



# ANTENNES – ESC

## Cours 5: Antennes Patchs imprimés

Alexis MARTIN

2025

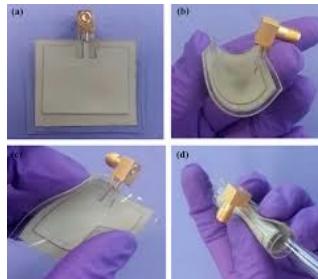
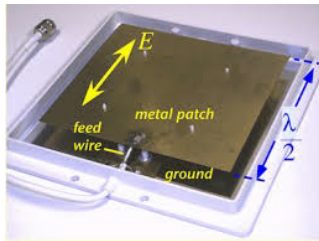
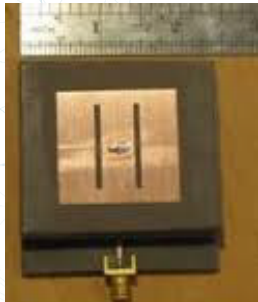
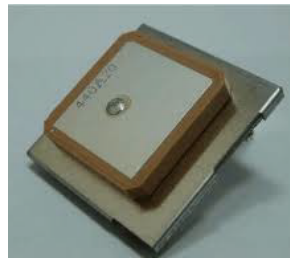
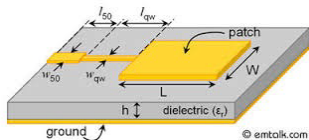


**1** Modélisation

**2** Simulations

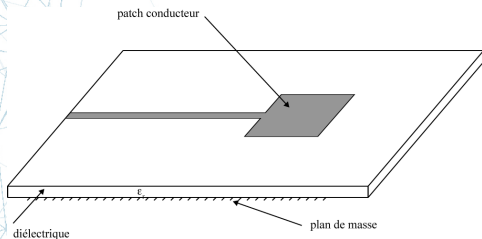
**3** Alimentation du patch

# Antennes Patches

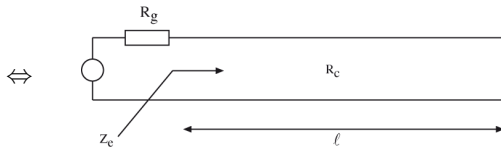
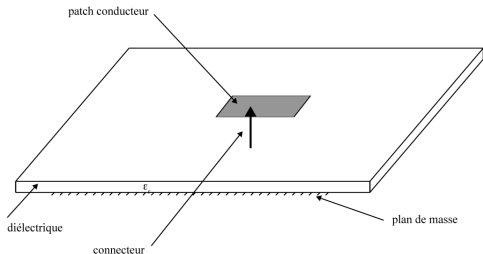
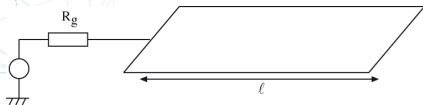


# Modélisation approchée

Deux méthodes d'alimentation possibles:



Approximation de la ligne sans pertes:



# Fréquence de résonance

Ondes stationnaires d'amplitude  $V_{\max}$ :

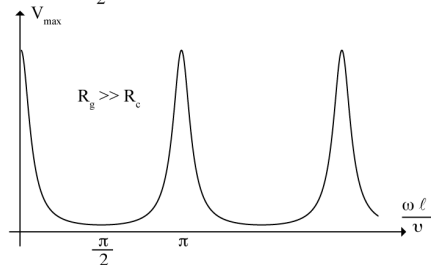
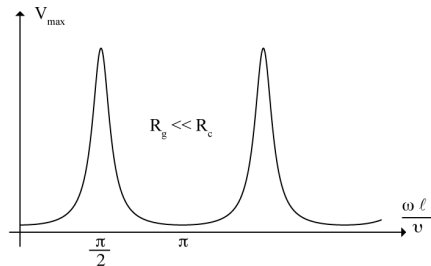
$$V_{\max} = \frac{V_g}{\sqrt{\cos^2\left(\frac{\omega \cdot l}{v}\right) + \frac{R_g^2}{R_c^2} \sin^2\left(\frac{\omega \cdot l}{v}\right)}}$$

Le cas des antennes "patch" correspond à  $R_g \gg R_c$

Les fréquences de résonance sont donc données par:

$$l = n \frac{\lambda_g}{2}$$

$\lambda_g$ : longueur d'onde "guidée"



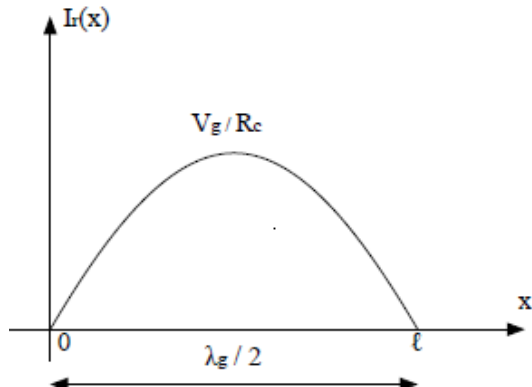
## Courant à la résonance sur le patch $\lambda_g/2$

$$\lambda_g = \frac{\lambda_0}{\sqrt{\epsilon_{eff}}}$$

$\lambda_0$ : longueur d'onde dans le vide

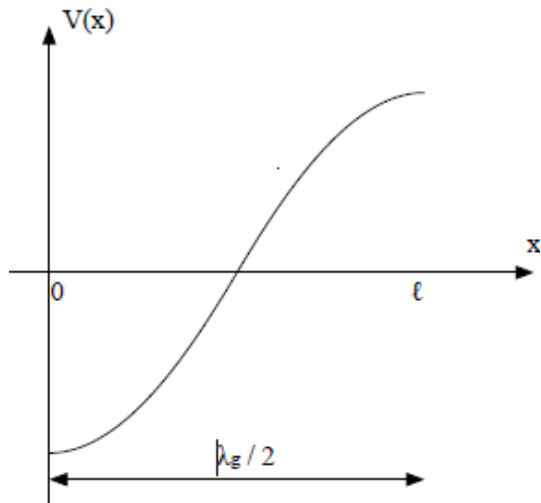
$\epsilon_{eff}$ : constante diélectrique “effective”, qui dépend de la géométrie de la ligne

Dans l'approximation de la ligne sans pertes, le courant est donné par:



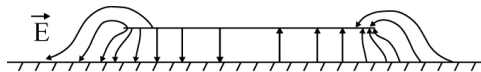
# Tension à la résonance sur le patch $\lambda_g/2$

Dans l'approximation de la ligne sans pertes, la tension est donnée par:

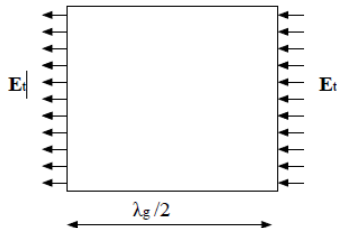


# Champ électrique autour du patch

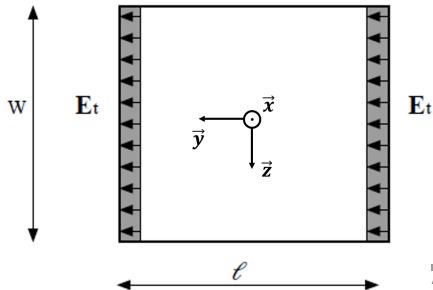
Vue de "côté":



Vue de dessus:



Equivalence avec le rayonnement de 2 fentes:





## Longueur effective du patch

En pratique, à cause du débordement des lignes de champ, la longueur effective  $L_e$  du patch est:

$$L_e = L + 2\Delta L$$

On utilise classiquement la formule empirique:

$$\Delta L = 0.412h \frac{(\epsilon_{eff} + 0.3)(\frac{W}{h} + 0.264)}{(\epsilon_{eff} - 0.258)(\frac{W}{h} + 0.8)}$$

- $h$  la hauteur du substrat
- $W$  la largeur du patch
- $\epsilon_{eff}$  la constante diélectrique effective

$$\epsilon_{eff} = \frac{\epsilon_r + 1}{2} + \frac{\epsilon_r - 1}{2} \frac{1}{\sqrt{1 + 12 \frac{h}{W}}}$$

La résonance se produit donc pour:

$$L_e = \frac{\lambda_g}{2}$$

# Diagramme de rayonnement

Selon l'approximation de ligne sans pertes (**attention au repère utilisé**, Cf slide 8):

$$E_{\varphi} \approx K \sin \theta \frac{\sin \left( \frac{k.h \sin \theta \cos \varphi}{2} \right)}{\frac{k.h \sin \theta \cos \varphi}{2}} \frac{\sin \left( \frac{k.W \cos \theta}{2} \right)}{\frac{k.W \cos \theta}{2}} \cos \left( \frac{k.L_e}{2} \sin \theta \sin \varphi \right)$$

avec:

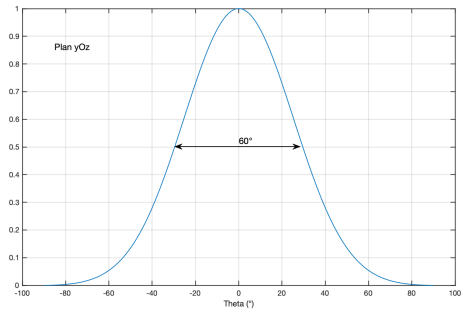
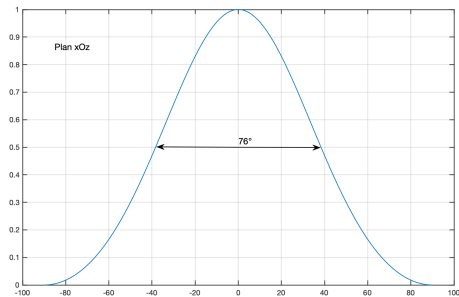
- $h$  la hauteur du substrat
- $W$  la largeur du patch
- $L_e$  la longueur effective du patch

Pour des substrats de faible épaisseur ( $kh \ll 1$ ), on a:

$$E_{\varphi} \approx E_0 \sin \theta \frac{\sin \left( \frac{k.W \cos \theta}{2} \right)}{\cos \theta} \cos \left( \frac{k.L_e}{2} \sin \theta \sin \varphi \right)$$

# Diagramme de rayonnement

Tracé avec  $W = L_e = 0,4\lambda_0$ :



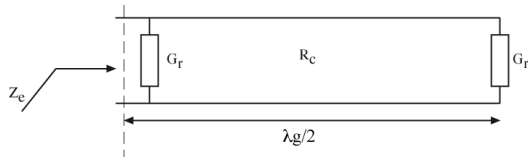
## Diagramme de rayonnement

La formule  $D \approx \frac{36400}{\theta_E^\circ \theta_H^\circ}$  donne dans ce cas  $D = 9 \text{ dB}$

Sachant que la conductance d'une fente est donnée par:

$$G_r = \frac{4\pi w^2}{3\eta\lambda^2}$$

Le modèle de la ligne sans pertes équivalente donne:

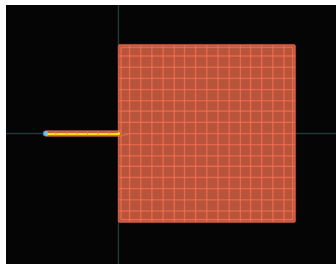


$$Z_e = \frac{1}{2.G_r} = 281 \, \Omega \quad (\text{pour } w = 0.4\lambda)$$

# Simulations 2,5D d'un patch $0.4\lambda_0 \times 0.4\lambda_0$

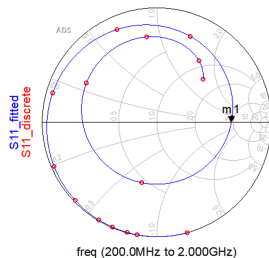
Patch  $12\text{cm} \times 12\text{cm}$

Substrat air, épaisseur 25 mm



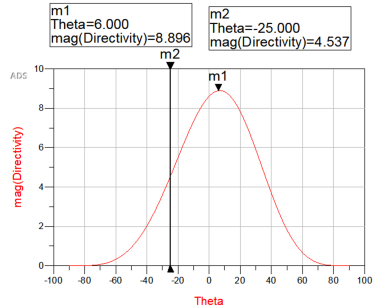
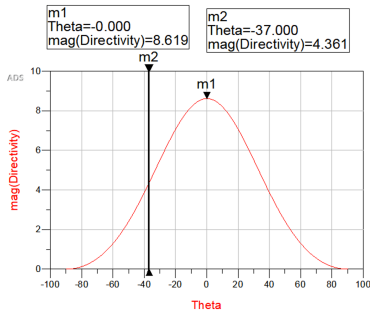
m1  
freq=1.009GHz  
S11\_fitted=0.651 / -0.127  
impedance = Z0 \* (4.725 - j0.024)

Impédance =  $250\ \Omega$  à la fréquence de résonance (1 GHz)

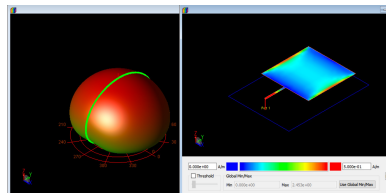


# Simulations 2,5D d'un patch $0.4\lambda_0 \times 0.4\lambda_0$

Diagramme rayonnement 2D:

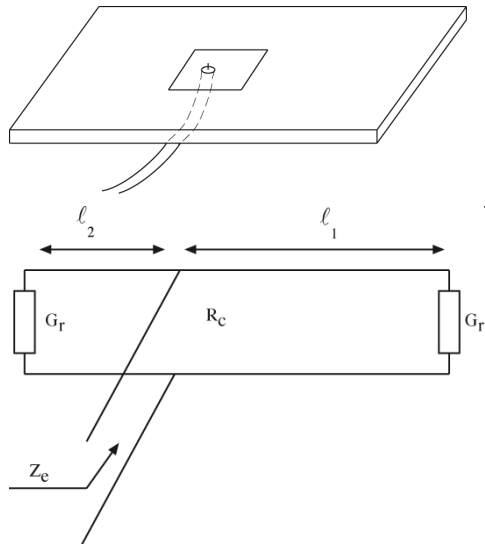


Courants + diagramme rayonnement 3D:



# Alimentation du patch en un point quelconque

Alimentation au travers du plan de masse:



L'impédance d'entrée peut être calculée à l'aide du modèle de la ligne sans pertes équivalente:

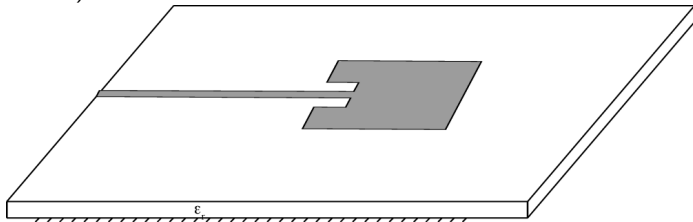
# Alimentation du patch en un point quelconque

On trouve que la fréquence de résonance est inchangée, elle est telle que:

$$l_1 + l_2 = \frac{\lambda_g}{2} - 2\Delta L$$

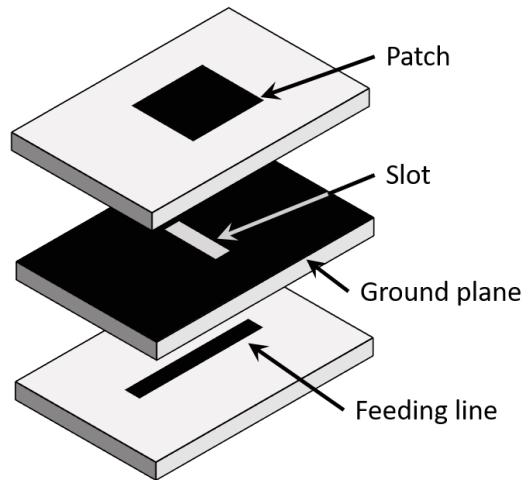
Par contre, le choix de la position du point d'alimentation permet de “régler” la valeur de l'impédance à la résonance: en se rapprochant du centre, l'impédance tend vers 0 (mais l'antenne devient plus sélective).

Variante:





## Alimentation du patch par couplage



Cette méthode permet de séparer l'alimentation de l'élément rayonnant.  
Inconvénient: augmentation du rayonnement arrière dû au rayonnement de la fente.