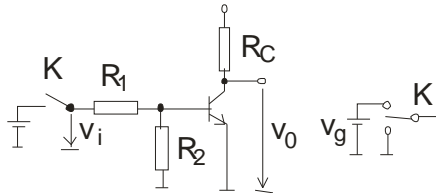
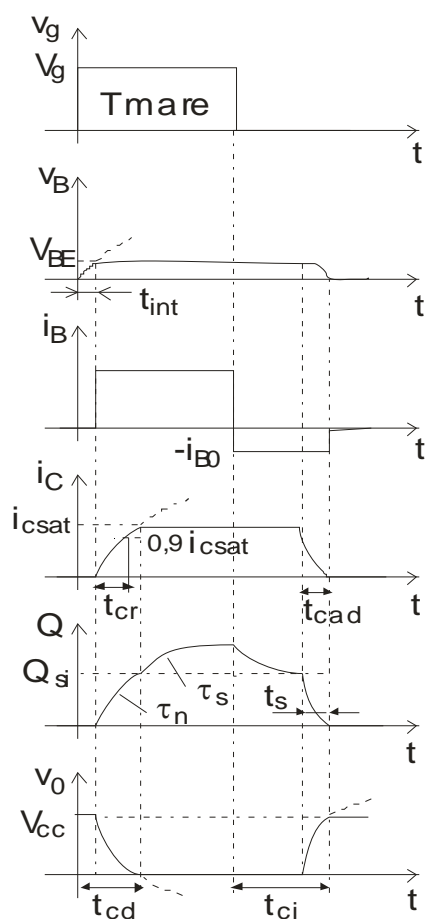


Comutarea TBIP

Schema de comandă:



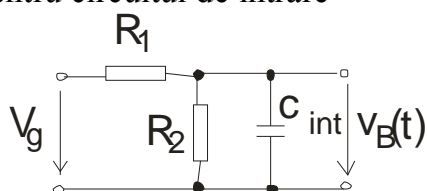
Graficele mărimilor electrice din circuit:



a) comutarea directă:

a1) timpul de întârziere:

- schema echivalentă pentru circuitul de intrare



- variația tensiunii pe baza tranzistorului după aplicarea saltului de tensiune de comandă:

$$v_B(t) = \frac{R_2}{R_1 + R_2} V_g \left(1 - e^{-\frac{t}{\tau_1}} \right) \quad \text{cu} \quad \tau_1 = C_{\text{int}} R_1 \parallel R_2 ; \text{cu:}$$

$$C_{\text{int}} \cong C_{be} + C_{bc}$$

- se atinge tensiunea de deschidere a TBIP dacă $v_B(t_{\text{int}}) = V_{BE0}$; rezultă:

$$t_{\text{int}} = C_{\text{int}} R_1 \parallel R_2 \ln \frac{\frac{R_2}{R_1 + R_2} V_g}{\frac{R_2}{R_1 + R_2} V_g - V_{BE0}} = C_{\text{int}} R_1 \parallel R_2 \ln \frac{1}{1 - \left(1 + \frac{R_1}{R_2}\right) \frac{V_{BE0}}{V_g}}.$$

a2) timpul de creștere:

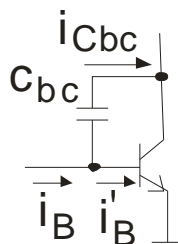
- se stabilește curentul de bază: $i_B = \frac{V_g - V_{BE}}{R_1} - \frac{V_{BE}}{R_2} = \frac{V_g}{R_1} - \frac{V_{BE}}{R_1 \parallel R_2};$

- se aplică metoda sarcinii pentru RAN:

$$\frac{dQ(t)}{dt} + \frac{Q(t)}{\tau_n} = i_B \text{ cu condiția inițială: } Q(0) = 0 \text{ și rezultă:}$$

$$Q(t) = \tau_n i_B \left(1 - e^{-\frac{t}{\tau_n}}\right); \quad i_C(t) = \beta_0 i_B \left(1 - e^{-\frac{t}{\tau_n}}\right).$$

- influența capacității de barieră a joncțiunii Colector-Bază, C_{bc} :



$$i'_B(t) = i_B - i_{C_{bc}} = i_B - C_{bc} \frac{dv_{BC}}{dt} \quad (\text{curentul care susține acumularea de}$$

sarcină în bază, conform ecuației metodei sarcinii, i_B fiind curentul de bază determinat de circuitul exterior);

$$v_{BC} = -v_{CB} = -(V_{cc} - R_c i_C - v_{BE}) \Rightarrow \frac{dv_{BC}}{dt} = R_c \frac{di_C}{dt};$$

Rezultă: $\tau_n \frac{di_C(t)}{dt} + i_C(t) = \beta_0 \left(i_B - C_{bc} R_c \frac{di_C(t)}{dt} \right)$ sau:

$$\tau_n' \frac{di_C(t)}{dt} + i_C(t) = \beta_0 i_B \text{ cu: } \tau_n' = \tau_n + \beta_0 C_{bc} R_c.$$

- se remarcă influența foarte mare a celui de al doilea termen și a lui β_0 . Deci:

$$Q(t) = \tau_n' i_B \left(1 - e^{-\frac{t}{\tau_n'}} \right); \quad i_C(t) = \beta_0 i_B \left(1 - e^{-\frac{t}{\tau_n'}} \right).$$

Terminarea comutării directe:

- în RAN: pentru $i_C(t_{cr}) = 0,9\beta_0 i_B \Rightarrow t_{cr} = 2,3\tau_n'$ (mare);

- în SAT: pentru $i_C(t_{cr}) = 0,9i_{Csat} \Rightarrow t_{cr} = \tau_n' \ln \frac{1}{1 - \frac{0,9i_{Csat}}{\beta_0 i_B}};$

- dar; $n' = \frac{i_B}{i_{Bsi}} = \frac{i_B}{\frac{i_{Csat}}{\beta_0}} = \frac{\beta_0 i_B}{i_{Csat}}$ și: $t_{cr} = \tau_n' \ln \frac{1}{1 - \frac{0,9}{n'}}.$

- prin dezvoltare în serie: $t_{cr} \cong 0,9 \frac{\tau_n'}{n'}.$

- se observă: $t_{cr} = t_{cr}(\tau_n, R_c, \beta_0, C_{bc});$

- pentru ca $t_{cr} \rightarrow 0$ este necesar ca: β_0 cât mai mic, τ_n, C_{bc} cât mai

mici, R_c cât mai mic (contradicție cu $P_d = \frac{V_{CC}^2}{2R_c}$ cât mai mică).

În continuare, se acumulează sarcină în bază:

$$\frac{dQ_s(t)}{dt} + \frac{Q_s(t)}{\tau_s} + \frac{Q_{si}}{\tau_n'} = i_B \quad \text{cu: } Q_{si} = \tau_n' i_{Bsi}; \quad Q_s(0) = 0.$$

Rezultă:

$$Q_s(t) = \tau_s (i_B - i_{Bsi}) \left(1 - e^{-\frac{t}{\tau_s}} \right);$$

$$Q_s(\infty) = \tau_s (i_B - i_{Bsi}) = (n'-1)Q_{si} = nQ_{si}.$$