

# Metodo del “finto dato” per la determinazione della funzione generatrice di un bipolo

Prof. Simone Fiori

DII – Università Politecnica delle Marche

eMail: s.fiori@univpm.it

L'applicazione pratica dei teoremi (di caratterizzazione esterna di reti bipolari) di Thevenin e Norton si riconduce alla determinazione della funzione generatrice  $f(v, i, t)$  del bipolo da caratterizzare. Si assume che i bipoli siano formati da componenti lineari tempo-invarianti (LTI) e da generatori indipendenti di tensione (GIT) e di corrente (GIC). Se l'analisi è condotta nel dominio dei fasori, si deve assumere che i generatori siano sinusoidali isofrequenziali.

Perché sia possibile applicare un teorema di caratterizzazione esterna ad un bipolo è necessario che questo sia *completo*, ovvero che tutte le reti 2-porte siano completamente contenute all'interno del bipolo e che i generatori controllati presenti all'interno del bipolo facciano riferimento a grandezze controllanti interne al bipolo stesso. Ad esempio, il bipolo mostrato nella Figura 1 è completo perché la rete 2-porte in configurazione “Z” è completamente contenuta all'interno del bipolo stesso. Al contrario, il bipolo

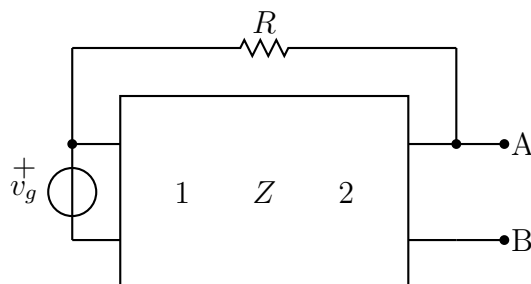


Figura 1: Esempio di circuito completo contenente un resistore, un GIT e una rete 2-porte in configurazione “Z”.

mostrato nella Figura 2 *non* è completo perché la rete 2-porte giratore *non* è completamente contenuta all'interno del bipolo stesso.

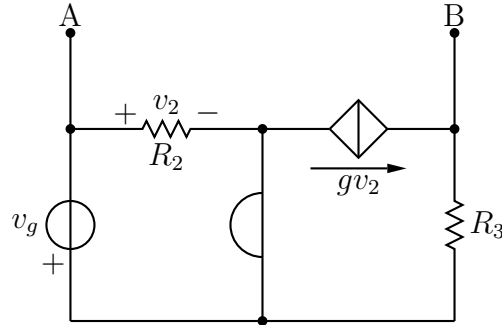


Figura 2: Esempio di circuito incompleto contenente due resistori, un GIT, un GCCT (completo) e un giratore incompleto.

Esistono due metodi distinti per la determinazione dei parametri dei circuiti equivalenti di Thevenin e Norton:

- **Metodo puramente circuitale:** E' il metodo classico che ha alcuni svantaggi, tra i quali la necessità di risolvere due circuiti distinti per un bipolo da caratterizzare.
- **Metodo puramente algebrico:** E' il metodo moderno, basato sull'applicazione del Teorema dei determinanti di Cramer.

Anche in vista della risoluzione tramite uno strumento di calcolo (ad esempio MATLAB), è preferibile utilizzare il metodo algebrico, detto del “finto dato”, oggetto della presente nota.

## 1 Il metodo del “finto dato”: Partiamo da un esempio

Consideriamo il bipolo mostrato nella Figura 3 e determiniamone la funzione generatrice.

**Passo 1:** Dato che i metodi di analisi circuitale (MABM e MABN) si applicano a circuiti e non a bipoli, chiudiamo il bipolo da caratterizzare con un bipolo inteterminato  $\beta$ , come mostrato nella Figura 4. Conviene osservare che la tensione  $v$  ai capi del bipolo  $\beta$  coincide con la tensione ai capi del bipolo del quale vogliamo determinare la funzione generatrice, così come la corrente

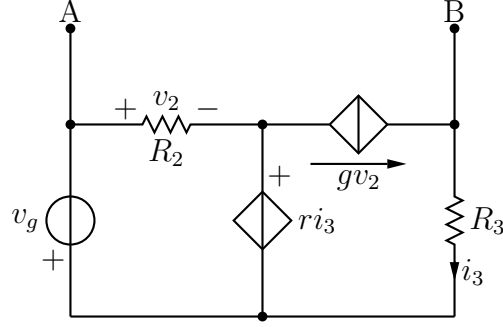


Figura 3: Esempio di circuito per l'applicazione del metodo del “finto dato”. I dati del problema sono  $R_2$  ( $\Omega$ ),  $R_3$  ( $\Omega$ ),  $v_g$  (V),  $r$  ( $\Omega$ ) e  $g$  (S) e si vuole determinare la funzione generatrice del bipolo.

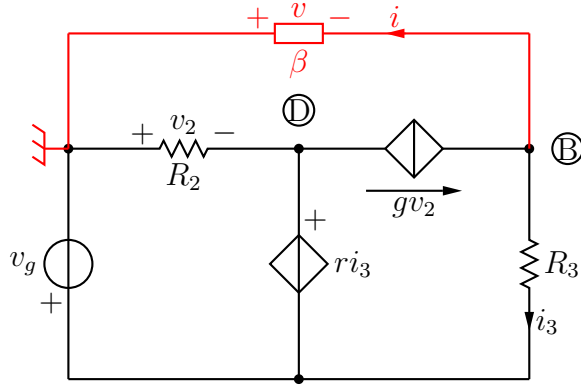


Figura 4: Esempio di circuito per l'applicazione del metodo del “finto dato”: chiusura con un bipolo indeterminato  $\beta$  ed inserimento, nel disegno, delle informazioni relative all'applicazione del MABN scelto per la risoluzione del problema.

$i$  che scorre sul bipolo indeterminato  $\beta$  coincide con la corrente del bipolo del quale vogliamo determinare la funzione generatrice. Tuttavia, mentre la coppia  $(v, i)$  è coordinata sul bipolo del quale vogliamo determinare la funzione generatrice, essa risulta necessariamente *scoordinata* sul bipolo  $\beta$ .

**Passo 2:** Il circuito così ottenuto può essere studiato tramite il MABM o tramite il MABN (in generale, puri o misti, nel tempo o ai fasori). In ogni caso, l'applicazione del metodo di analisi prescelto condurrà ad un sistema risolvibile di tipo algebrico. E', ora, importante osservare che, a differenza di quanto accade quando si applica un metodo di analisi nella risoluzione “ordinaria” di un circuito, nel caso presente il sistema risolvibile risulta necessariamente *sotto-determinato*. In particolare, certamente **il numero di**

**incognite eccederà sempre di 1 il numero di equazioni.** Per esempio, nel caso del circuito di Figura 4, il sistema risolvibile si scrive:

$$\begin{cases} G_3(e_B - v_g) - g(-e_D) + i = 0, \\ e_D - v_g = rG_3(e_B - v_g), \\ v = -e_B. \end{cases} \quad (1)$$

Il sistema è formato da 3 equazioni ma contiene 4 incognite ( $e_B$ ,  $e_D$ ,  $v$ ,  $i$ ). L'equazione mancante è la relazione costitutiva che del bipolo  $\beta$  che, essendo quest'ultimo indeterminato, non è nota e non può essere inserita nel sistema.

Evidentemente, il sistema risolvibile che, in generale, contiene  $n$  equazioni in  $n + 1$  incognite, non può essere risolto, a meno di non considerare una delle incognite (scelta tra  $v$  e  $i$ ) come quantità “nota”. *Si tratta, tuttavia, di una quantità che non è realmente nota, in quanto non fa parte dei dati del problema, e viene definita “finto dato”.*

**Passo 3:** Scegliamo la corrente di bipolo  $i$  come “finto dato” e scriviamo il sistema risolvibile in forma matriciale prendendo come incognite  $v$ ,  $e_D$ ,  $e_B$ :

$$\begin{bmatrix} G_3 & g & 0 \\ -rG_3 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e_B \\ e_D \\ v \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} G_3v_g - i \\ (1 - rG_3)v_g \\ 0 \end{bmatrix}. \quad (2)$$

Si noti che:

- l'incognita  $v$  è stata posta in ultima posizione all'interno del vettore delle incognite: questa scelta facilita l'utilizzo del metodo di Cramer per determinarla;
- l'incognita  $i$  (il “finto dato”) fa parte del vettore dei termini noti (compare, infatti, a destra del segno =).

**Passo 4:** Si applica il metodo di Cramer per determinare l'incognita  $v$ . In questo caso, il metodo fornisce:

$$v = \frac{\det \left( \begin{bmatrix} G_3 & g & G_3v_g - i \\ -rG_3 & 1 & (1 - rG_3)v_g \\ 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \right)}{\det \left( \begin{bmatrix} G_3 & g & 0 \\ -rG_3 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 \end{bmatrix} \right)} = \frac{i + [g - G_3(1 + rg)]v_g}{(1 + rg)G_3}, \quad (3)$$

o, equivalentemente:

$$-(1 + rg)G_3v + i + [g - (1 + rg)G_3]v_g = 0. \quad (4)$$

L'equazione ottenuta vincola tra loro la tensione  $v$  e la corrente  $i$  di bipolo incognite (le altre grandezze che vi compaiono sono quantità note), pertanto, per definizione, è la *relazione costitutiva* del bipolo che si vuole caratterizzare. In altri termini, la funzione

$$f(v, i, t) = -(1 + rg)G_3v + i + [g - (1 + rg)G_3]v_g(t) \quad (5)$$

è una funzione generatrice del bipolo<sup>1</sup>.

## 2 Il metodo del “finto dato”: Generalità

I passi visti nella sezione precedente sono relativi a un esempio specifico ma possono essere generalizzati ad una ampia gamma di circuiti. Inoltre, tali passi contengono alcune informazioni di carattere generale che ora si vogliono rendere esplicite.

Dopo aver svolto i passi da 1 a 3, si ottiene un sistema risolvibile algebrico del tipo  $Mx = d$  dove  $M$  è una matrice  $n \times n$  contenente solo termini noti,  $x$  è il vettore (matrice  $n \times 1$ ) delle incognite che contiene, in ultima posizione, la tensione di bipolo  $v$  se si è scelta la corrente  $i$  come “finto dato” (oppure la corrente di bipolo  $i$  se si è scelta  $v$  come “finto dato”), e  $d$  è un vettore (matrice  $n \times 1$ ) di termini noti che contiene anche il “finto dato”  $i$  (oppure  $v$ ). Per fissare le idee, assumiamo, come nella sezione precedente,  $i$  come “finto dato”.

Dall'esempio precedente si può osservare che il vettore  $d$  può sempre essere scritto come  $d = \ell + hi$ , dove  $\ell$  e  $h$  sono vettori  $n \times 1$  completamente noti. In altri termini, il sistema risolvibile assume la forma

$$\underbrace{\begin{bmatrix} m_{11} & m_{12} & m_{13} & \dots & m_{1n} \\ m_{21} & m_{22} & m_{23} & \dots & m_{2n} \\ m_{31} & m_{32} & m_{33} & \dots & m_{3n} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots \\ m_{n1} & m_{n2} & m_{n3} & \dots & m_{nn} \end{bmatrix}}_M \underbrace{\begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ \vdots \\ v \end{bmatrix}}_x = \underbrace{\begin{bmatrix} \ell_1 \\ \ell_2 \\ \ell_3 \\ \vdots \\ \ell_n \end{bmatrix}}_\ell + \underbrace{\begin{bmatrix} h_1 \\ h_2 \\ h_3 \\ \vdots \\ h_n \end{bmatrix}}_h i. \quad (6)$$

---

<sup>1</sup>Si ricorda che un bipolo ha infinite funzioni generatrici.

Per esempio, dal sistema risolvente (3), si trova:

$$\ell = \begin{bmatrix} G_3 v_g \\ (1 - rG_3)v_g \\ 0 \end{bmatrix}, \quad h = \begin{bmatrix} -1 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}. \quad (7)$$

Ora, per applicare il teorema di Cramer per ricavare l'incognita  $v$  dal sistema risolvente generale (6), è necessario partizionare la matrice  $M$  e, in particolare, è necessario definire la sotto-matrice  $N$  (rettangolare, di dimensioni  $n \times n - 1$  come:

$$N = \begin{bmatrix} m_{11} & m_{12} & m_{13} & \dots & m_{1(n-1)} \\ m_{21} & m_{22} & m_{23} & \dots & m_{2(n-1)} \\ m_{31} & m_{32} & m_{33} & \dots & m_{3(n-1)} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots \\ m_{n1} & m_{n2} & m_{n3} & \dots & m_{n(n-1)} \end{bmatrix} \quad (8)$$

Per esempio, nel sistema risolvente (3), si trova:

$$N = \begin{bmatrix} G_3 & g \\ -rG_3 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}. \quad (9)$$

Il metodo di Cramer fornisce

$$v = \frac{\det([N|d])}{\det(M)} = \frac{\det([N|\ell + hi])}{\det(M)}, \quad (10)$$

dove il simbolo  $|$  indica concatenazione per colonne. Ricordiamo che l'operatore "determinante" ( $\det$ ) non è lineare, ovvero  $\det(A+B) \neq \det(A) + \det(B)$ , tuttavia, se una singola colonna è una combinazione lineare di due colonne, vale una proprietà di *linearità limitata*, ovvero, nel caso in esame, si può scrivere che

$$\det([N|\ell + hi]) = \det([N|\ell]) + i \det([N|h]). \quad (11)$$

Sostituendo questa relazione nella equazione (10) e riordinando i termini, si ottiene:

$$-v + \frac{\det([N|\ell]) + i \det([N|h])}{\det(M)} = 0. \quad (12)$$

Dato che risulta certamente  $\det(M) \neq 0$ , è possibile moltiplicare ambo i membri della relazione precedente per  $\det(M)$ , ottenendo così la relazione costitutiva del bipolo da caratterizzare:

$$f(v, i, t) = -\det(M)v + \det([N|h])i + \det([N|\ell]). \quad (13)$$

Notiamo, allora, che il bipolo da caratterizzare è di tipo *affine*, ovvero la sua funzione generatrice è del tipo  $f(v, i, t) = a v + b i + c(t)$ , dove  $a$  e  $b$  sono costanti (non dipendono da  $v$ ,  $i$  o  $t$ ), mentre  $c$  non dipende da  $v$  né da  $i$  ma, in generale, dipende dal tempo  $t$  (infatti, essa contiene i valori dei GIT/GIC presenti all'interno del bipolo).

Nell'esempio della sezione precedente, si ha:

$$\begin{aligned}\det(M) &= (1 + rg)G_3, \\ \det([N|\ell]) &= \det \left( \begin{bmatrix} G_3 & g & G_3 v_g \\ -rG_3 & 1 & (1 - rG_3)v_g \\ 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \right) = [g - (1 + rg)G_3]v_g(t), \\ \det([N|h]) &= \det \left( \begin{bmatrix} G_3 & g & -1 \\ -rG_3 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \right) = 1,\end{aligned}$$

pertanto, la funzione generatrice affine (13) coincide con la funzione generatrice (5) determinata nella sezione precedente.