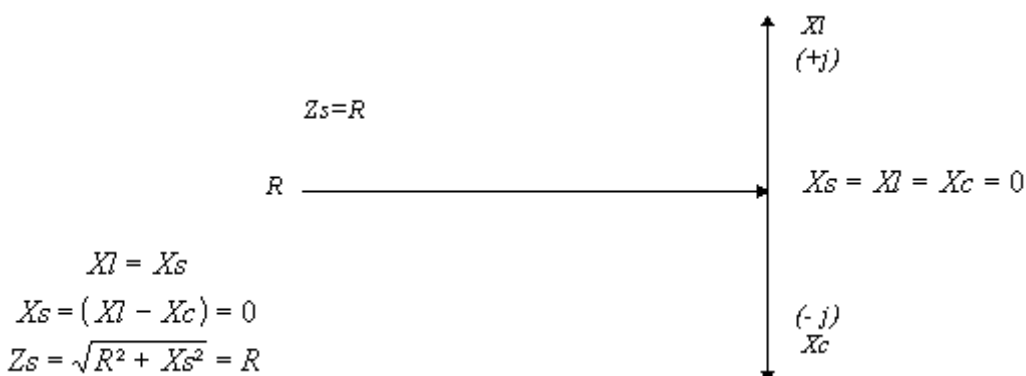


Fig.11 : R, Ls, Cs



**A la résonance :**



En tous points de la ligne :

$$P = \frac{U^2}{Z} \Leftrightarrow U^2 = P * Z \Leftrightarrow U = \sqrt{P * Z}$$

### Exemple :

- $Z_c = 300\Omega$  ,  $Z_{min} = 50\Omega$  ,  $Z_{max} = ?$  Puissance = 100 Watts

$$ROS = \frac{Z_c}{Z_{min}} = \frac{300}{50} = 6 \Leftrightarrow Z_{max} = Z_c * ROS = 1800W$$

$$U_{moy} = \sqrt{P * Z_c} = \sqrt{100 * 300} = 10 * 10 * \sqrt{3} = 100 * \sqrt{3} = 173,2 V$$

$$U_{min} = \sqrt{P * 50} = \sqrt{100 * 50} = 10 * \sqrt{50} = 70,7 V$$

ou

$$U_{min} = \sqrt{P * \frac{300}{6}} = \sqrt{100 * 50} = 10 * \sqrt{50} = 70,7 V$$

$$U_{max} = \sqrt{P * Z_{max}} = \sqrt{100 * 1800} = 10 * 10 * \sqrt{18} = 424 V$$

ou

$$U_{max} = \sqrt{P * Z_c * ROS} = \sqrt{100 * 300 * 6} = \sqrt{100 * 1800} = 10 * 10 * \sqrt{18} = 424 V$$

$$U_{max} = U_{moy} * \sqrt{ROS} = 173,2 V * \sqrt{6} = 424 V$$

$$U_{min} = \frac{U_{moy}}{\sqrt{ROS}} = \frac{173,2 V}{\sqrt{6}} = 70,7 V$$

$$U_{max} = U_{min} * ROS = 70,7 V * 6 = 424 V$$

1.

$$Z_{max} = Z_{min} * ROS^2$$

$$Z_{min} = \frac{Z_{max}}{ROS^2}$$

- $\frac{Z_{max}}{Z_{min}} = ROS^2$