## UNIVERSIDADE FEDERAL DE SANTA CATARINA - UFSC CENTRO TECNOLÓGICO - CTC DEPARTAMENTO DE ENGENHARIA ELÉTRICA E ELETRÔNICA CURSO DE ENGENHARIA ELETRÔNICA EEL 7319 - CIRCUITOS RF

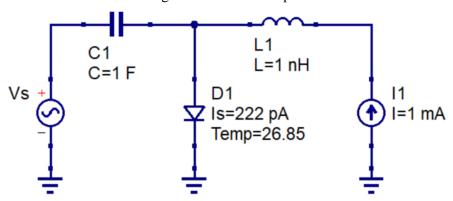
PATRIK LOFF PERES 20103830

Relatório 1 - Revisão sobre simulação de circuitos

### Atividades

### 1. Considerando o circuito da figura 1

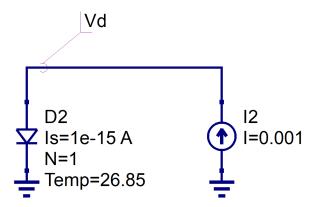
Figura 1: Circuito completo



### (i) Encontre o ponto de operação analiticamente

Para tanto, basta fazer a análise DC do circuito da figura 1. Sabendo que, em corrente contínua capacitores se comportam como circuitos aberto e indutores como curto-circuitos, o circuito a ser analisado é apresentado na figura 2

Figura 2: Análise DC



Por inspeção é possível concluir que a corrente do diodo é igual a corrente da fonte, ou seja,

1mA, e segundo a equação de Shockley  $I_d=I_s(e^{rac{qV_d}{nkT}})$ , onde:

Id = corrente do diodo

Is = corrente máxima reversa

q = carga elétrica (1,6e-19)

k = constante de Boltzmann (1,38e-23)

T = temperatura

Vd = tensão no diodo

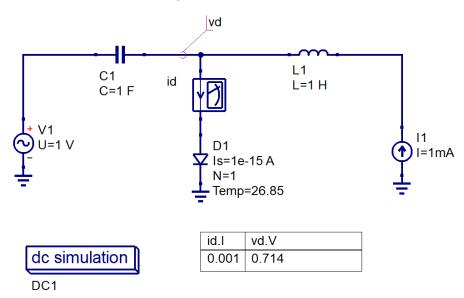
Portanto, isolando Vd na equação temos que:

$$V_d = \frac{nkT}{q} ln(\frac{I_d}{I_s}) = 741,32V$$

### (ii) verifique o ponto de operação por simulação

Realizando a análise DC no circuito completo (figura 1) obteve-se os resultados apresentados na figura 3

Figura 3: Simulação DC

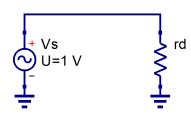


Nota-se que o resultado da simulação é o mesmo do previsto analiticamente.

### (iii) encontre o modelo de pequenos sinais equivalente (analiticamente)

Para a análise do circuito em AC, considera-se (nesse caso) que o indutor é um circuito aberto (assim como a fonte contínua de corrente), que o capacitor é um curto circuito e que o diodo é uma resistência  $r_d$ .

Figura 3: Análise AC



Sabe-se que,

$$g_d = \frac{\delta I_d}{\delta V_d} = \frac{\delta}{\delta V_d} (I_s(e^{\frac{qV_d}{nkT}})) = \frac{q}{nkT}I_d = \frac{1}{r_d}$$
Portanto,  $r_d = \frac{nkT}{qI_d} = 25,85\Omega$ 

Assumindo que a corrente do diodo pode ser dividida em parte DC e parte AC, então temos que:

 $I_{diodo} = I_d + i_d$ , onde  $i_d$  é a parte AC da corrente.

Mas, aplicando a equação de Shockley,  $I_{diodo} = I_s(e^{\frac{qV_d}{nkT}})$  e expandido  $I_{diodo}$  em uma série de Taylor em torno de  $V_d + v_d$  obtemos:

$$I_{diodo} = I_{diodo}(V_d) + v_d \frac{q}{nkT} I_d + \frac{v_d^2 (\frac{q}{nkT})^2 I_d}{2!} + \dots$$

Para que a condição de pequenos sinais seja satisfeita,

$$\frac{v_d^2(\frac{q}{nkT})^2I_d}{2} << v_d \frac{q}{nkT}I_d$$

O que implica que,

$$v_d << \frac{2nkT}{q} \Rightarrow v_d << 0,05V$$

Como  $I_{diodo}(V_d) = I_d$  Conclui-se que,

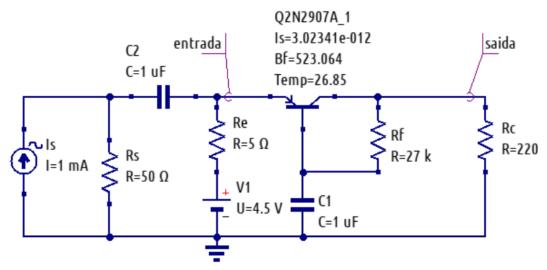
$$I_{diodo} = I_d + \frac{v_d}{r_d}$$

### (iv) verifique o modelo AC por simulação

Não consegui.

2. Considerando o circuito da figura 4

Figura 4: Circuito amplificador



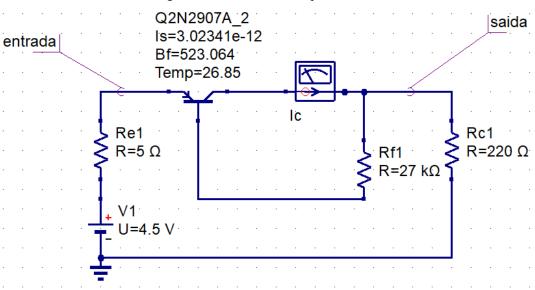
### (i) explique a estratégia de polarização

A polarização é realizada pela fonte de tensão V1 ligada ao emissor através de Re. Também é importante notar a importância do resistor Rf entre a base e o coletor do transistor, pois ele garante maior estabilidade do circuito em torno do ponto de operação desejado, tendo em vista que, caso haja variações no parâmetro β do transistor, que acarretaria no aumento da corrente de coletor (e porventura viesse a retirar o transistor do ponto de operação) a queda de tensão no resistor Rf iria diminuir, assim como a corrente de base, fazendo com que a corrente de coletor fosse diminuída também. Desta forma, é criado um esquema de *feedback* que deixa o circuito mais robusto a variações de β.

### (ii) encontre o ponto de operação (analiticamente)

Realizando a análise DC do circuito temos que:

Figura 5: Análise DC - amplificador



Aplicando LKC temos,

$$R_{e}I_{e} + R_{f}I_{b} + R_{c}(I_{c} + I_{b}) + V_{be} = V_{1}$$

Sabendo as relações entre as correntes e tensões do BJT,

$$\begin{split} I_b &= \frac{I_c}{\beta} \\ I_e &= \frac{(\beta + 1)I_c}{\beta}, \text{ como } \beta = 523,064 \text{ considera-se que } I_e \simeq I_c \\ V_{be} &= \frac{kT}{q} ln(\frac{I_c}{I_s}) \end{split}$$

Sendo assim, obtemos:

$$R_e I_c + \frac{R_f}{\beta} I_c + R_c (I_c + \frac{I_c}{\beta}) + \frac{kT}{q} ln(\frac{I_c}{I_s}) = V_1$$

Resolvendo numericamente a equação com auxílio de software matemático, tem-se que a corrente de emissor:

$$I_{c} \simeq 14,1694 \, mA$$

E a tensão base-emissor:

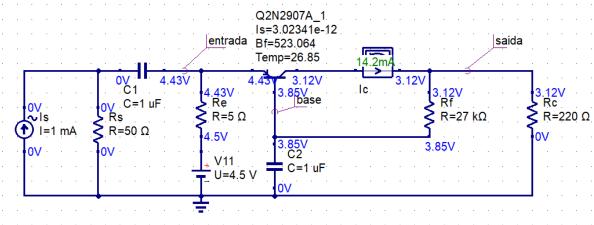
$$V_{be} = \frac{kT}{q} ln(\frac{I_c}{I_s}) = 575,67 mV$$

E a tensão na saída:

$$V_{saida} = R_c (I_c + \frac{I_c}{\beta}) = 3,12V$$

# (iii) Verifique o ponto de operação por simulação, comparando-o com os resultados do item anterior

Figura 5: simulação análise DC - amplificador



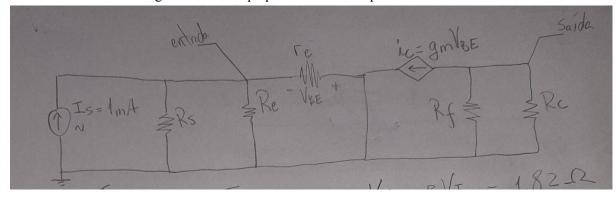
Podemos observar que os resultados obtidos analiticamente foram muito próximos dos obtidos por simulação

|             | Teoria     | Simulação | Desvio[%] |
|-------------|------------|-----------|-----------|
| $I_c$       | 14,1694 mA | 14,2mA    | 0,21      |
| $V_{_{be}}$ | 575,67mV   | 580 mV    | 0,8       |
| V<br>saída  | 3,12V      | 3,12V     | 0         |

### (iv) Encontre o modelo pequenos sinais equivalente (analiticamente)

Assumindo que o capacitor é um curto-circuito em AC, e usando o modelo T do BJT, temos o circuito equivalente e seus parâmetros na figura 6 abaixo.

Figura 6: modelo pequenos sinais - amplificador



Sabendo a equação dos parâmetros do modelo de pequenos sinais do BJT, temos:

$$g_{m} = \frac{I_{c}}{V_{T}}, V_{T} = \frac{kT}{q} \rightarrow g_{m} = 0,548 S$$

$$r_{e} = \frac{V_{T}}{I_{e}} = \frac{\beta V_{T}}{(\beta + 1)I_{c}} = 1,82\Omega$$

# (v) Encontre o ganho de tensão, a impedância de entrada e a impedância de saída (pequenos sinais)

Por inspeção, é possível inferir que a tensão de entrada  $(v_{in})$  é igual a  $-V_{be}$ . Daí aplicando LKC ao nó de saída temos que:

$$\begin{split} &\frac{v_{out}}{R_c} + \frac{v_{out}}{R_f} + g_m V_{be} = 0, \ V_{be} = -v_{in} \\ &\frac{v_{out}}{R_c} + \frac{v_{out}}{R_f} = g_m v_{in} \Rightarrow V_{out} (\frac{R_c + R_f}{R_c R_f}) = g_m v_{in} \\ &A_v = \frac{v_{out}}{v_{in}} = \frac{g_m R_c R_f}{R_c + R_f} \end{split}$$

O ganho de tensão  $A_v = 119,58 = 41,55 \, dB$ 

Aplicando LKC ao nó de entrada obteve-se a impedância de entrada  $\boldsymbol{Z}_{in}$ 

$$-i_{in} + \frac{v_{in}}{R_s} + \frac{v_{in}}{R_e} + \frac{v_{in}}{r_e} = 0 \Rightarrow v_{in} \left( \frac{R_s r_e + R_s R_e + R_e r_e}{R_s R_e r_e} \right) = i_{in}$$

$$Z_{in} = \frac{v_{in}}{i_{in}} = \frac{R_s R_e r_e}{R_s r_e + R_s R_e + R_e r_e} = 1,3\Omega$$

Para calcular a impedância de saída, anula-se a fonte de entrada, porém ao fazer isso nota-se que  $V_{be}=0$ , logo a fonte controlada de corrente do modelo de pequenos sinais do transistor também de anula. Sendo assim, a impedância de saída  $Z_{out}$ é simplesmente o paralelo entre  $R_f$  e  $R_c$ .

$$Z_{out} = \frac{R_f R_c}{R_c + R_c} = 218.22\Omega$$

frequency

1e9

### (vi) Simule o circuito e verifique a análise a partir dos resultados.

Zin

1.3 / 0.000142

120 / 4.99e-05

equation Zout=saida/lout equation Eqn2 Zin=entrada/lin saida Q2N2907A\_1 Is=3.02341e-12 equation entrada Bf=523.064 Ean1 Temp=26.85 Av=saida/entrada base Fr Rf R=27 kΩ R=220 Ω R=5 Ω ac simulation C2 AC1 Type=lin Start=1 GHz Stop=10 GHz Points=19

Figura 6: simulação - amplificador

A tabela abaixo mostra um comparativo entre os resultados teóricos e a simulação

Zout

|           | Teoria  | Simulação | Desvio[%] |
|-----------|---------|-----------|-----------|
| $A_{v}$   | 119,58  | 120       | 0,35      |
| $Z_{in}$  | 1,3Ω    | 1,3Ω      | 0         |
| $Z_{out}$ | 218,22Ω | 220Ω      | 0,81      |

É possível notar que os resultados foram muito próximos, porém é importante destacar que tanto os cálculos teóricos quanto a simulação supracitada foram realizados pressupondo componentes ideias, apenas com os parâmetros expostos nas figuras 4 a 6 definidos (Is, β e temperatura). Portanto, é esperado que simulações com componentes reais ou experimentos em laboratório possam ter resultados que divergem do descrito na tabela.

#### 3. Ouestões

#### 1) No circuito da Figura 2, qual a função dos resistores Re e Rf?

Rf funciona como *feedback*, caso haja uma variação no parâmetro β que aumente a corrente de coletor, a queda de tensão em Rf iria diminuir fazendo com que a corrente de coletor diminua também, garantindo maior estabilidade em torno do ponto de operação desejado.

#### 2) No circuito da Figura 2, qual é a carga do amplificador?

Nesse circuito, o resistor Rc está sendo a carga pois está conectado nos terminais de saída do amplificador

3) Como o circuito da Figura 2 deve ser modificado para que se possa ter como carga uma antena dipolo com impedância característica de 220  $\Omega$ , sem que suas propriedades se alterem?

Substituindo o resistor Rc pela antena, tendo em vista que eles têm a mesma impedância, não alteraria nada no circuito.

## 4) Disserte sobre o que aprendeu com esta atividade. Que nível de dificuldade você atribui a este exercício ?

Ao realizar a atividade tive que revisitar conceitos de eletrônica e circuitos um pouco esquecidos, além de entender melhor como funciona a polarização de um transistor e como analisá-la.

Também, foi o primeiro contato com um *software* novo, então ao longo da atividade foi necessário entender seu funcionamento.