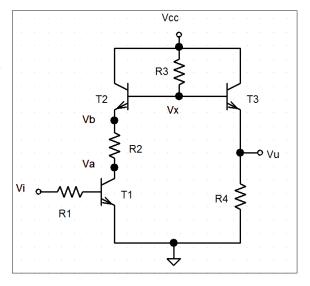
PROVA SCRITTA DI ELETTRONICA 1 6 LUGLIO 2017

1) Nel circuito in figura, i transistori possono essere descritti da un modello "a soglia", con V_{γ} =0.75 V e $V_{CE,sat}$ =0.2 V. Si determini la caratteristica statica di trasferimento $V_u(V_i)$, per 0< V_i < V_{cc} .



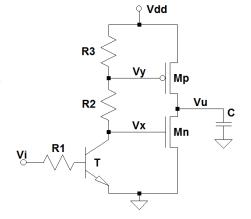
 $V_{\text{CC}} = 5 \text{ V}, \ \beta \text{F=}100, \ R_1 = 15 \text{ k}\Omega, \ R_2 = 250 \ \Omega, \ R_3 = 5 \text{ k}\Omega, \ R_4 = 2 \text{ k}\Omega.$

2) Nel circuito in figura, i transistori MOS sono caratterizzati dalla tensione di soglia $V_{Tn}\text{=-}V_{Tp}\text{=}V_{T}$ e dai coefficienti β_{n} e $\beta_{p}.$ Il transistore bipolare può invece essere descritto da un modello "a soglia", con $V_{\gamma}\text{=-}0.75~V$ e $V_{CE,sat}\text{=-}0.2$

Il segnale di ingresso V_i abbia l'andamento seguente:

$$\begin{cases} t < 0, & V_i = 0 \\ t > 0, & V_i = V_{dd} \end{cases}$$

Si determini il tempo di propagazione relativo al segnale di uscita $V_{\rm u}$.



 $V_{dd} = 3.3 \text{ V}, V_T = 0.4 \text{ V}, \ \beta_n = 1.4 \text{ mA/V}^2, \ \beta_p = 0.8 \text{ mA/V}^2, \ \beta_f = 100, \ R_1 = 10 \text{ k}\Omega, \ R_2 = 2 \text{ k}\Omega, \ R_3 = 1 \text{ k}\Omega, \ C = 15 \text{ fF}.$

Compito del 6-07-2017 - Esercizio #1

Osservazioni preliminari:

- 1) T2 e T3 quando ON sono in AD;
- 2) T2 è OFF quando T1 è OFF.

Regione 1: $vi < v_{\gamma}$: T1 OFF; T2 OFF e T3 AD

 $ib3=(vcc-(vu+v_{\gamma}))/r3$ Risolvendo si trova che: ie3=vu/r4 $vu=4.147 \ V$

Ma ie3= $(\beta_f+1)*ib3$

Si rimane in questa regione fintantoché T1 rimane off, sse vi< v_γ, sse vi<0.75 V

Regione 1: per $0 < vi < v_{\gamma}$

Regione 2: T1 ON in AD, T2 e T3 in AD.

 $ir3=(vcc-(vu+v_{\gamma}))/r3$ Risolvendo si trova che: $ib1=(vi-v_{\gamma})/r1$ vu= 4.389 -0.322 vi

ir4=vu/r4 Si rimane in questa regione ie2=ic1=8e*ib1 Si rimane in questa regione

ie2=ic1= β_f *ib1 allora

Ma ir3=ib2+ib3

 $ib2=ie2/(\beta_f+1)=\beta_f/(\beta_f+1)*ib1=\beta_f/(\beta_f+1)*(vi-v_\gamma)/r1$

 $ib3=ir4/(\beta_f + 1)=vu/r4/(\beta_f + 1)$

T1 va sat quando vce1=va=vcesat Ma vu=4.389-0.322 vi

Risolvendo si ricava:

Poiché vx=vu+ v_{γ} , vb=vx- v_{γ} =vu vi=2.735 V

La corrente su r2 nel passaggio AD -> SAT vale:

(vb-va)/r2=(vu-vcesat)/r2= β_f * (vi-v_γ)/r1 ovvero vu= β_f * (vi- v_γ)*r2/r1+vcesat

Regione 2: per $v_{\gamma} < v_1 < 2.735 \text{ V}$

Regione 3: T1 SAT, e T2 e T3 in AD.

 $ir3=(vcc-(vu+v_{\gamma}))/r3$ Ma ir3=ib2+ib3

 $ib1=(vi-v_{\gamma})/r1$

ir4=vu/r4

ie2=(vb-va)/r2=(vu-vcesat)/r2

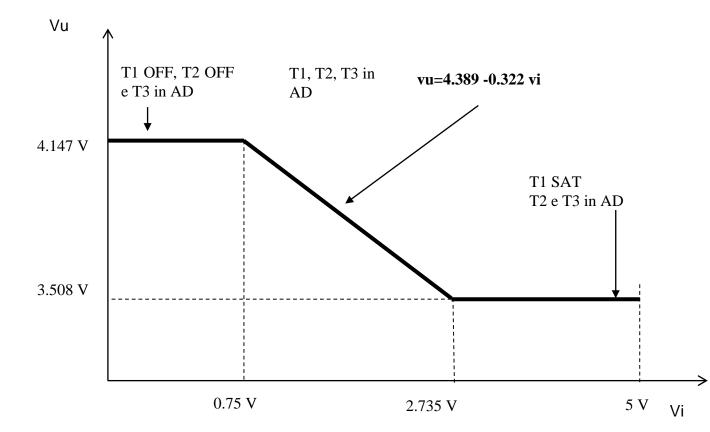
 $ib2=ie2/(\beta_f+1)$

 $ib3 = ir4/(\beta_f + 1) = vu/r4/(\beta_f + 1)$

Risolvendo si ricava che vu= 3.508 V.

Regione 3: per 2.735 V < vi < Vcc

Di seguito si riporta la caratteristica statica di trasferimento.



6.7.2017 - Esercizio 2

- 1) t < 0, $V_i = 0 \rightarrow T$ off $\rightarrow I_C = 0 \rightarrow V_x = V_y = V_{dd} \rightarrow nMOS$ ON, pMOS off La situazione del secondo stadio è analoga a quella di un invertitore CMOS con ingresso pari a V_{dd} . Si ottiene quindi: $V_u(t < 0) = 0$.
- 2) t > 0, $V_i = V_{dd} \rightarrow T$ ON. Ipotizzando T SAT (*), si ottiene:

che soddisfa l'ipotesi (*). Si ha quindi:

$$V_x=V_{CE,sat} < V_T \to M_n \text{ off}$$

$$V_y=V_{dd}-R_3I_C=2.27 \text{ V} \to V_{SGp}=V_{dd}-V_y=1.033 \text{ V}>V_T \to M_p \text{ on}$$

È quindi accesa la rete di pull-up, mentre è spenta quella di pull-down. in particolare:

$$M_p \text{ LIN } \rightarrow V_{SGp} > V_{SDp} + V_T \rightarrow V_{dd} - V_v > V_{dd} - V_u + V_T \rightarrow V_u > 2.67 \text{ V}$$

Al termine del transitorio ($I_D = 0$) il pMOS opera quindi in regione lineare, e si ha

$$V_{SDp} = V_{dd} - V_u = 0 \rightarrow V_u = V_{dd}$$

Il transitorio di uscita si compone quindi di due tratti:

$$V_u: 0 \xrightarrow{p \text{ SAT}} 2.67 \text{ V} \xrightarrow{p \text{ LIN}} V_{dd}$$

Ai fini del calcolo del tempo di propagazione, interessa l'istante in cui si raggiunge il 50% della escursione totale, quindi $V_{dd}/2=1.65\,\mathrm{V}$. In tale intervallo, il transistore pMOS è sempre in saturazione, per cui si ha: