# Projet Circuits Intégrés Radiofréquence TP Adaptation en Puissance

# Mohamed Hage Hassan Clément Cheung

#### 6 Décembre 2017

## Table des matières

1	Introduction	2
2	Impédance et Admittance - Analyse sous Cadence2.1 Étude théorique2.2 Simulation sous Cadence	
3	Adaptation à $Z_0$ 3.1       Adaptation avec un transformateur d'impédance          3.1.1       Annulation de la partie imaginaire          3.1.2       Abaissement de l'impédance          3.1.3       Adjustement final de l'impédance          3.1.4       Calcul de la tension du circuit d'adaptation          3.2       Adaptation avec l'abaque de Smith	3 4 5
4	Impédance en entrée et sortie d'un transistor	5
5	Conclusion	5
$\mathbf{R}$	éférences	6

## 1 Introduction

## 2 Impédance et Admittance - Analyse sous Cadence

### 2.1 Étude théorique

On essaye en premier temps de retrouver le circuit équivalent au celui RC en série : On a :

$$Z_C = \frac{1}{jC\omega} \qquad X_S = -\frac{1}{C\omega}j \tag{1}$$

Sachant que :

$$Q = \frac{\|X_S\|}{R} = \frac{1}{R_S C \omega} = 0.159 < 3$$
 
$$X_S = \frac{1}{C_S \omega} = 159.15$$

On prend:

$$R_p = R_S(1+Q^2)$$
  
 $X_p = X_S \frac{(1+Q^2)}{Q^2}$  (2)

Ce qui nous donne  $R_p=1025,28\Omega,\,X_p=6.454\times 10^3$ 

$$X_P = \frac{1}{C_P \omega} \implies C_P = \frac{1}{X_P \omega} = 24.7 fF$$

#### 2.2 Simulation sous Cadence

#### Que représente $S_{11}$ ?

On effectue une simulation du circuit RC pour analyser les paramètres  $S_{11},\,Z_{11}$  et  $Y_{11}$ 

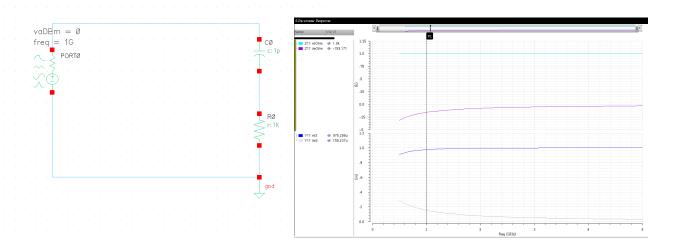


Figure 1: Schéma et Simulation du circuit

On retrouve :

$$S_{11} = 0.906911 - j0.0141$$
  
 $Z_d = 20 - j3.19066$  (3)  
 $Y_d = 0.04859 + j0.00777$ 

Sachant que Y = G + jB

$$G = \frac{1}{R_P} \implies R_p = \frac{1}{G} = 1025\Omega$$
  
 $B = \frac{1}{X_P} \implies X_P = \frac{1}{B} = 6.442 \times 10^3$ 

### 3 Adaptation à $Z_0$

#### 3.1 Adaptation avec un transformateur d'impédance

#### 3.1.1 Annulation de la partie imaginaire

On ajoute une inductance en série au circuit RC, pour annuler la partie imaginaire  $X_S$ .

$$X_L = \omega L = -X_S \implies X_L = 159.15$$
 
$$L = \frac{X_L}{\omega} = 25.33 nH$$

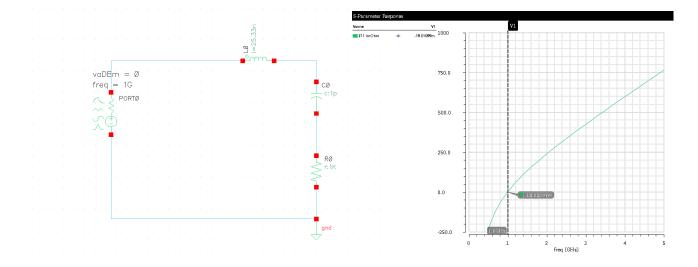


Figure 2: Schéma et Simulation du circuit

#### 3.1.2 Abaissement de l'impédance

On ajoute une capacité en parallèle pour abaisser la tension :  $Re\{Z_{in}\}=50\Omega$  et pour le circuit LRC, on a  $Z_0=R_0$  à la résonance.

$$\frac{1}{Z_{in}} = \frac{1}{Z_1} + \frac{1}{Z_0} = jC_1\omega_0 + \frac{1}{R_0}$$
 
$$Z_{in} = \frac{1}{jC_1\omega_0 + \frac{1}{R_0}}$$

et

$$Re\{Z_{in}\} = 50\Omega = Re\left(\frac{R_0}{1 + jR_0C_1\omega_0}\right)$$

Pour  $Z_{in}$ :

$$Z_{in} = \frac{(1 - jR_0C_1\omega_0)R_0}{1 + (R_0C_1\omega_0)^2} = \frac{R_0}{1 + (R_0C_1\omega_0)^2} - j\frac{R_0^2C_1\omega_0}{1 + (R_0C_1\omega_0)^2}$$

$$\implies R_0C_1\omega_0 = \sqrt{\frac{R_0}{R_e\{Z_{in}\}} - 1}$$

$$C_1 = \frac{1}{R_0\omega_0}\sqrt{\frac{R_0}{R_e\{Z_{in}\}} - 1}$$

On retrouve  $C_1 = 693.7 fF$ .

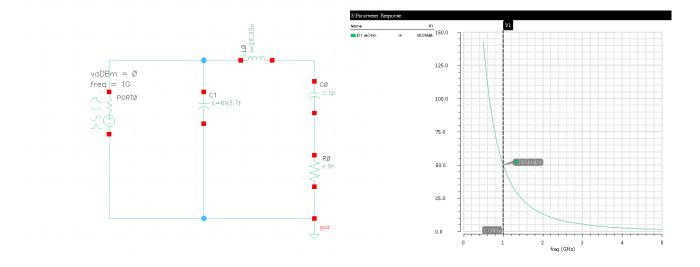


Figure 3: Schéma et Simulation du circuit

#### 3.1.3 Adjustement final de l'impédance

On essaye d'annuler la partie imaginaire à l'éntrée du circuit d'adaptation : On ajoute une impédance en série. Sachant que :  $X_{L1}=\omega_0 L_1$ 

$$X_{L11} = -Img\{Zin\} = \frac{R_0^2 C_1 \omega_0}{1 + (R_0 C_1 \omega_0)^2}$$

$$\implies L_1 = \frac{R_0^2 C_1}{1 + (R_0 C_1 \omega_0)^2} \implies L_1 = 34.6nH$$

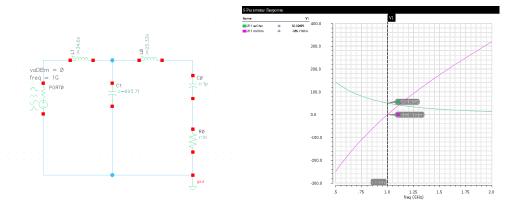


Figure 4: Schéma et Simulation du circuit

#### 3.1.4 Calcul de la tension du circuit d'adaptation

On a :

$$P_e = 0 \ db_m = 1mW = \frac{V_1^2}{50} \implies \sqrt{P_0 \times 50} = 0.223V$$

Adaptation en puissance en  $50\Omega,\,P_e=P_S=\frac{V_2^2}{R_0},\,$ sachant que  $C_0$  est "transparante" à  $f_0$  (résonance).

$$V_2 = V_3 = \sqrt{R_0 \times P_e} = 1V$$

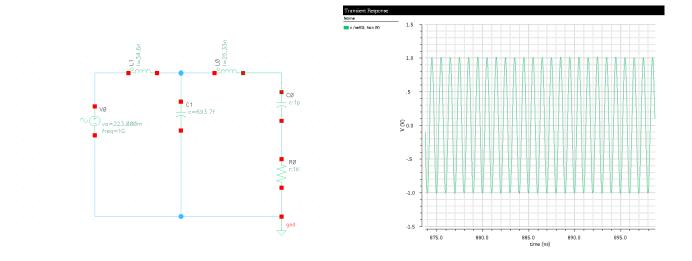


Figure 5: Schéma et Simulation du circuit

#### 3.2 Adaptation avec l'abaque de Smith

# 4 Impédance en entrée et sortie d'un transistor

# 5 Conclusion

# Références

[1] RF Microelectronics,2nd edition Behzad Razavi, Prentice Hall