# Introducción a los Dispositivos Electrónicos [TB064]

### 1 Diodos

Caída de tensión en el diodo

$$V_D = V_A - V_K \tag{1}$$

Corriente en el diodo de juntura

$$I_D = I_S \cdot \left[ \exp\left(\frac{V_D}{nV_{th}}\right) - 1 \right] \tag{2}$$

Tensión térmica

$$V_{th} = \frac{kT}{q} \tag{3}$$

Regla de los 60mV

$$I_D \times 10 = V_D + 60mV \tag{4}$$

### 1.1 Modelo de pequeña señal diodo

Caída de tensión en el diodo

$$v_D(t) = V_D + v_d(t) \tag{5}$$

Validez del MPS

$$v_D < 10mV$$

Corriente en el diodo

$$i_D(t) = I_D + i_d(t) = I_D + \frac{I_D + I_S}{nVth} \cdot v_d(t)$$
 (6)

Conductancia

$$g_D = \frac{\partial i_D}{\partial v_D} \bigg|_{O} = \frac{I_D + I_S}{nV_{th}} = \frac{1}{r_D}$$
 (7)

Capacidad total del diodo

$$C_D = C_d + C_i \tag{8}$$

Capacidad de difusión

$$C_d = \frac{\tau_T \cdot I_D}{nV_{th}} \tag{9}$$

Capacidad de juntura

$$C_{j} = \frac{C_{j0}}{\sqrt{1 - \frac{V_{D}}{\phi_{B}}}} \tag{10}$$

# 2 Transistor Bipolar de Juntura TBJ

Punto de polarización

$$Q = (I_C; V_{CE}) \tag{11}$$

Corriente de base NPN (con efecto early)

$$I_B = \frac{I_S}{\beta} \cdot \exp\left(\frac{V_{BE}}{nV_{th}}\right) \cdot \left(1 + \frac{V_{CE}}{V_A}\right) \tag{12}$$

Corriente de colector NPN (con efecto early)

$$I_C = \beta I_B \cdot \left( 1 + \frac{V_{CE}}{V_A} \right) \tag{13}$$

Condiciones de polarización TBJ NPN

$$MAD: \begin{cases} V_{BE} = 0,7 V \\ V_{CE} > V_{CE(SAT)} = 0,2V \\ V_{BE} - V_{CE} - V_{BC} = 0 \end{cases}$$
 (14)

Condiciones de polarización TBJ PNP

$$MAD: \begin{cases} V_{BE} = -0.7 V \\ V_{CE} < V_{CE(SAT)} = -0.2 V \\ V_{BE} + V_{CE} + V_{BC} = 0 \end{cases}$$
 (15)

#### 2.1 Modelo de pequeña señal TBJ

Validez del MPS

$$v_{be} \le 10mV \tag{16}$$

Transconductancia de salida

$$g_m = \frac{\partial i_C}{\partial v_{BE}} \bigg|_{C} = \frac{I_{C_Q}}{V_{th}} \tag{17}$$

Conductancia de salida

$$g_o = \frac{\partial i_C}{\partial v_{CE}} \bigg|_Q = \frac{I_{C_Q}}{V_A} \tag{18}$$

Conductancia de entrada

$$g_{\pi} = \frac{\partial i_B}{\partial v_{BE}} \bigg|_{\Omega} = \frac{g_m}{\beta} \tag{19}$$

Conductancia de retroalimentación

$$g_{\mu} = \frac{\partial i_B}{\partial v_{CE}} \bigg|_{Q} \simeq 0 \tag{20}$$

### 3 MOSFET

Relación entre tensiones

$$V_{DS_{(SAT)}} = V_{GS} - V_T \tag{21}$$

Condiciones de polarización NMOS

$$Saturacion \begin{cases} V_{GS} > V_{T} \\ V_{DS} > V_{DS \; (SAT)} \\ I_{D} = \frac{1}{2} k_{n}^{\prime} \frac{W}{L} \left[ V_{DS \; (SAT)} \right]^{2} \end{cases}$$

Condiciones de polarización PMOS

$$Saturacion \begin{cases} V_{GS} < V_{T} \\ V_{DS} < V_{DS \; (SAT)} \\ I_{D} = -\frac{1}{2} k_{p}^{\prime} \frac{W}{L} \left[ V_{DS \; (SAT)} \right]^{2} \end{cases}$$

Efecto de modulación del largo del canal

$$I_D \cdot (1 + \lambda V_{DS}) \tag{22}$$

Relación tensión de early y EMLC

$$\lambda = \frac{1}{V_A} \tag{23}$$

**Back-Gate NMOS** 

$$V_T = V_{T0} + \gamma \left[ \sqrt{(-2\phi_p - V_{BS})} - \sqrt{(-2\phi_p)} \right]$$
 (24)

**Back-Gate PMOS** 

$$V_T = V_{T0} - \gamma \left[ \sqrt{2\phi_n - V_{BS}} - \sqrt{2\phi_n} \right]$$
 (25)

## 3.1 Modelo de pequeña señal MOSFET

Validez del MPS

$$v_{qs} \le 0, 2 \cdot (V_{GS} - V_T) \tag{26}$$

Transconductancia de salida

$$g_m = \frac{\partial i_D}{\partial v_{GS}} \bigg|_Q = 2k(V_{GS} - V_T) \tag{27}$$

Conductancia de salida

$$g_o = \frac{\partial i_D}{\partial v_{DS}} \bigg|_Q = \lambda \cdot I_{D_Q}$$
 (28)

### 4 Amplificadores

#### 4.1 Parámetros característicos

Parámetros del amplificador sin fuente de señal ni carga.

Ganancia de tensión sin carga

 Se aplica fuente de prueba a la entrada y se saca la carga.

$$A_{vo} = \frac{v_{out}}{v_{in}} \bigg|_{i_{out} = 0} < 0 \tag{29}$$

Resistencia de entrada

 Se aplica fuente de prueba a la entrada y se saca la carga.

$$R_{in} = \frac{v_{in}}{i_{in}} \bigg|_{i=-0} \tag{30}$$

Resistencia de entrada

 Se reemplaza la carga por una fuente de prueba a la salida y el generador controlado no se enciende.

$$R_{out} = \frac{v_{out}}{i_{out}} \bigg|_{v_{in} = 0} \tag{31}$$

#### 4.2 Parámetros en funcionamiento

Parámetros del amplificador con carga y fuente de señal.

Ganancia de tensión en funcionamiento

• Se tiene en cuenta la fuente de señal con su resistencia interna y la carga.

$$A_{vs} = \frac{v_{out}}{v_{sig}} \bigg|_{i_{out} \neq 0} \tag{32}$$

Ganancia en tensión con carga

• Es la ganancia de tensión con carga a la salida.

$$|A_v| = \left| \frac{v_{out}}{v_{in}} \right| > 1 \tag{33}$$

#### 4.3 Distorsiones para transistor TBJ

Si se cumplen las siguientes condiciones el amplificador no distorsiona:

Distorsión por alinealidad

$$v_{be} \le 10mV \tag{34}$$

Distorsión por saturación

$$v_{ce} < \left(V_{CE_O} - V_{CE_{(SAT)}}\right) \tag{35}$$

Distorsión por corte

$$v_{ce} < (V_{CC} - V_{CE_Q}) \tag{36}$$

# 4.4 Distorsiones para transistor MOSFET

Si se cumplen las siguientes condiciones el amplificador no distorsiona:

Distorsión por alinealidad

$$v_{gs} \le 0, 2 \cdot (V_{GS} - V_T) \tag{37}$$

Distorsión por corte

$$v_{out} < I_{D_Q} \cdot R_D \tag{38}$$

Distorsión por triodo

$$v_{out} < V_{DS_{(SAT)}} = V_{GS} - V_T \tag{39}$$