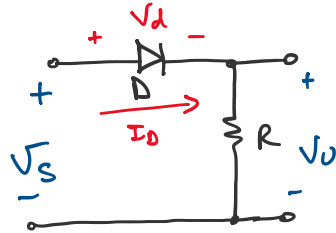


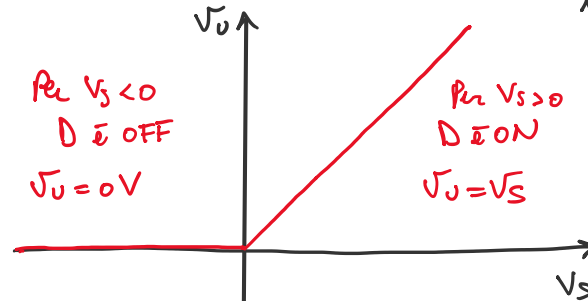
CONVERTITORI DI PRECISIONE AC/DC

Friday, 12 October 2018 08:57

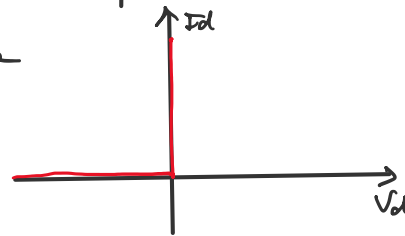
Prendiamo un circuito a diodo:



La caratteristica ingresso uscita è (se il diodo è ideale con $V_f = 0V$)



Questo perché abbiamo assunto per il diodo una caratteristica I_D, V_D ideale



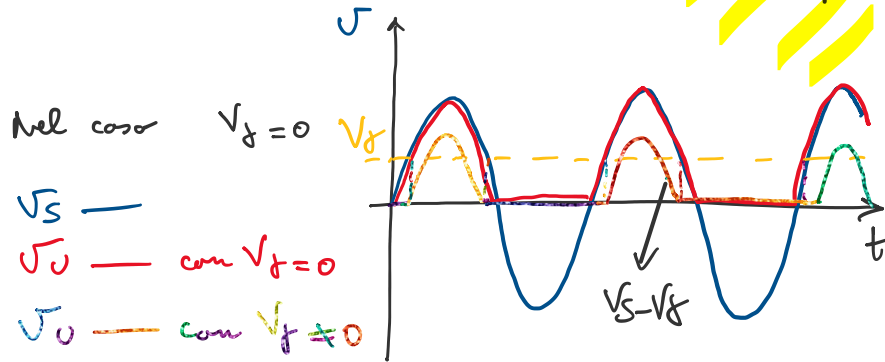
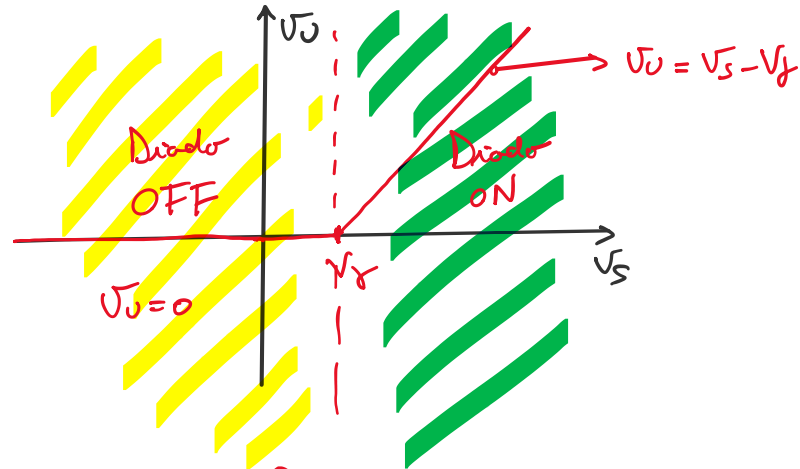
DIODO REALE

Tuesday, 16 October 2018 09:10



In un diodo reale $V_{ON} \neq 0$, ma è pari a V_f

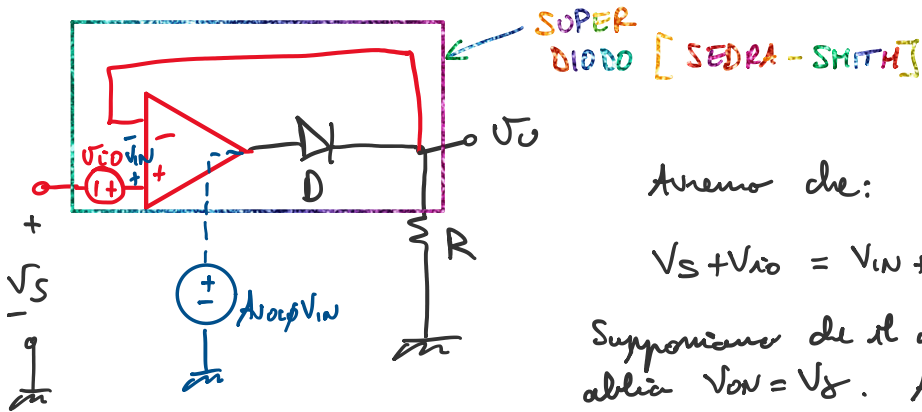
In questo caso la caratteristica V_S, V_O sarebbe stata:



Se il $\max |V_S|$ è confrontabile con V_f , allora il segnale raddrizzato è molto diverso dal segnale raddrizzato ideale

SUPER DIODO [RADDRIZZATORE CONFIGURAZIONE SERIE]

Tuesday, 16 October 2018 09:23



Avremo che:

$$V_S + V_{io} = V_{in} + V_O$$

Supponiamo che il diodo abbia $V_{on} = V_f$. Avremo allora

$$V_O = A_{volp} V_{in} - V_f$$

Sostituendo $V_{in} = V_S + V_{io} - V_O$

$$V_O = A_{volp} [V_S + V_{io} - V_O] - V_f \Rightarrow V_O [1 + A_{volp}] = A_{volp} [V_S + V_{io}] - V_f$$

Dividendo per $[1 + A_{volp}]$

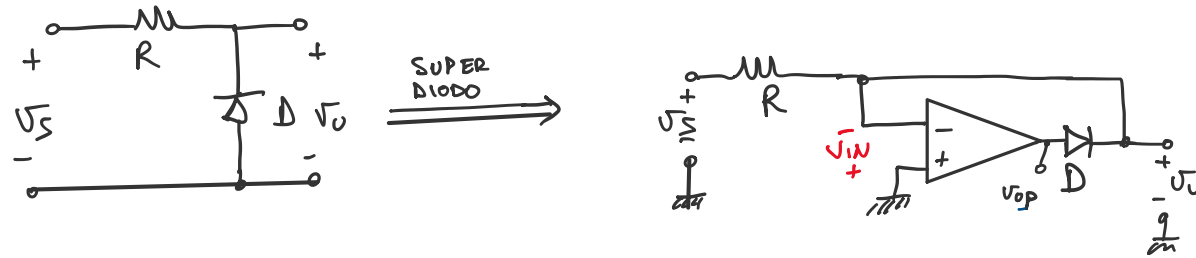
$$V_O = \frac{V_S + V_{io} - V_f}{1 + A_{volp}} \approx V_S + V_{io}$$

MATH è pari a 5mV

Rispetto al caso precedente, la situazione è notevolmente migliorata perché $V_{io} \ll V_f \Rightarrow V_O \approx V_S$

DIODO CONFIGURAZIONE PARALLELO

Tuesday, 16 October 2018 09:36

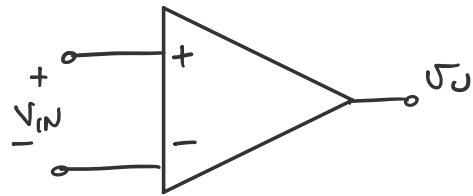


- Se $V_S > 0 \Rightarrow V_{IN} < 0 \Rightarrow D$ sarà OFF $\Rightarrow V_O = V_S$
Se il diodo è aperto, l'operazionale non è reattivo \Rightarrow **è in saturazione.**
Sarà in saturazione negativa
- Se $V_S < 0 \Rightarrow V_{IN} > 0 \Rightarrow D$ sarà ON \Rightarrow OP-AMP è in reazione \Rightarrow Sarà il CCV $\Rightarrow V_O = 0V$

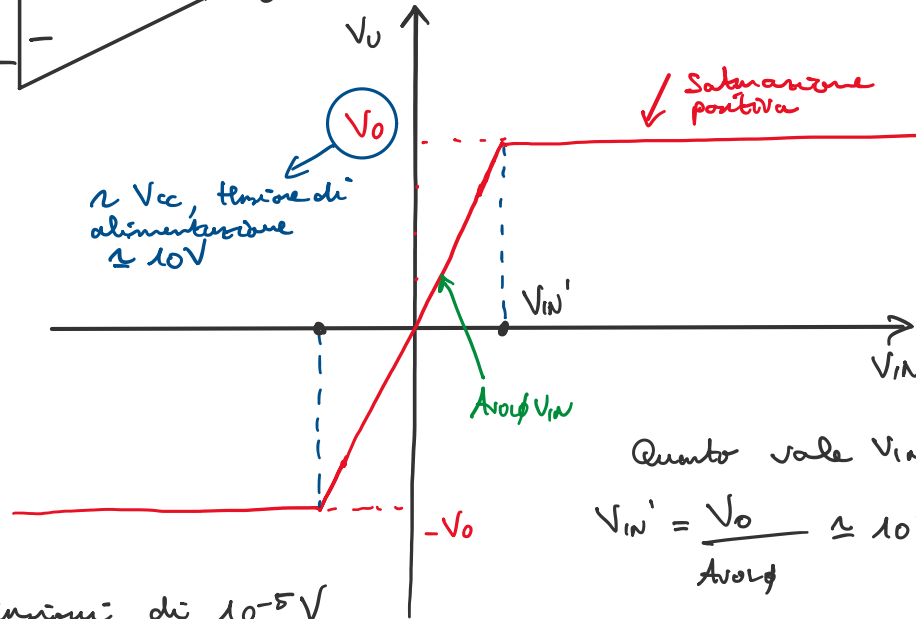
VEDI SLIDE
SEGUENTE

CARATTERISTICA V_{IN} - V_{OUT} OP-AMP (RICHIAMO)

Tuesday, 16 October 2018 09:43



$$V_O = A_{VOL} V_{IN} \approx 10^5 \div 10^6$$



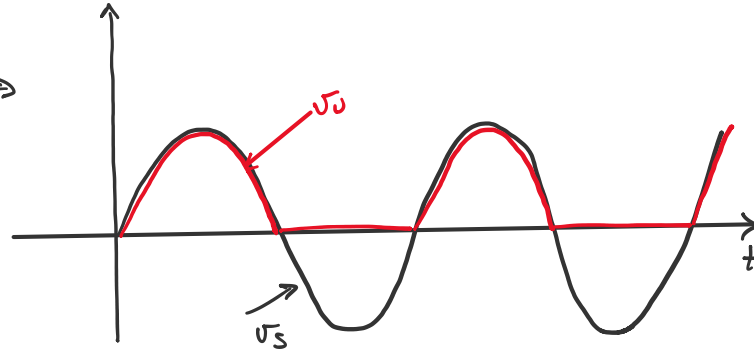
Bastano tensioni di $10^{-5} V$ per mandare in saturazione un OP-AMP ad anello aperto (non reazionato)

DIODO PARALLELO

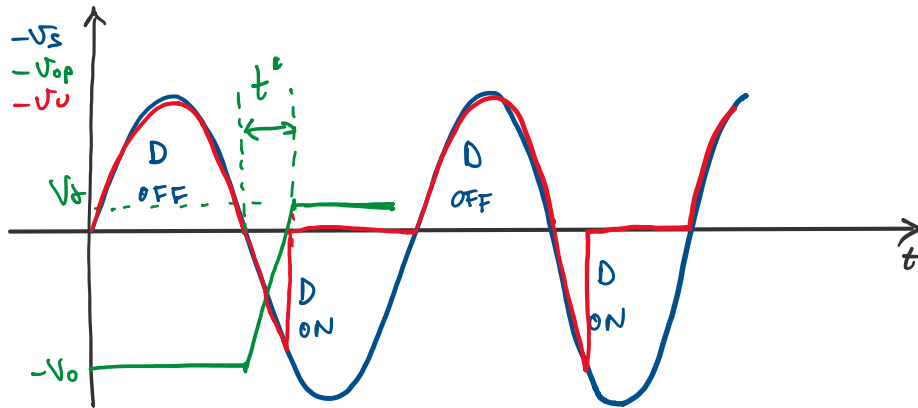
Tuesday, 16 October 2018 09:54

$$V_S = V_p \sin \omega t \Rightarrow$$

V_0 —



Il grafico è corretto solo per frequenze medio-basse.



Se D è OFF

$$V_{op} = -V_0$$

Se D è ON

$$V_{op} = V_S$$

tantanto che $V_{op} \approx V_0$

$$V_0 = V_S \text{ ovvero per } \frac{T}{2} + t^*$$

$$t^* \Rightarrow \sigma = \frac{V_0 + V_r}{t^*} \Rightarrow t^* = \frac{V_0 + V_r}{\sigma}$$

Fintanto che $T \gg t^* \Rightarrow$ non vedo il picco negativo
o in altre parole

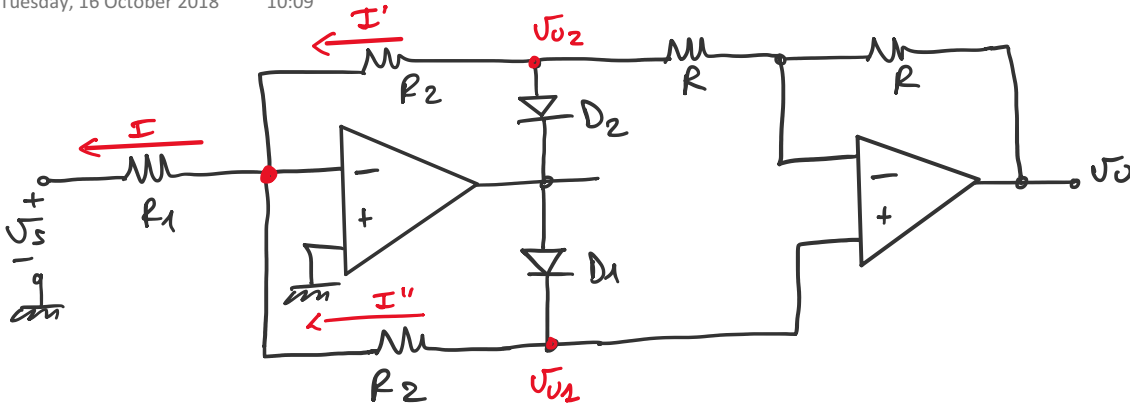
$$f \ll \frac{\sigma}{V_0 + V_r}$$

per il $\mu A 741$

$$f \ll 10 \text{ KHz}$$

RADDRIZZATORE A DOPPIA SEMICONDA DI PRECISIONE

Tuesday, 16 October 2018 10:09



- Se $V_s > 0 \Rightarrow D_2 \text{ \u00e8 ON e } D_1 \text{ \u00e8 OFF} \Rightarrow V_{02} = -\frac{R_2}{R_1} V_s$
 $V_{01} = 0V \text{ per il CCU} \Rightarrow V_0 = -\frac{R}{R} \cdot V_{02} = \frac{R_2}{R_1} V_s$
- Se $V_s < 0 \Rightarrow D_2 \text{ \u00e8 OFF e } D_1 \text{ \u00e8 ON}$

$$\begin{cases} I = I' + I'' \Rightarrow I'' = I - I' \\ I = \frac{|V_s|}{R_1} \\ V_0 = (2R + R_2) I' \\ R_2 I'' = (R_2 + R) I' \end{cases}$$

$$R_2 (I - I') = (R_2 + R) I' \Rightarrow R_2 I = (2R_2 + R) I' \Rightarrow I' = \frac{R_2 I}{(2R_2 + R)}$$

$$V_0 = \frac{(2R + R_2) R_2 I}{(2R_2 + R)} = \frac{2R + R_2}{2R_2 + R} \cdot R_2 \cdot \frac{|V_s|}{R_1}$$

Se $R = R_2 \Rightarrow$ $V_0 = \frac{R_2}{R_1} V_s$

Se $R = R_2$ ottengo un raddrizzatore di precisione a doppia semiconda