

## L'adattatore in quarto d'onda

- Uno dei problemi da affrontare nella progettazione di circuiti a radiofrequenza ed antenne, è quello di ridurre la potenza riflessa al carico, cioè di ottenere un coefficiente di riflessione quanto più piccolo possibile
- Reti che agiscono in tal senso si dicono adattatori
- Un adattatore deve fondamentalmente trasformare l'impedenza di un carico e renderla uguale all'impedenza della linea che lo precede
- L'adattatore in quarto d'onda è concettualmente uno dei più semplici: un tratto di linea con impedenza caratteristica  $Z_0$ , lungo  $\lambda/4$ , trasforma un carico  $R_L$  nell'impedenza

$$Z_{in} = \frac{Z_0^2}{R_L}$$

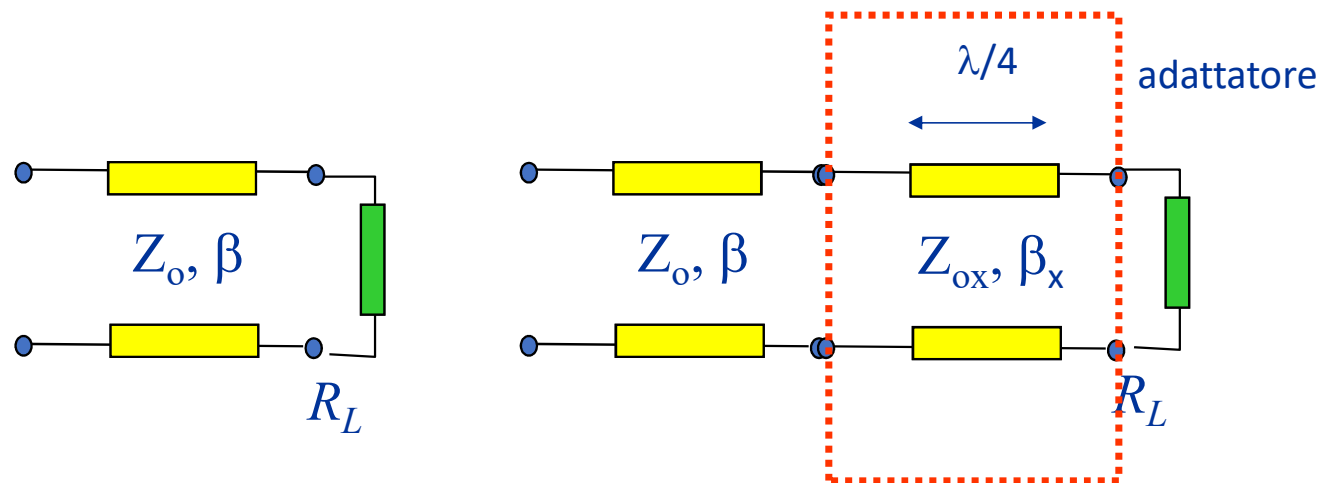
## L'adattatore in quarto d'onda

- Allora si può pensare di usare tale circuito come rete adattatrice, in cui il parametro di progetto è l'impedenza caratteristica dell'adattatore
- Se vogliamo che al suo ingresso presenti un'impedenza pari a  $Z_0$ , impedenza caratteristica della linea cui vogliamo adattare, avremo

$$Z_0 = \frac{Z_{0x}^2}{R_L}$$

- Da cui 
$$Z_{0x} = \sqrt{Z_0 R_L}$$
- Cioè, basta scegliere l'impedenza caratteristica della rete pari alla media geometrica tra l'impedenza di carico e quella della linea cui vogliamo adattare il carico

## L'adattatore in quarto d'onda



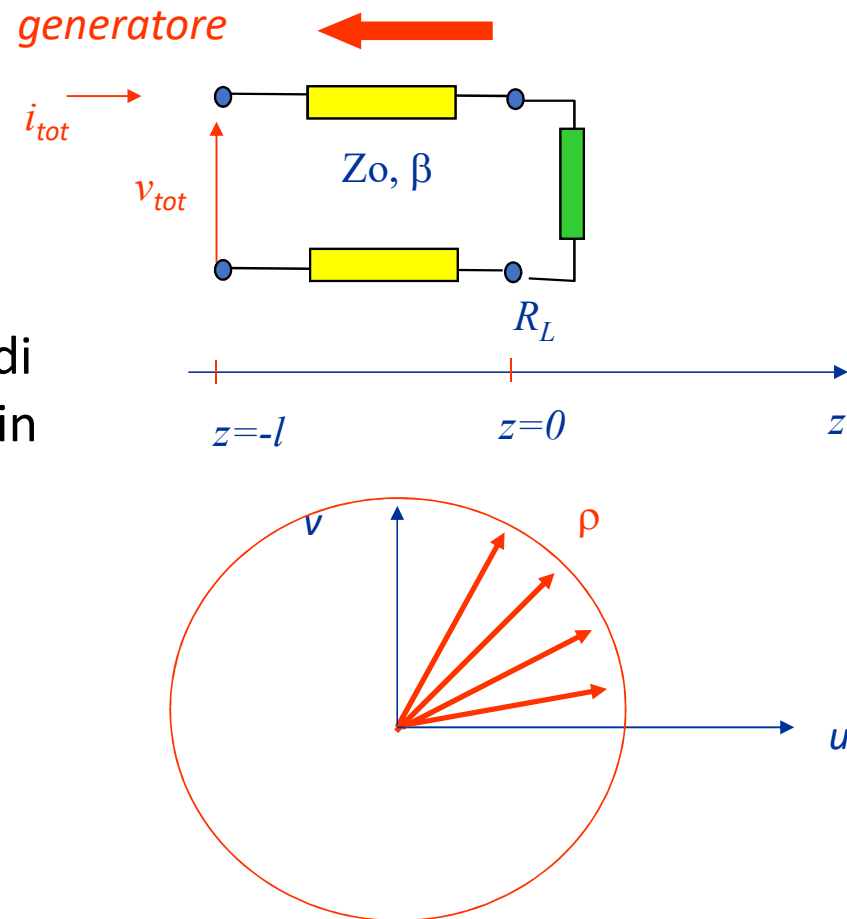
- Ci sono ovviamente alcuni inconvenienti:
  - l'adattamento dipende da  $\lambda$ , e quindi dalla frequenza: è a “banda stretta”
  - Non in tutti i tipi di linea è possibile scegliere le impedenze caratteristiche a piacere: è possibile solo nelle linee stampate, non nei coassiali
  - L'impedenza caratteristica deve essere reale, quindi  $R_L$  reale; se non lo è si può ricorrere ad un trucco: aggiungere un pezzetto di linea tra il carico e l'adattatore, che renda il carico reale; del resto sappiamo che in alcuni punti della linea l'impedenza è massima e reale, e pari  $S \cdot Z_0$

# Linee di Trasmissione e soluzioni grafiche: La Carta di Smith

- Rappresentazione del coefficiente di riflessione sul piano complesso

$$\rho(-l) = \frac{V^- e^{-j\beta l}}{V^+ e^{j\beta l}} = \rho(0) e^{-2j\beta l}$$

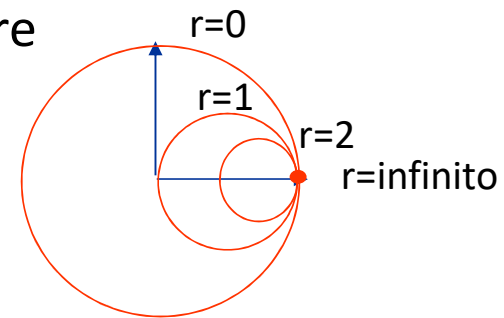
- In una linea senza perdite il coefficiente di riflessione non varia in modulo, ma solo in fase
- Sul piano complesso “ruota” in senso negativo (orario) andando verso il generatore



# La Carta di Smith

- Periodicità  $\lambda/2$
- Inoltre il coeff di riflessione è legato da una trasformazione bilineare all'impedenza di carico (vista nella sezione arbitraria)

$$\rho(-l) = \frac{Z_{in}(-l) - Z_0}{Z_{in}(-l) + Z_0} = \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0}$$



- L'idea a questo punto è di calcolare i luoghi dei punti a  $\text{Re}(Z_L)$  costante o a  $\text{Im}(Z_L)$  costante e di graficarli nel piano complesso, così che ad ogni punto nel piano coincida un determinato coefficiente di riflessione  $\Gamma$  ed al contempo un definito  $Z_L$
- Posto  $z_L = Z_L / Z_0 = r + jx = (1 + \rho) / (1 - \rho)$
- Si ottiene che i luoghi a  $r=\text{costante}$  sono circonferenze di raggio e centro:

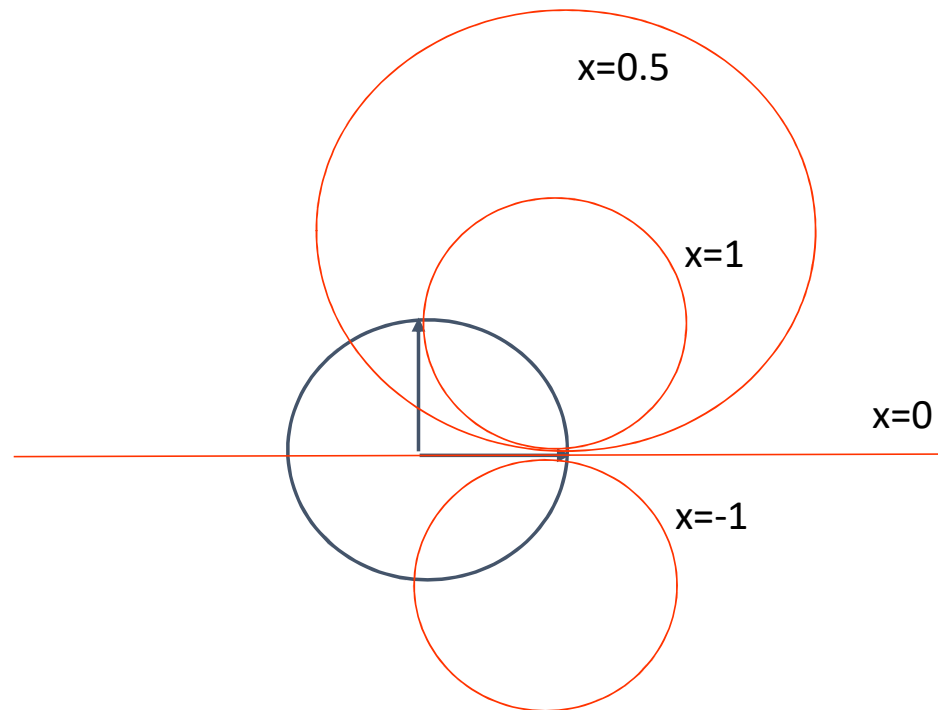
$$R = 1/(1+r); \quad C = (r/(1+r), 0)$$

# La Carta di Smith

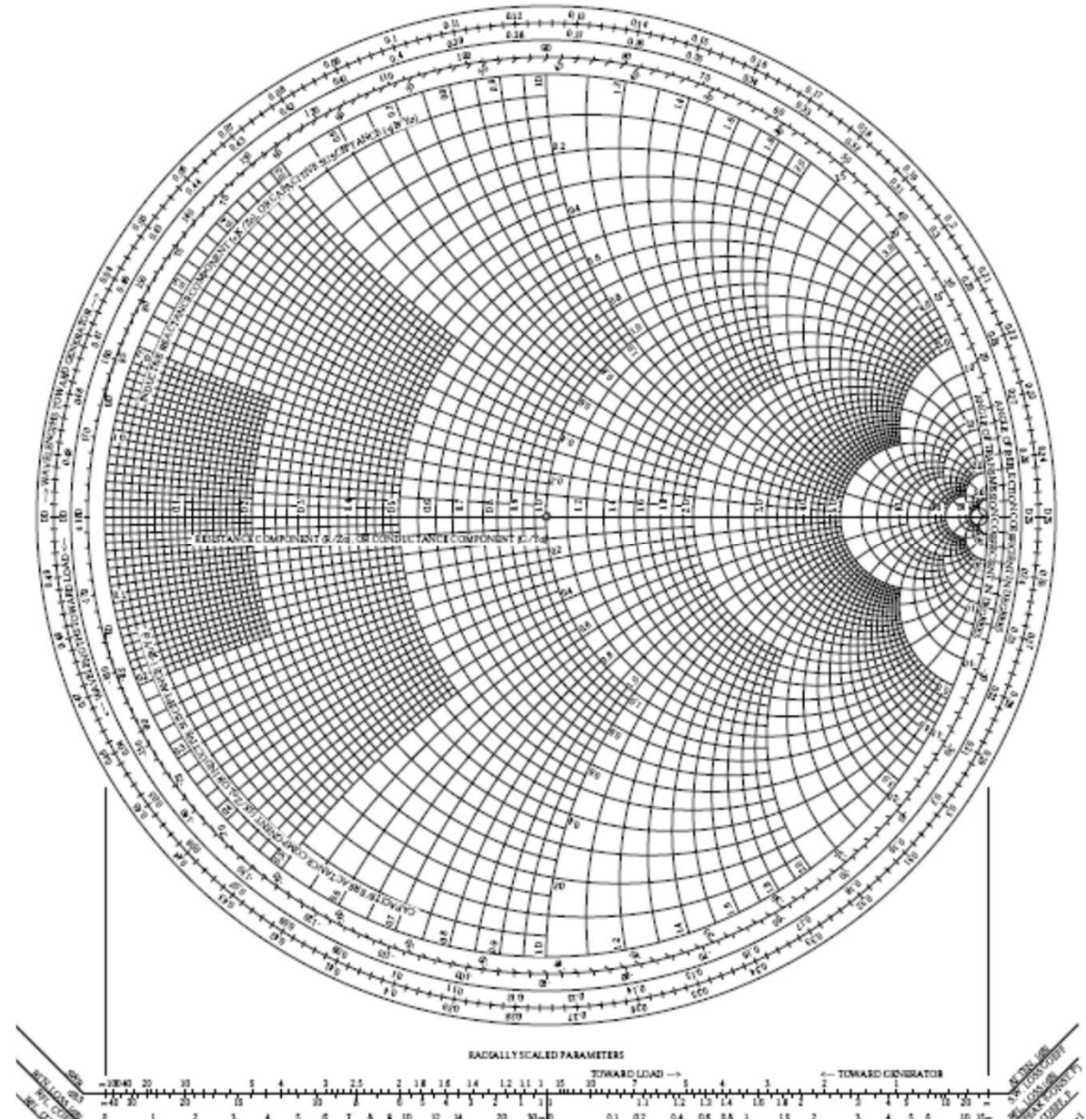
- Si ottiene che i luoghi a  $x$ =costante sono anch'essi circonferenze, ma di raggio e centro:

$$R = 1/|x|; \quad C = (1, 1/x)$$

- Notate: i carichi induttivi sono nel semipiano superiore, quelli capacitivi nel semipiano inferiore



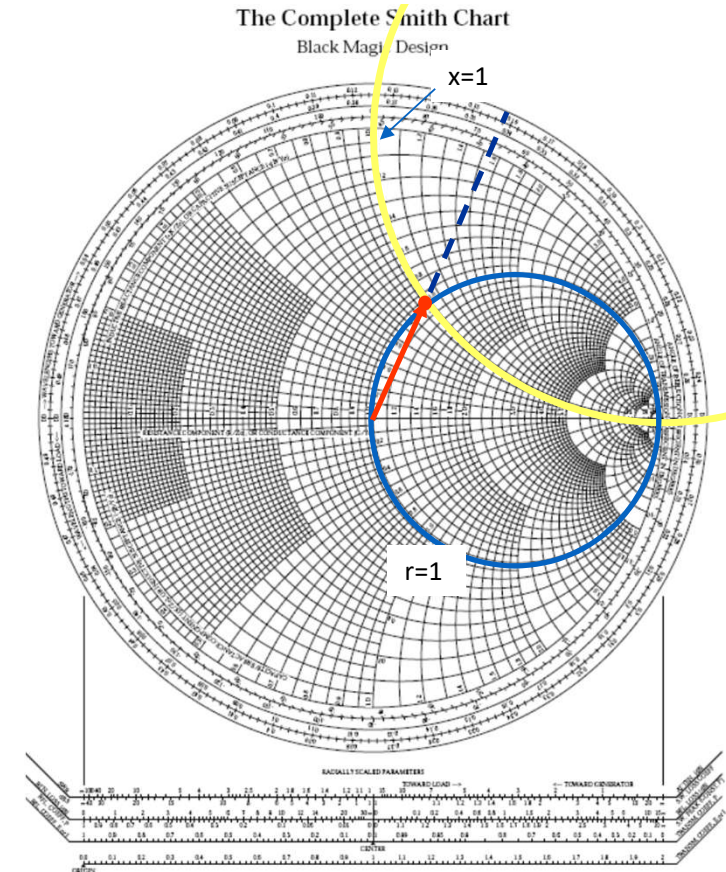
# La Carta di Smith





# La Carta di Smith

- In definitiva: normalizzata un'impedenza all'impedenza caratteristica della linea, possiamo individuarla sulla CdS: es.  $50 + j50\Omega$ , su una linea di  $50\Omega$ , da un'impedenza normalizzata  $1 + j1$
- Individuate subito il coefficiente di riflessione: il modulo si ottiene facendo una proporzione (il raggio della CdS individua il max coefficiente di riflessione, 1); se  $d$  è la lunghezza del vettore che rappresenta il coefficiente di riflessione e  $R$  il raggio della CdS otteniamo
$$|\rho| = d / R$$
- La fase, l'angolo, lo leggiamo sul bordo della CdS;
- Sul bordo in particolare trovate sia l'angolo che i valori di rotazione in frazioni di  $\lambda$ : sappiamo che un giro completo è  $\lambda/2$ , mezzo giro  $\lambda/4$  ecc.
- Ecco che la CdS vi permette di calcolare sia che valore di impedenza è associato ad un coefficiente di riflessione (e viceversa) sia come l'impedenza si modifichi sulla linea, visto che lungo la linea (senza perdite) solo la fase del coefficiente di riflessione varia





# La Carta di Smith

- Ricordate poi che in una linea, dove vi è un massimo di tensione, si ha un massimo di impedenza, e che tale impedenza è reale, pari a

$$Z_{\max} = Z_0 S$$

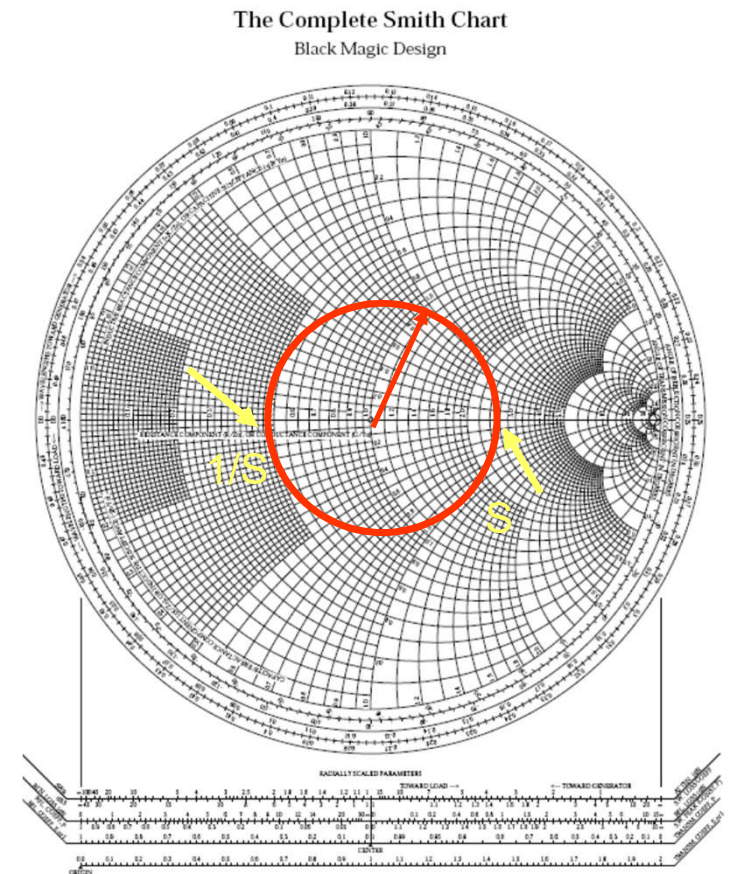
- Dove  $S$  è il ROS; ovvero in termini normalizzati

$$z_{\max} = S$$

- Allo stesso modo, l'impedenza è reale anche in un punto di minimo e risulta

$$Z_{\min} = Z_0 / S \quad z_{\min} = 1 / S$$

- In tale punto la fase del coefficiente di riflessione è  $180^\circ$

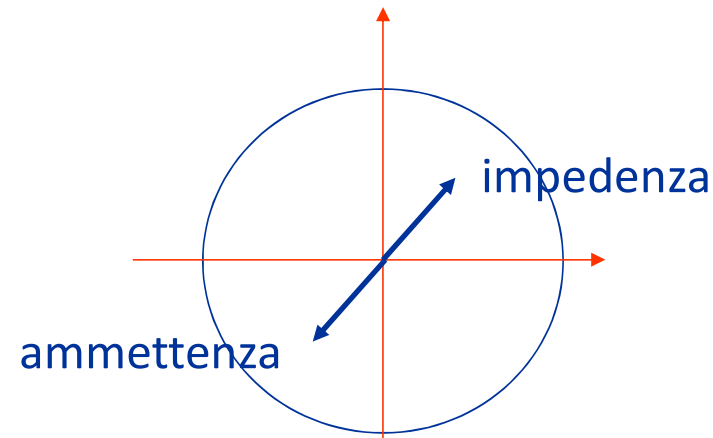


# La Carta di Smith per le ammettenze

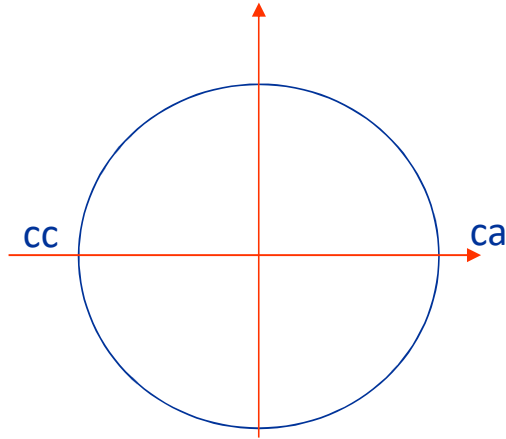
- A questo punto notiamo che

$$\rho_L = \frac{z_L - 1}{z_L + 1} = \frac{1/y_L - 1}{1/y_L + 1} = -\frac{y_L - 1}{y_L + 1}$$

- Cioè, ripetendo le operazioni per un'ammettenza otterremmo solo un segno - di differenza, cioè occorrerebbe scambiare  $\rho$  con  $-\rho$
- Ovvero, sulla CdS, ruotare  $\rho$  di  $180^\circ$
- In pratica: sulla CdS possiamo ottenere da un'impedenza (normalizzata), un'ammettenza (normalizzata) semplicemente cercando il punto simmetrico rispetto all'origine

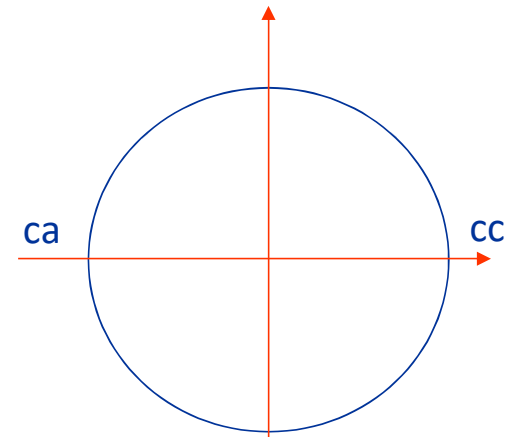


# La Carta di Smith per le ammettenze



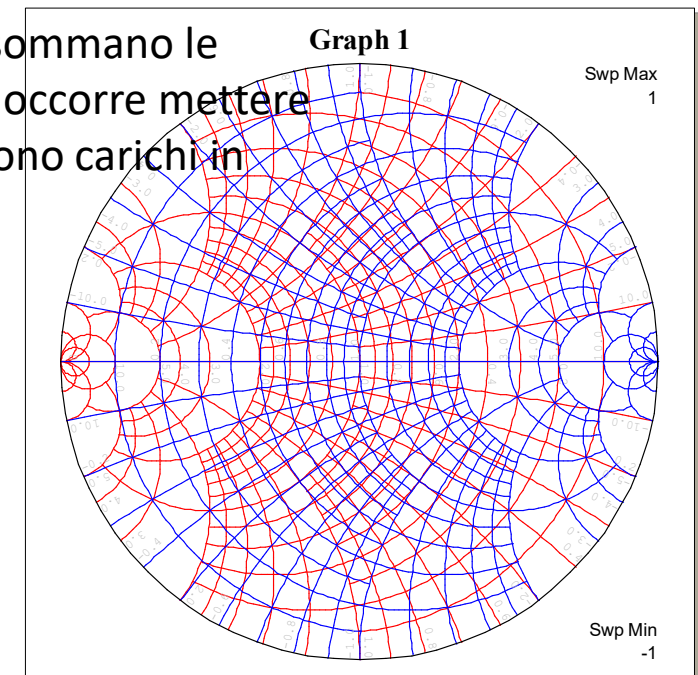
- Chiaramente, se interpretiamo una CdS come carta di ammettenze, i ruoli di corto circuito e circuito aperto sono scambiati. Infatti avevamo visto che il corto circuito ( $r=0, x=0$ ) è il punto  $(-1,0)$
- E che il circuito aperto ( $r=\infty, x=0$ ) è il punto  $(1,0)$

- Chiaramente se ora la CdS rappresenta delle ammettenze, il punto  $r$  [o meglio indichiamo con  $g$  la conduttanza]  $g=0$  diviene il circuito aperto
- In tutti i casi, l'origine coincide con la condizione di adattamento. *Le operazioni per adattare un circuito appariranno graficamente come una serie di passi per trasformare un punto nell'origine.*



# Che tipi di “trasformazione” possiamo operare facendo riferimento alla CdS?

- Muoversi lungo una linea senza perdite equivale a ruotare sulla CdS, con modulo del coefficiente di riflessione invariato
- Potremo poi mettere suscettanze in serie o in parallelo: se variamo solo la parte immaginaria di un carico ci muoviamo su cerchi a  $r=\text{costante}$
- Se chiaramente variamo la parte reale ci muoviamo su cerchi  $x=\text{costante}$
- Ovviamente in parallelo si sommano le ammettenze ed in serie si sommano le impedenze: conviene usare la CdS come carta per “impedenze” se occorre mettere carichi in serie, e come carta per le “ammettenze” quando si pongono carichi in parallelo
- La scelta del “serie” o del “parallelo” è spesso vincolata dal tipo di tecnologia
- Talvolta i due tipi di operazione coesistono, e si utilizzano CdS in cui si rappresentano contemporaneamente impedenze ed ammettenze

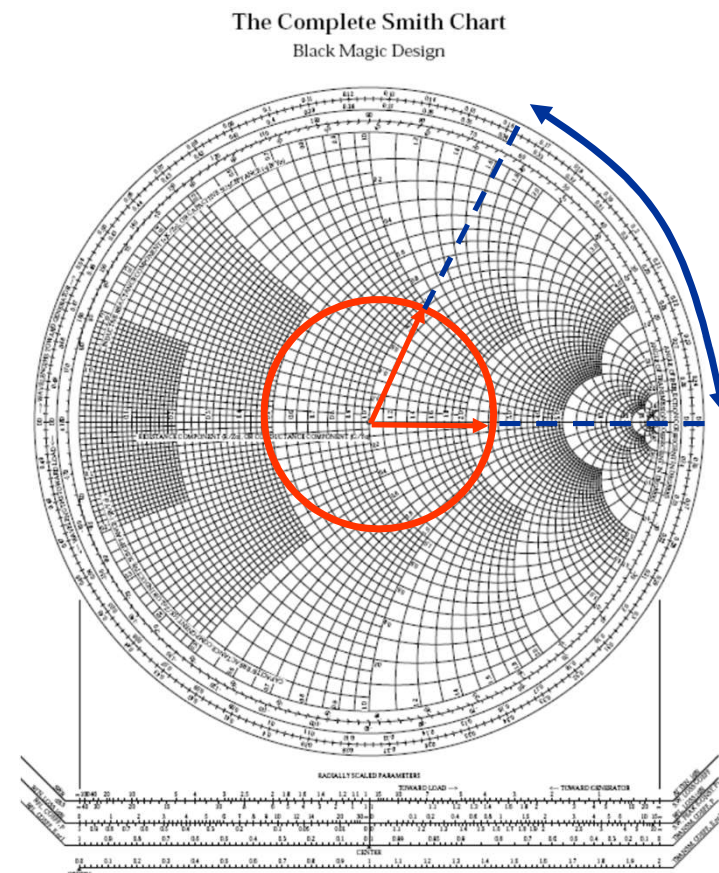


# Adattatore in quarto d'onda

- Ricordiamo che l'adattatore in quarto d'onda si ottiene inserendo, tra carico e linea di trasmissione, un tratto di linea lungo un quarto d'onda e di impedenza caratteristica pari a

$$Z_{0x} = \sqrt{Z_0 Z_L}$$

- Questo adattatore è utilizzabile solo se si ha la possibilità di realizzare impedenze caratteristiche pressoché arbitrarie, cioè nelle guide planari. Se il carico è complesso, occorre posizionare l'adattatore non direttamente tra carico e linea, ma interporlo in un punto della linea che renda il carico reale. Individuare tale punto sulla CdS è facilissimo, poiché basta ruotare il coefficiente di riflessione fino a che la sua fase non sia  $0^\circ$  o  $180^\circ$ , nel primo caso l'impedenza normalizzata è  $S$ , e nel secondo  $1/S$ .
- Sulla CdS leggiamo quindi di “quante frazioni di  $\lambda$ ” ci siamo spostati lungo la linea
- Se il carico fosse  $1+j1$
- Troveremmo subito il  $ROS=2.6$
- Ed una rotazione di  $\lambda=0.25-0.162=0.088\lambda$

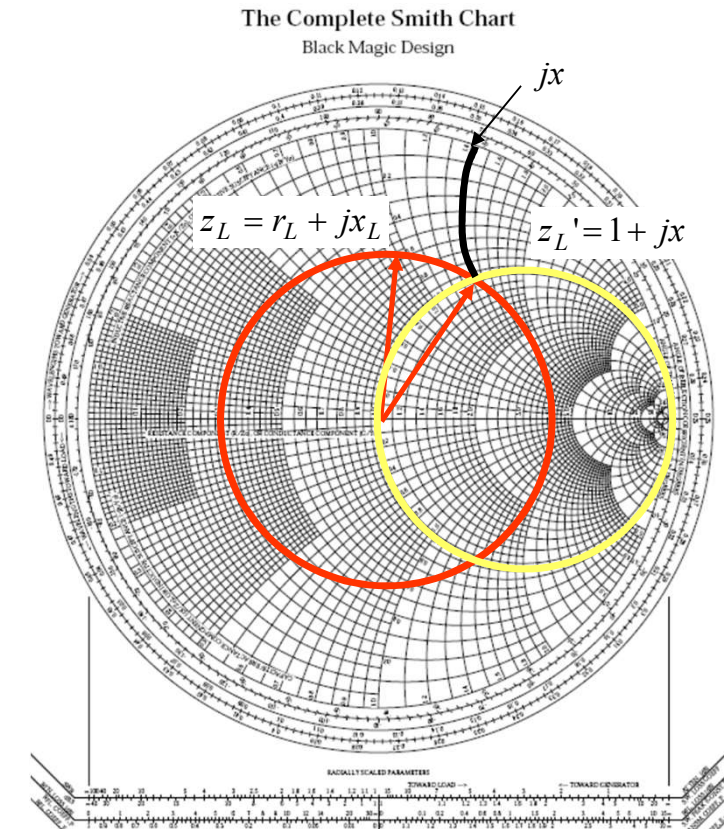


# Adattatore a singolo Stub

- Uno stub è un tratto di linea in corto circuito o circuito aperto che realizza una suscettanza o una reattanza pura
- La tecnica di adattamento con singolo stub prevede di muoversi sulla linea fino ad avere la parte reale dell'impedenza (o dell'ammettenza) pari a 1, così che in tale punto si veda un'impedenza normalizzata

$$z_L = 1 + jx$$

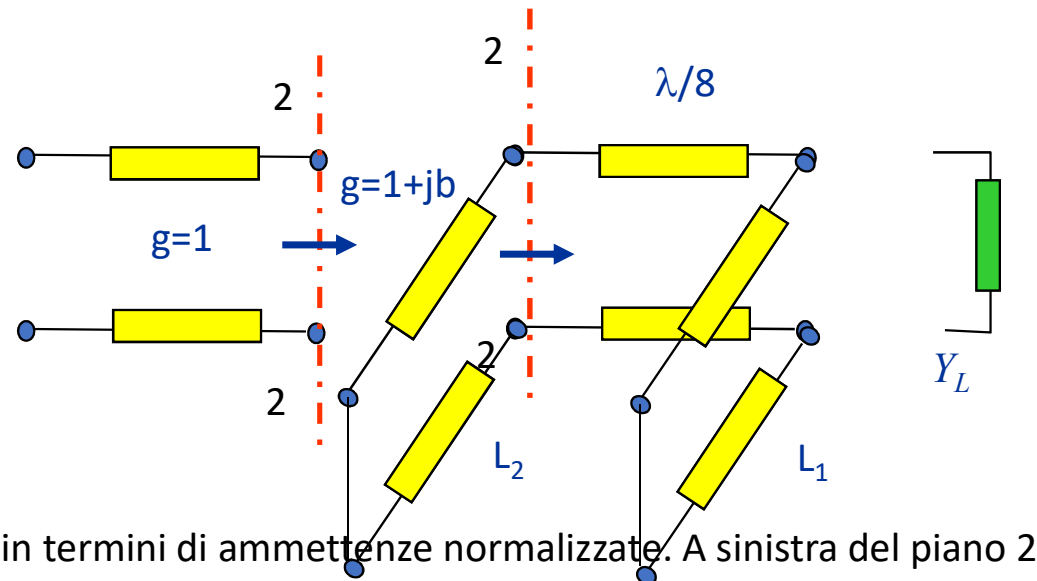
- Ed in tal punto mettere un'impedenza in serie pari a  $-jx$ , così da “cancellare” la residua parte immaginaria
- Se lo stub deve essere messo in parallelo dobbiamo invece lavorare sulla carta di Smith delle ammettenze





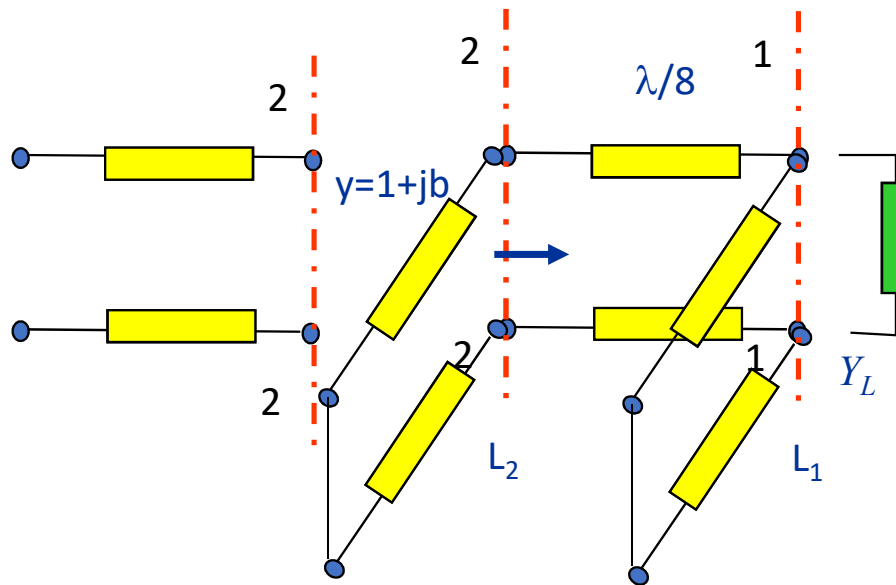
# Adattatore doppio stub

- Talvolta può non essere conveniente utilizzare la “posizione dello stub lungo la linea” come parametro di progetto
- Si possono per esempio usare 2 stub a distanza predeterminata: i 2 parametri di progetto divengono le lunghezze degli stub
- Supponiamo, per esempio, che l'adattatore sia costituito da 2 stub in parallelo distanti  $\lambda/8$

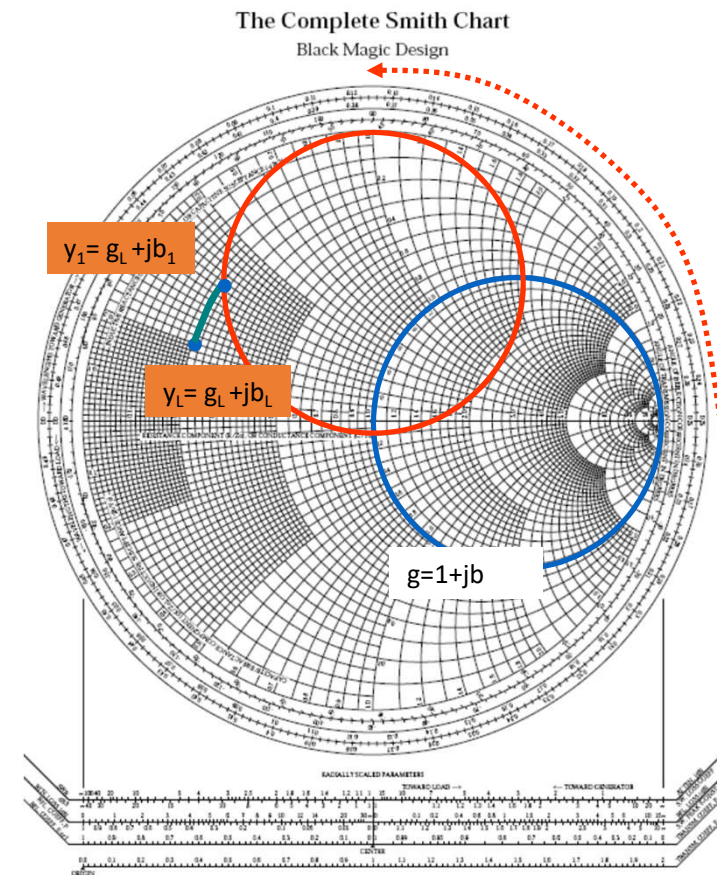


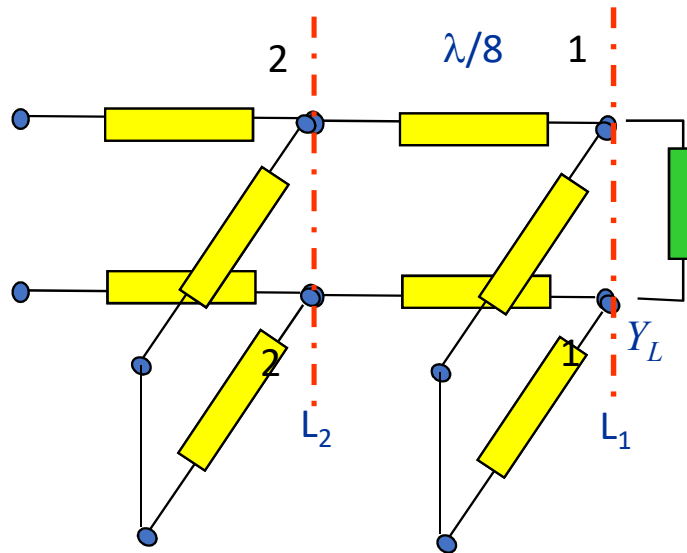
- Ragioniamo quindi in termini di ammettenze normalizzate. A sinistra del piano 2-2 dovremmo avere  $g=1$  (adattamento, origine della CdS)
- Quindi a destra dello stub  $L_2$  dovremmo vedere  $y=1+jb$ , visto che lo stub può alterare solo la parte immaginaria





- Dovremmo quindi essere sulla circonferenza evidenziata
- Ma questo avviene dopo il tratto di linea a  $\lambda/8$ , che “ruota” tutti i carichi di  $\lambda/8$ , ovvero  $90^\circ$ . Quindi, spostandoci verso il carico, il tratto di linea trasforma tutti i punti a  $g=1$  in punti di una circonferenza ruotata (in rosso) in senso antiorario
- Quindi vogliamo che alla sezione 1-1 il carico sia stato portato sulla circonferenza ruotata
- Lo stub 1 avrà appunto il compito di portare il carico sulla circonferenza rossa, modificando la sola parte immaginaria



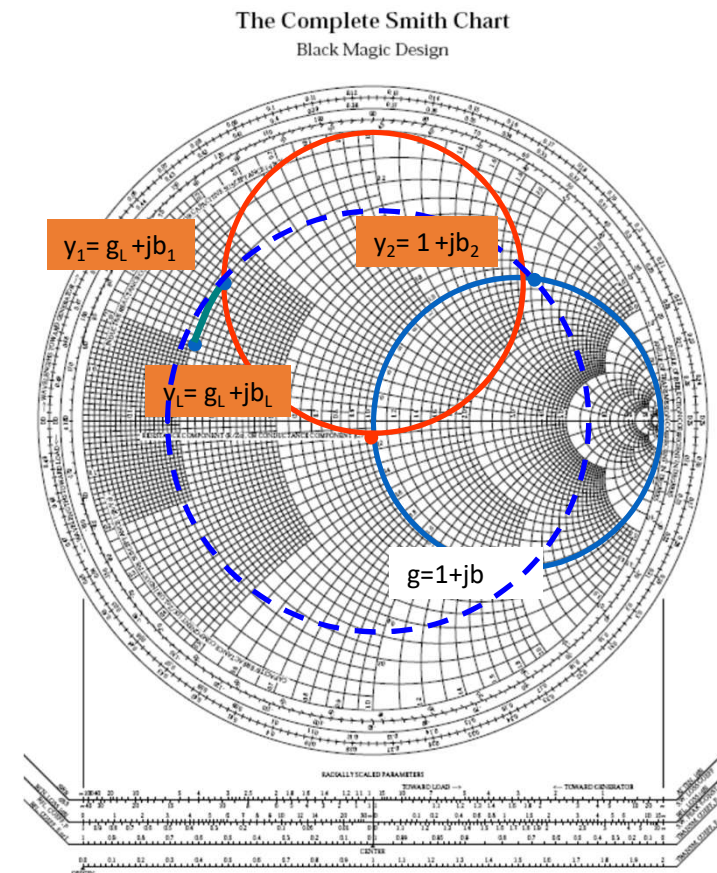


- Operativamente:

- u Disegniamo la circonferenza  $g=1$  ruotata in senso antiorario di una quantità pari alla distanza tra gli stub
- u Individuiamo  $y_L = g_L + jb_L$  e l'intersezione della circonferenza  $g_L$  con quella ruotata:  $y_1 = g_L + b_1$ . Il primo stub fornisce la suscettanza necessaria

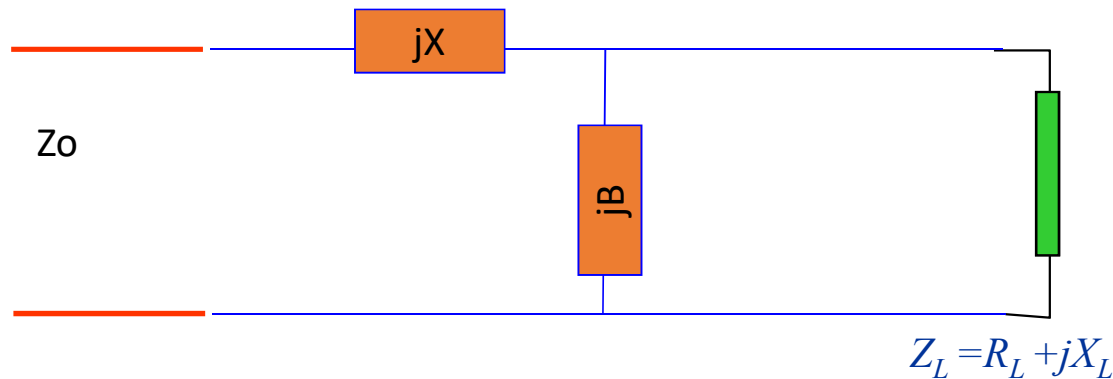
$$y_L + y_{stub1} = y_1 \Rightarrow y_{stub1} = j(b_1 - b_L)$$

- u Dal carico andiamo verso il generatore: il tratto di linea ruoterà  $y_1$  in una  $y_2 = 1 + jb_2$
- u Il secondo stub cancellerà la parte reattiva rimanente:  $y_{stub2} = -jb_2$

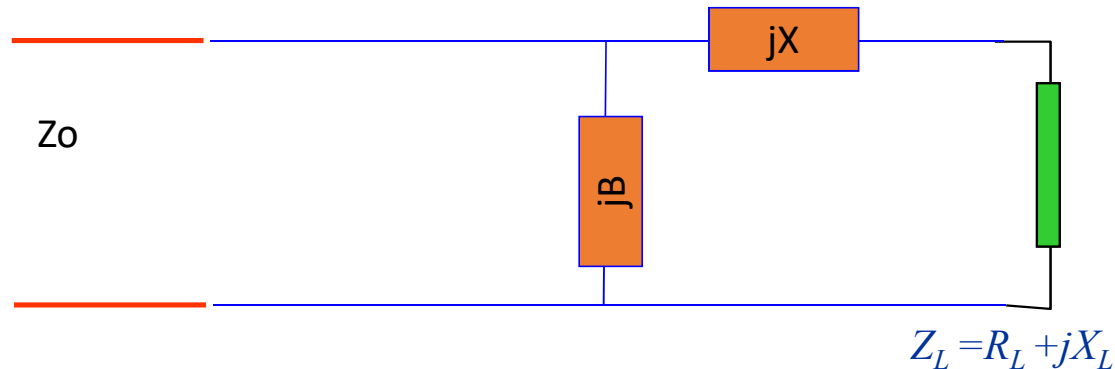


# Adattatori a costanti concentrate

- È possibile usare 2 reattanze per adattare un carico: si tratta di una rete “a L”, con un tratto serie ed uno parallelo. Ci sono due possibili configurazioni



- Utilizzabile se  $R_L > Z_0$  ovvero se nella CdS siamo dentro il cerchio  $1+jx$  e



- Utilizzabile se  $R_L < Z_0$  ovvero se nella CdS siamo fuori del cerchio  $1+jx$

- Per ottenere i valori di X e B basta imporre che l'impedenza di ingresso della rete sia proprio  $Z_0$  e si ottiene così, per il primo caso

$$B = \frac{X_L \pm \sqrt{R_L / Z_0} \sqrt{R_L^2 + X_L^2 - Z_0 R_L}}{R_L^2 + X_L^2}$$

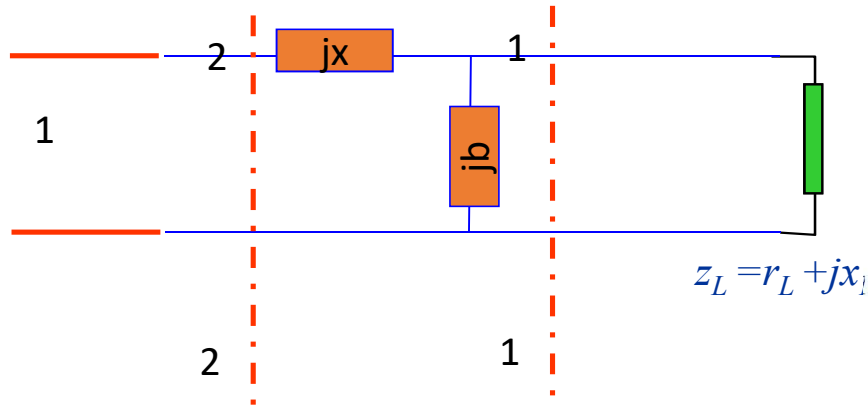
$$X = 1/B + (X_L Z_0) / R_L - Z_0 / (B R_L)$$

- E per il secondo caso

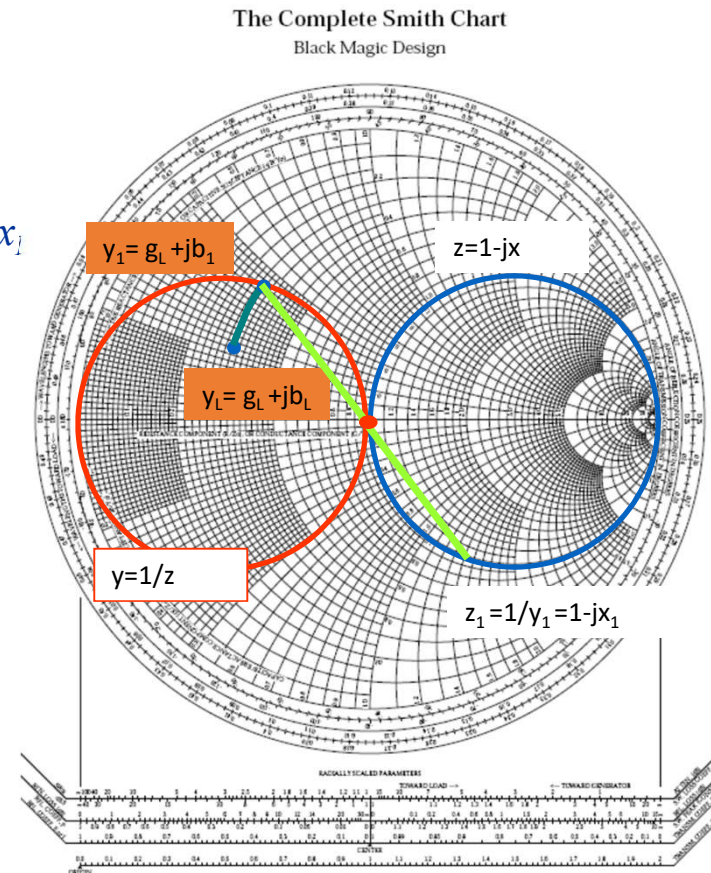
$$B = \frac{\pm \sqrt{(Z_0 - R_L) / R_L}}{Z_0}$$

$$X = \pm \sqrt{R_L (Z_0 - R_L)} - X_L$$

- Risultati analoghi li possiamo ottenere con la CdS
- Consideriamo il primo caso e normalizziamo



- Alla sezione 2 dovremo avere  $z_{in}=1$ , quindi alla 1  $z_{in}=1-jx$ , ovvero dobbiamo essere sul cerchio a parte reale unitaria.
- Il compito di  $jb$  è di portare il carico su tale cerchio; ma  $jb$  è in parallelo, ed occorre ragionare in termini di ammettenze: tutti i carichi  $z=1+jx$  si trasformano nelle ammettenze ribaltando rispetto all'origine della CdS



- Quindi  $jb$  deve essere tale da portare  $y_L$  sulla circonferenza rossa, in  $y_1$

$$b = b_1 - b_L$$

- Mentre, posto  $z_1=1/y_1$ , deve essere  $x = x_1$

- Come ci aspettavamo, non saremmo riusciti nel caso in cui il cerchio che individua la parte reale di  $y_L$  non avesse avuto punti di contatto con la circonferenza rossa (cioè se  $\text{Re}(y_L) > 1$ ) e saremmo dovuti ricorrere alla seconda topologia.

