A.A. 2021-2022

Elementi di Elettronica (INF) Prof. Paolo Crippa

Soluzione di Circuiti Non Lineari

Convenzioni sulle Notazioni

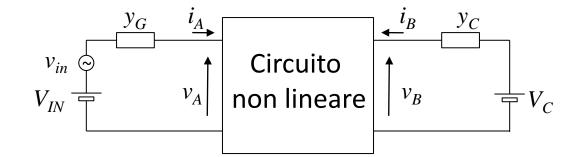
$$i_D = I_D + i_d$$

$$v_{AB} = V_{AB} + v_{ab}$$

$$i_{D}(t) = I_{D,0} + i_{d}(t)$$

$$v_{AB}(t) = V_{AB,0} + v_{ab}(t)$$

Soluzione di Circuiti Non Lineari



Circuito completo

$$\begin{cases} V_{IN} + v_{in} = i_A / y_G + v_A \\ V_C = i_B / y_C + v_B \end{cases}$$

$$i_A = f(v_A, v_B)$$

$$i_B = h(v_A, v_B)$$

Circuito a riposo: $v_{in} = 0$

$$V_{IN} = I_A / y_G + V_A$$

$$V_C = I_B / y_C + V_B$$

$$I_A = f(V_A, V_B)$$

$$I_B = h(V_A, V_B)$$

$$v_A(t) = V_A + v_a(t)$$

$$i_A(t) = I_A + i_a(t)$$

$$v_B(t) = V_B + v_b(t)$$

$$i_B(t) = I_B + i_b(t)$$

Soluzione di Circuiti Non Lineari

Circuito completo linearizzato

$$V_{IN} + v_{in} = (I_A + i_a)/y_G + V_A + v_a$$

$$V_C = (I_B + i_b)/y_C + V_B + v_b$$

$$i_A = I_A + i_a \approx I_A + \frac{\partial f}{\partial v_A} \bigg|_0 v_a + \frac{\partial f}{\partial v_B} \bigg|_0 v_b$$

$$i_B = I_B + i_b \approx I_B + \frac{\partial h}{\partial v_A} \bigg|_0 v_a + \frac{\partial h}{\partial v_B} \bigg|_0 v_b$$

Approssimazione di Taylor nell'ipotesi di piccoli segnali : v_{in} piccola

Circuito equivalente alle variazioni

$$\begin{cases} v_{in} = i_a / y_G + v_a \\ 0 = i_b / y_C + v_b \end{cases}$$

$$i_a \approx y_i v_a + y_r v_b$$

$$i_b \approx y_f v_a + y_o v_b$$

Circuito a riposo

$$\begin{cases} V_{IN} = I_A / y_G + V_A \\ V_C = I_B / y_C + V_B \end{cases}$$

$$I_A = f(V_A, V_B)$$

$$I_B = h(V_A, V_B)$$

i: input r: reversef: forward o: output

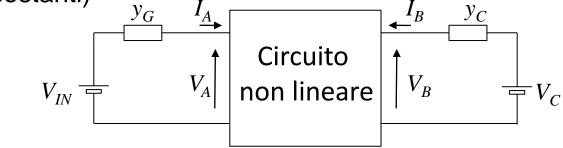
$$y_i = \frac{\partial f}{\partial v_A} \bigg|_{0}$$
 $y_r = \frac{\partial f}{\partial v_B} \bigg|_{0}$

$$y_f = \frac{\partial h}{\partial v_A} \bigg|_{0} \qquad y_o = \frac{\partial h}{\partial v_B} \bigg|_{0}$$

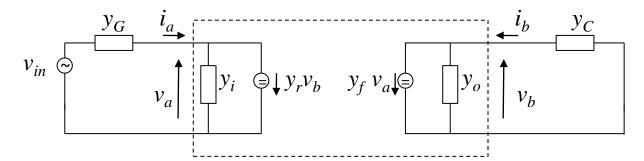
Soluzione di Circuiti Non Lineari

Il circuito completo è studiato come la sovrapposizione di un circuito a riposo e di un circuito alle variazioni, ciò è possibile solo nell'ipotesi di piccoli segnali per cui valga l'approssimazione di Taylor al circuito non lineare

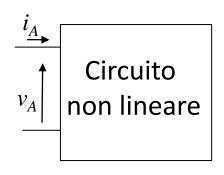
Soluzione analitica con algoritmi iterativi del circuito a riposo (circuito con ingressi costanti)



- 2) Calcolo dei parametri del circuito equivalente alle variazioni per ogni elemento non lineare y_i , y_r , y_f , y_o
- 3) Disegno del circuito equivalente alle variazioni nell'ipotesi di piccoli segnali e soluzione della rete linearizzata



Bipoli Non Lineari



$$g\left(\frac{dv_A}{dt}, \frac{di_A}{dt}, v_A, i_A\right) = 0$$

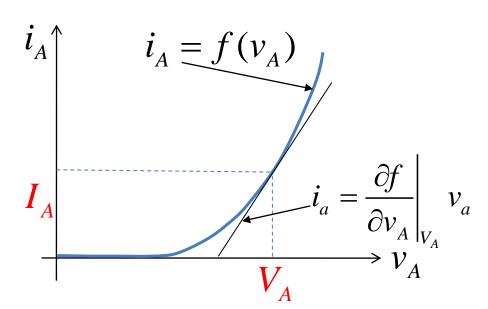
Esempio con corrente esplicitabile in funzione della tensione

$$i_A = f(v_A)$$

$$I_A = f(V_A)$$

Circuito equivalente alle variazioni (nell'ipotesi di piccoli segnali)

$$i_{A} = I_{A} + i_{a} \approx I_{A} + \frac{\partial f}{\partial v_{A}} \bigg|_{V_{A}} v_{a}$$



Circuito Equivalente alle Variazioni di Bipoli **Particolari**

Elementi di Elettronica (INF) A.A. 2021-22

$$v_A = V_A + v_a$$

$$i_A = I_A + i_a$$

circuito per grandi segnali

Generatore di tensione indipendente

$$\frac{\mathring{}}{}$$
 E

$$v_A = E$$

circuito a riposo

$$V_{\Lambda} = E$$

circuito equivalente alle variazioni

$$v_a = 0$$



Generatore di corrente indipendente

$$=I$$

$$I_A = I$$

$$i_a = 0$$



Resistenza

$$\stackrel{\circ}{\gtrsim} R$$

$$V_A = R I_A$$

$$v_a = R \ i_a \Longrightarrow \begin{cases} res \\ R \end{cases}$$

Circuito Equivalente alle Variazioni di Bipoli **Particolari**

$$v_A = V_A + v_a$$

$$i_A = I_A + i_a$$

circuito per grandi segnali

circuito a riposo circuito equivalente alle variazioni

Condensatore

$$i_{A} = C_{\infty} \frac{dv_{A}}{dt} \qquad I_{A} = 0$$

$$\longrightarrow \qquad \text{Circuito aperto}$$

$$I_A = 0$$



$$v_a = 0$$

Induttore

$$v_A = L_\infty \frac{di_A}{dt}$$
 $V_A = 0$ Corto circuito

$$V_A = 0$$

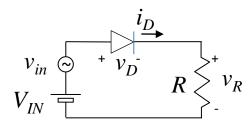


$$i_a = 0$$



Circuito aperto

Esempio

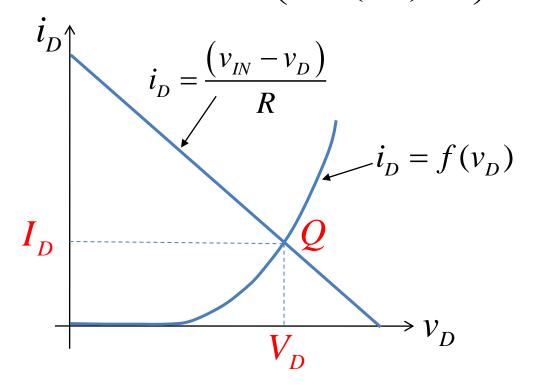


$$i_D = f(v_D) = I_S \left(\exp\left(\frac{v_D}{V_T}\right) - 1 \right)$$

Circuito a riposo:

$$\int V_{IN} = V_D + RI_D$$

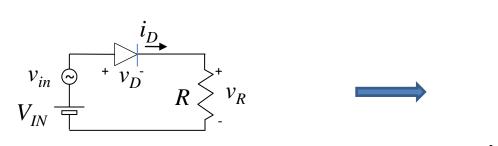
$$I_D = f(V_D)$$



$$V_D = V_{IN} - RI_S \left(\exp\left(\frac{V_D}{V_T}\right) - 1 \right)$$

$$V_D = V_T \ln \left(\frac{V_{IN} - V_D}{RI_S} + 1 \right)$$

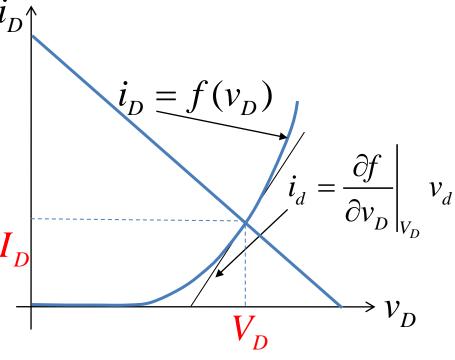
Circuito equivalente alle variazioni:



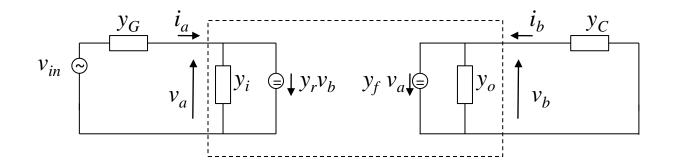
$$v_{in} \otimes \frac{1/g_d}{v_d} + v_d \otimes \frac{1}{R} + v_r$$

$$i_D \approx I_D + \frac{\partial f}{\partial v_D} \bigg|_{V_D} v_d$$

$$I_{S} \exp\left(\frac{V_{D}}{V_{T}}\right) = \frac{I_{S} \exp\left(\frac{V_{D}}{V_{T}}\right)}{V_{T}} = \frac{I_{D} + I_{S}}{V_{T}}$$



$$v_d = v_{in} \left(\frac{1/g_d}{R + 1/g_d} \right) = v_{in} \left(\frac{r_d}{R + r_d} \right)$$



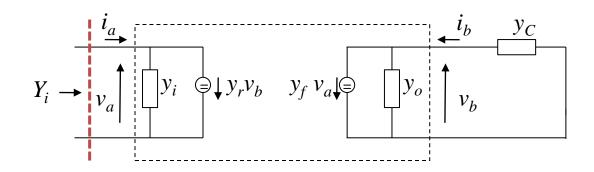
Guadagno di tensione

$$i_b = -y_C v_b$$

$$-y_C v_b = y_f v_a + y_o v_b$$

$$A_v = \frac{v_b}{v_a} = -\frac{y_f}{y_o + y_C}$$

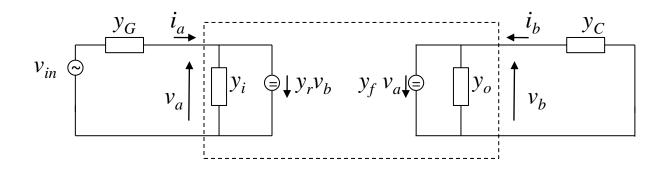
Ammettenza di ingresso



Ammettenza vista dal lato dell'ingresso cortocircuitando tutti i generatori di tensione indipendenti e aprendo tutti i generatori di corrente indipendenti

$$i_a = y_i v_a + y_r v_b = y_i v_a + y_r A_v v_a$$

$$Y_i = \frac{i_a}{v_a} = y_i + y_r A_v = y_i - \frac{y_r y_f}{y_o + y_C}$$

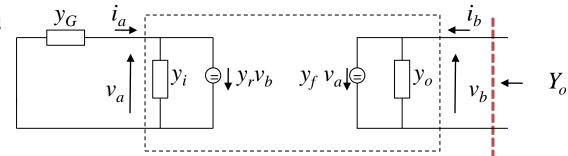


Guadagno di corrente

$$\begin{split} & i_{a} = Y_{i}v_{a} \\ & i_{b} = -y_{C}v_{b} \\ & A_{i} = \frac{i_{b}}{i_{a}} = -\frac{y_{C}}{Y_{i}}\frac{v_{b}}{v_{a}} = -\frac{y_{C}}{Y_{i}}A_{v} = \frac{y_{C}}{y_{i}} - \frac{y_{f}}{y_{o} + y_{C}} \frac{y_{f}}{y_{o} + y_{C}} \end{split}$$

$$A_i = \frac{y_C y_f}{(y_o + y_C) y_i - y_r y_f}$$

Ammettenza di uscita



Ammettenza vista dal lato dell'uscita cortocircuitando tutti i generatori di tensione indipendenti e aprendo tutti i generatori di corrente indipendenti

$$i_b = y_f v_a + y_o v_b$$

$$i_a = y_i v_a + y_r v_b = -y_G v_a$$

$$v_a = -\frac{y_r}{y_i + y_G} v_b$$

$$i_b = \left(y_o - \frac{y_r y_f}{y_i + y_G} \right) v_b$$

$$Y_o = \frac{i_b}{v_b} = y_o - \frac{y_r y_f}{y_i + y_G}$$

Stesse relazioni di Y_i scambiando

$$y_i \leftrightarrow y_o$$

$$y_r \leftrightarrow y_f$$

$$y_C \leftrightarrow y_G$$

Guadagno di potenza

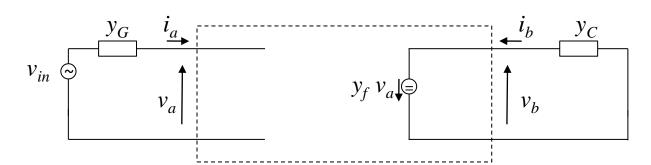
$$|A_{v}A_{i}| = \frac{y_{f}}{(y_{o} + y_{C})} \frac{y_{C}y_{f}}{(y_{o} + y_{C})y_{i} - y_{r}y_{f}}$$

Il guadagno di potenza è molto elevato se:

$$y_{f} >> 1$$
 $y_{i} << 1$, $y_{r} << 1$, $y_{o} << 1$

Amplificatore ideale:

$$y_f >> 1 \qquad y_i = y_r = y_o = 0$$



$$A_{V} = -\frac{y_{f}}{v_{C}}$$
 $A_{i} = \infty$