Prof. G. Pelosi, S. Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico Dipartimento di Elettronica e Telecomunicazioni – Università di Firenze





Lezione 16

Crosstalk con Cavi Schermati

Giuseppe Pelosi - Stefano Selleri Dipartimento di Elettronica e Telecomunicazioni Università di Firenze

Sommario della Lezione



Introduzione

- Linea Schermata
- Esempio
- Effetto della connessione a massa
- Schermi per tutti!



Introduzione



Ok

Abbiamo fatto tutti i nostri conti, con modello semplificato o completo e abbiamo visto che l'accoppiamento è *troppo elevato*...

C'è effettivamente interferenza tra le due linee

che facciamo?

Diamine, si prova a

Inserire uno schermo

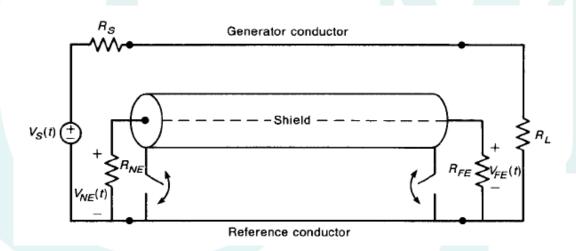
O si passa al

Doppino ritorto



Possiamo pensare di schermare il generatore, per ridurne l'emissione, o schermare il recettore, per ridurne la suscettibilità.

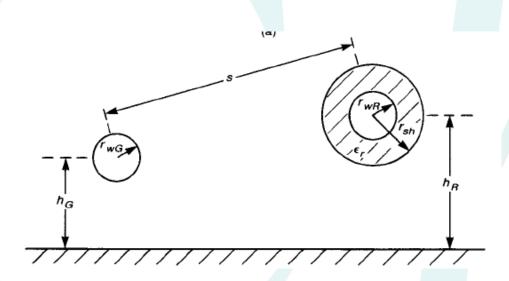
Consideriamo di schermare il recettore







Consideriamo, come caso esemplificativo, quello di due fili su un piano di massa, di cui uno, il recettore, schermato



o. Seneti - Labotatorio di Efectivonida in Università di Fi rimento di Elettronica e Telecomunicazioni – Università di F

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

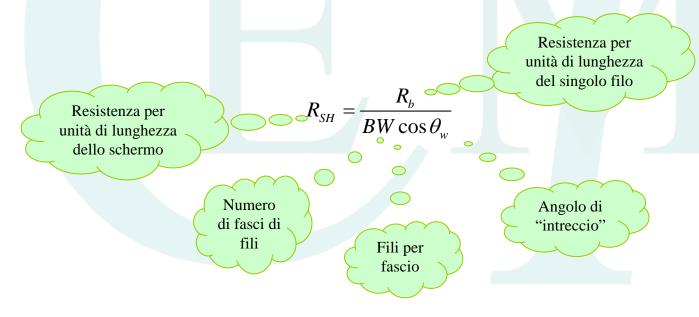


Linea Schermata

Il calcolo della resistenza per unità di lunghezza dei cavi non comporta particolari difficoltà

Quella dello schermo è più delicata poiché dipende fortemente dalle caratteristiche costruttive.

Se si tratta di uno schermo di fili intrecciati la sua resistenza per unità di lunghezza può essere approssimata con il parallelo di tutte le resistenze di ogni singolo filo:

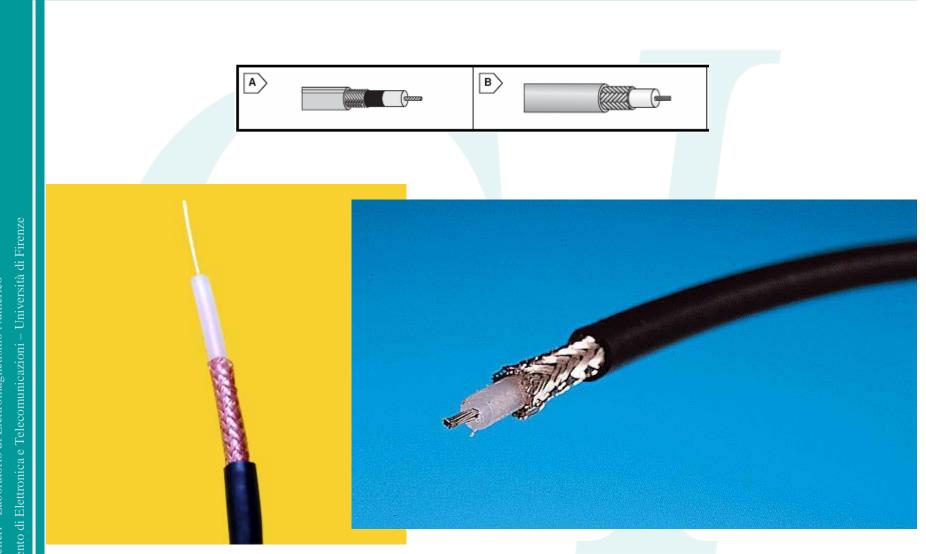




Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



Linea Schermata



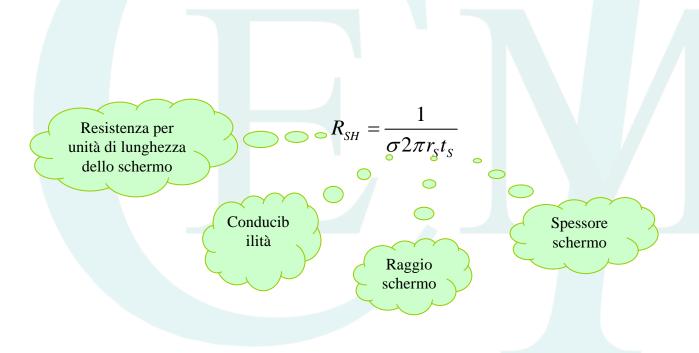
S. Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

Linea Schermata

In altri casi si utilizza uno schermo continuo, tubolare o a foglia d'alluminio avvolta.

In questo caso la resistenza per unità di lunghezza dello schermo può essere approssimata da quella di un cavo pieno con un effetto pelle molto pronunciato:

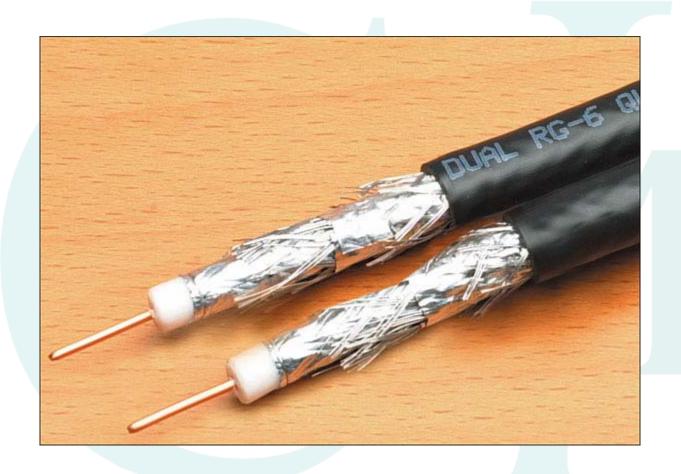




Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

EM

Linea Schermata



tto di Elettronica e Telecomunicazioni – Università di Firenze

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

Linea Schermata

L'autoinduzione della linea sorgente è quella, nota:

$$L_G \cong \frac{\mu}{2\pi} \ln \left(\frac{2h_G}{r_{wG}} \right)$$

Quella dello schermo ha sostanzialmente la stessa forma

$$L_{SH} \cong \frac{\mu}{2\pi} \ln \left(\frac{2h_R}{r_S + t_S} \right)$$
Raggio interno dello schermo!

Anche l'autoinduzione della linea vittima resta quella nota!

$$L_{\scriptscriptstyle R} \cong rac{\mu}{2\pi} \ln \left(rac{2h_{\scriptscriptstyle R}}{r_{\scriptscriptstyle \! WR}}
ight)$$

Infatti il riferimento per il cavo recettore resta il piano di massa e *non* lo schermo





La mutua induzione tra Generatore e Schermo è essenzialmente quella tra due fili

$$L_{m_{GS}} \cong \frac{\mu}{2\pi} \ln\left(\frac{s_2}{s}\right) = \frac{\mu}{4\pi} \ln\left(\frac{s^2 - (h_R - h_G)^2 + (h_R + h_G)^2}{s^2}\right) = \frac{\mu}{4\pi} \ln\left(1 + \frac{4h_R h_G}{s^2}\right)$$

Questa è anche la mutua induttanza fra Generatore e Recettore, se i fili sono sufficientemente lontani e lo schermo è sufficientemente vicino al recettore.

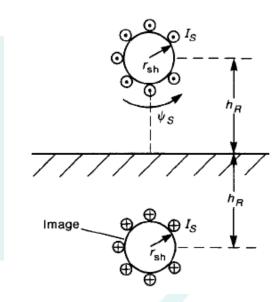
$$L_{m_{GR}} = L_{m_{GS}} = \frac{\mu}{4\pi} \ln\left(1 + \frac{4h_R h_G}{s^2}\right)$$

La mutua induzione fra Recettore e Schermo è quella più interessante



Concettualmente, se immaginiamo lo schermo percorso da corrente possiamo valutare il flusso concatenato col recettore o viceversa.

Trattandosi di uno schermo molto vicino al recettore si ha:



Quindi il flusso è essenzialmente quello dell'autoinduzione dello schermo!

$$L_{m_{RS}} = L_{SH} = \frac{\mu}{2\pi} \ln \left(\frac{2h_R}{r_S + t_S} \right)$$

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



Linea Schermata



Quest'osservazione è di vitale importanza perché ci permetterà di utilizzare lo schermo per annullare l'accoppiamento induttivo!

Le capacità sono invece calcolabili tramite le relazioni fondamentali tra le matrici delle induttanze e quelle delle capacità.

Come al solito trascuriamo ogni possibile isolante intorno ai fili, *tranne* l'isolante tra recettore e schermo, che riempie tutto lo spazio.

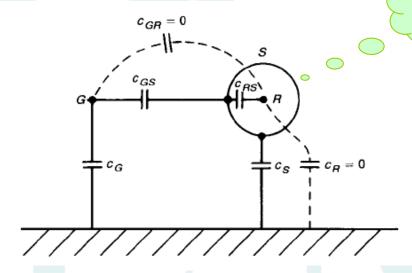
Questo porta a:

$$C_{m_{RS}} = \frac{2\pi\varepsilon_0\varepsilon_r}{\ln\left(\frac{r_S}{r_{wR}}\right)}$$



Le altre capacità presenti sono

Lo schermo fa da gabbia di faraday!



$$\begin{bmatrix} C_G + C_{m_{GS}} & -C_{m_{GS}} \\ -C_{m_{GS}} & C_S + C_{m_{GS}} \end{bmatrix} = \mu_0 \varepsilon_0 \begin{bmatrix} L_G & L_{GS} \\ L_{GS} & L_{SH} \end{bmatrix}^{-1}$$

: Selleti - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico mento di Elettronica e Telecomunicazioni – Università di Fi

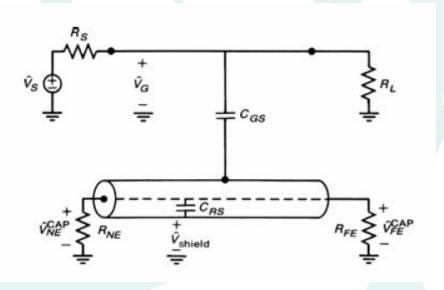
Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



Linea Schermata

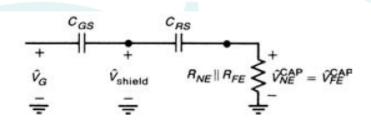
Il sistema è divenuto ora una linea a *quattro conduttori* la cui soluzione analitica è alquanto complessa, ma che può ancora essere trattato analiticamente per linee corte e poco accoppiate.

Con schermo flottante, il circuito equivalente per i soli accoppiamenti capacitivi è:



E'N

Linea Schermata



Serie delle capacità

$$V_{NE}^{CAP} = V_{FE}^{CAP} = \frac{j\omega \frac{R_{NE}R_{FE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{C_{RS}C_{GS}}{C_{RS} + C_{GS}}}{1 + j\omega \frac{R_{NE}R_{FE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{C_{RS}C_{GS}}{C_{RS} + C_{GS}}} V_{G_{dc}}$$

Parallelo delle resistenze







Se le frequenze sono molto basse il denominatore è circa 1 e si ha

$$V_{\scriptscriptstyle NE}^{\scriptscriptstyle CAP} = V_{\scriptscriptstyle FE}^{\scriptscriptstyle CAP} \cong j\omega rac{R_{\scriptscriptstyle NE}R_{\scriptscriptstyle FE}}{R_{\scriptscriptstyle NE}+R_{\scriptscriptstyle FE}} rac{C_{\scriptscriptstyle RS}C_{\scriptscriptstyle GS}}{C_{\scriptscriptstyle RS}+C_{\scriptscriptstyle GS}} V_{\scriptscriptstyle G_{\scriptscriptstyle dc}}$$

Dove ovviamente è

$$V_{G_{dc}} = \frac{R_L}{R_L + R_S} V_S$$

L'accoppiamento capacitivo è quindi identico a quello di una coppia di fili non schermati dove il valore della capacità di accoppiamento sia dato dalla serie delle capacità sorgente-schermo e dchermo-recettore.

Di conseguenza l'accoppiamento capacitivo cresce di 20dB/decade esattamente come per i cavi non schermati.





Inoltre, per come è fatto lo schermo,

$$C_{RS} \gg C_{GS}$$

Per cui

$$\frac{C_{RS}C_{GS}}{C_{RS}+C_{GS}}\cong C_{GS}$$

Che, se lo schermo è vicino al recettore e lontano dalla sorgente...

$$\frac{C_{RS}C_{GS}}{C_{RS}+C_{GS}} \cong C_{GS} \cong C_{RG}$$

Quindi l'accoppiamento capacitivo non cambia in maniera sostanziale per la presenza dello schermo





A meno che...

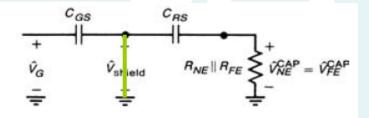
Lo schermo non sia a massa a entrambe le estremità

Questo implica

$$V_{SH}=0$$

E di conseguenza

$$V_{NE}^{CAP} = V_{FE}^{CAP} = 0$$







Lo schermo, una gabbia di Faraday, elimina quindi l'accoppiamento capacitivo solo se è a potenziale di riferimento (0)

Se la linea è corta mettere a massa le estremità dello schermo garantisce con ragionevole certezza che tutto lo schermo sia a potenziale 0

Se la linea è lunga questo non è più vero ed è opportuno assicurare un collegamento al conduttore di riferimento almeno ogni decimo di lunghezza d'onda.



Passiamo all'accoppiamento induttivo.

Siccome lo schermo doveva essere a massa a entrambe le estremità per annullare l'accoppiamento capacitivo, partiamo da questa stessa configurazione

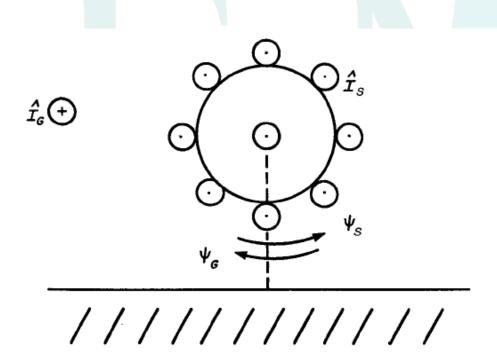
S. Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

Linea Schermata

Il flusso generato dal generatore che si concatena con lo schermo genera una forza contro elettro motrice sul circuito schermo-riferimento.

L'impedenza di questo circuito è nulla perché le estremità dello schermo sono a massa.



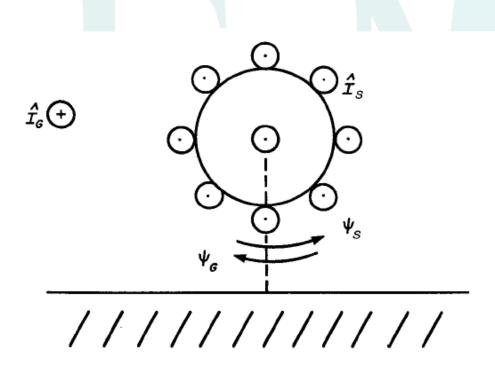
Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

Linea Schermata



Questo fa si che sul circuito di schermo fluisca una corrente tale da generare un flusso eguale e opposto che cancella quello indotto dal generatore.

Il circuito del recettore vede, di conseguenza, un flusso totale teoricamente nullo.



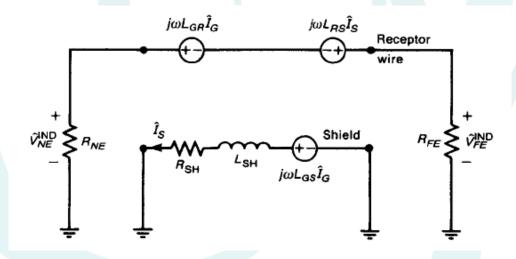




Evidentemente se lo schermo non è a massa a *entrambe* le estremità questo non è possibile.

Per eliminare l'accoppiamento capacitivo su linee corte poteva anche essere sufficiente il mettere lo schermo a massa da un lato, ma per l'accoppiamento induttivo no.

Vediamo di quantificare queste correnti.

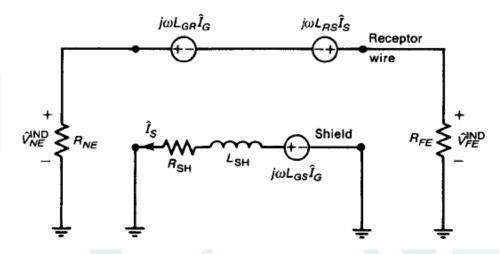


f. S. Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico artimento di Flattronica e Telecommicazioni - Università di E

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



Linea Schermata



Sullo schermo si induce un generatore di tensione controllato in corrente pari a

$$j\omega L_{GS}lI_{G}$$

Essendo l la lunghezza del filo

Sul recettore si induce ancora un generatore di tensione controllato in corrente pari a

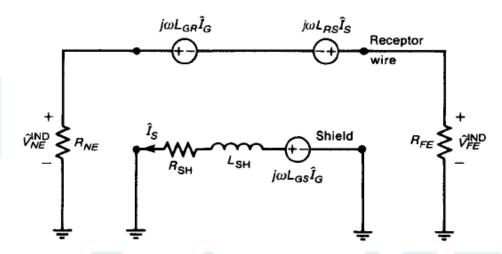
$$j\omega L_{GR}lI_{G}$$

f. S. Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico artimento di Elettronica e Telecomunicazioni – Università di

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

Linea Schermata





A questi fenomeni si somma il generatore di tensione indotto sul recettore dalla corrente che fluisce sullo schermo

$$j\omega L_{RS}lI_{S}$$

Sul recettore si induce ancora un generatore di tensione controllato in corrente pari a

$$j\omega L_{GR}lI_{G}$$



Ma la corrente sullo schermo è

$$I_{S} = \frac{j\omega L_{GS}l}{R_{SH}l + j\omega L_{SH}l}I_{G} = \frac{j\omega L_{GS}}{R_{SH} + j\omega L_{SH}}I_{G}$$

Mentre sul recettore vi è

$$V_{NE}^{IND} = \frac{R_{NE}}{R_{NE} + R_{FE}} j\omega (L_{GR} lI_G - L_{RS} lI_S)$$

f. S. Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



Linea Schermata

Sostituendo nell'ultima il valore della corrente sullo schermo

$$V_{NE}^{IND} = \frac{R_{NE}}{R_{NE} + R_{FE}} j\omega (L_{GR}lI_G - L_{RS}l\frac{j\omega L_{GS}l}{R_{SH}l + j\omega L_{SH}l}I_G)$$

$$V_{NE}^{IND} = \frac{R_{NE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{j\omega R_{SH} L_{GR} + \omega^2 (L_{GS} L_{RS} - L_{GR} L_{SH})}{R_{SH} + j\omega L_{SH}} lI_G$$

Ma avevamo ipotizzato

$$L_{GR} = L_{GS}$$
$$L_{RS} = L_{SH}$$

Quindi

$$V_{NE}^{IND} = \underbrace{\frac{R_{NE}}{R_{NE} + R_{FE}} j\omega L_{GR} l}_{\text{Accoppiamento induttivo}} \underbrace{\frac{R_{SH}}{R_{SH} + j\omega L_{SH}}}_{\text{effetto dello schermo}} I_{G}$$

rof. S. Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

EM

Linea Schermata

In tensione

$$V_{NE}^{IND} = \underbrace{\frac{R_{NE}}{R_{NE} + R_{FE}} j\omega L_{GR} l}_{\text{Accoppiamento induttivo}} \underbrace{\frac{R_{SH}}{R_{SH} + j\omega L_{SH}}}_{\text{effetto dello schermo}} \underbrace{\frac{1}{R_S + R_L} V_G}_{\text{effetto dello schermo}}$$

e

$$V_{FE}^{IND} = -\underbrace{\frac{R_{FE}}{R_{NE} + R_{FE}} j\omega L_{GR} l}_{\text{Accoppiamento induttivo}} \underbrace{\frac{R_{SH}}{R_{SH} + j\omega L_{SH}}}_{\text{effetto dello schermo}} \underbrace{\frac{1}{R_S + R_L} V_G}_{\text{effetto dello schermo}}$$

L'effetto dello schermo è quindi quello di abbattere l'accoppiamento induttivo di un fattore

$$SF = \frac{R_{SH}}{R_{SH} + j\omega L_{SH}}$$

Se definiamo frequenza di intervento dello schermo

$$f_{SH} = \frac{R_{SH}}{2\pi L_{SH}} \Rightarrow SF = \frac{1}{1+j\frac{f}{f_{SH}}}$$



Quindi

$$SF = \begin{cases} 1 & f < f_{SH} \\ \frac{R_{SH}}{j\omega L_{SH}} & f > f_{SH} \end{cases}$$

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

s. Schol – Laboratorio di Lictuolinagnotamio Admirenco imento di Elettronica e Telecomunicazioni – Università di Fire

EM

Linea Schermata

Possiamo quindi distinguere tre casi:

Schermo non a massa a entrambi i lati

$$egin{align*} R_{SH} &
ightarrow \infty \ V_{NE}^{IND} &= j\omega iggl\{ rac{R_{NE}}{R_{NE} + R_{FE}} rac{L_{GR}l}{R_S + R_L} iggr\} V_S \ V_{FE}^{IND} &= j\omega iggl\{ -rac{R_{FE}}{R_{NE} + R_{FE}} rac{L_{GR}l}{R_S + R_L} iggr\} V_S \ \end{array}$$

Schermo a massa a entrambi i lati con

$$f < f_{SH}$$

$$V_{NE}^{IND} = j\omega \left\{ \frac{R_{NE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{L_{GR}l}{R_S + R_L} \right\} V_S$$

$$V_{FE}^{IND} = j\omega \left\{ -\frac{R_{FE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{L_{GR}l}{R_S + R_L} \right\} V_S$$

of. S. Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



Linea Schermata

Schermo a massa a entrambi i lati con

$$\begin{split} f > f_{SH} \\ V_{NE}^{IND} &= j\omega \bigg\{ \frac{R_{NE}}{R_{NE}} \frac{L_{GR}l}{R_S + R_L} \frac{R_{SH}}{j\omega L_{SH}} \bigg\} V_S = \frac{R_{NE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{L_{GR}l}{R_S + R_L} \frac{R_{SH}}{L_{SH}} V_S \\ V_{FE}^{IND} &= j\omega \bigg\{ -\frac{R_{FE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{L_{GR}l}{R_S + R_L} \frac{R_{SH}}{j\omega L_{SH}} \bigg\} V_S = -\frac{R_{FE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{L_{GR}l}{R_S + R_L} \frac{R_{SH}}{L_{SH}} V_S \end{split}$$

In quest'ultimo caso scompare la dipendenza con la frequenza.

La spiegazione fisica è che, a bassa frequenza, la corrente dal generatore trova due percorsi di richiusura in parallelo, uno attraverso lo schermo e uno attraverso il recettore.

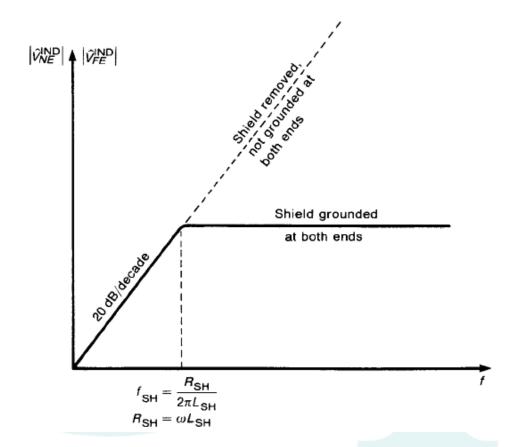
A bassa frequenza quello attraverso il recettore risulta a impedenza minore.

A alta frequenza risulta a impedenza minore quello attraverso lo schermo.





Ovvero







Morale

Se lo schermo è a massa almeno a un estremo l'accoppiamento capacitivo è zero, se è a massa a entrambi gli estremi l'accoppiamento induttivo ne è influenzato solo per frequenze maggiori di quella di intervento

Esempio



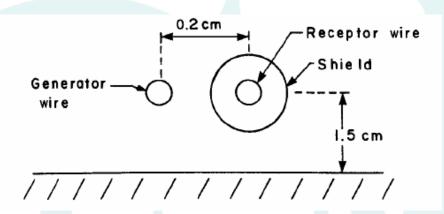
Consideriamo il circuito in figura, la linea è lunga 3.6576m e i conduttori sono 1.5cm sopra il piano di massa. Le terminazioni saranno o 50Ω o $1k\Omega$



Esempio



La sezione sia



La separazione fra generatore e recettore, di soli 2mm è dovuta al solo isolante dei cavi.

Il generatore sia un monofilo di calibro 20.

Il recettore sia un filo calibro 22 di 7x30. L'isolante interno allo schermo si a teflon (ε_r =2.1), il raggio dello schermo sia di 2.5 mils con θ_w =30°, B=16 e W=4.

Nel complesso

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

Esempio



La sezione sia

$$R_{SH} = \frac{1}{\sigma \pi r_{filo}^2 BW \cos \theta_w} l = 89.8 m\Omega$$

Inoltre

$$L_G l \cong \frac{\mu}{2\pi} \ln\left(\frac{2h_G}{r_{wG}}\right) l = 3.15 \mu H$$

$$L_R l \cong \frac{\mu}{2\pi} \ln\left(\frac{2h_R}{r_{wR}}\right) l = 3.19 \mu H$$

$$L_{RS} l = L_{SH} l \cong \frac{\mu}{2\pi} \ln\left(\frac{2h_R}{r_S + t_S}\right) l = 2.48 \mu H$$

$$L_{m_{GR}} l = L_{m_{GS}} l = \frac{\mu}{4\pi} \ln\left(1 + \frac{4h_R h_G}{s^2}\right) l = 1.98 \mu H$$





E

$$C_{m_{RS}}l = \frac{2\pi\varepsilon_0\varepsilon_r}{\ln\left(\frac{r_S}{r_{wR}}\right)}l = 503.6\,pF$$

Mentre l'inversione della matrice delle induttanze porta a

$$C_{m_{GS}}l = \frac{L_{GS}}{c_0^2 (L_G L_S - L_{GS}^2)^2} l = 76.3 \, pF$$

La frequenza dello schermo è

$$f_{SH} = \frac{R_{SH}}{2\pi L_{SH}} = 5.8kHz$$

Prof. S. Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

In assenza dello schermo l'induttanza mutua generatore recettore non cambia, mentre la capacità mutua diviene

$$C_{m_{GR}}l = \frac{L_{GR}}{c_0^2 (L_G L_S - L_{GR}^2)^2} l = 48.2 \, pF$$





Nel caso di bassa impedenza (50Ω)

$$\frac{V_{NE}}{V_{S}} = j\omega \left[M_{NE}^{IND} + M_{NE}^{CAP} \right]$$

$$\frac{V_{NE}}{V_{S}} = j\omega \left[M_{NE}^{IND} + M_{NE}^{CAP} \right]$$

$$\frac{V_{FE}}{V_{S}} = j\omega \left[M_{FE}^{IND} + M_{FE}^{CAP} \right]$$

Con

Se lo schermo *non è* a massa [caso 00]

$$M_{NE}^{CAP} = M_{FE}^{CAP} \cong \frac{R_{NE}R_{FE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{C_{RS}C_{GS}}{C_{RS} + C_{GS}} \frac{R_L}{R_S + R_L} = \frac{50 \times 50}{50 + 50} \frac{C_{RS}C_{GS}}{C_{RS} + C_{GS}} \frac{50}{50} \cong \frac{50}{2}C_{GS}$$

Se lo schermo è a massa [casi 10, 01, 11]

$$M_{NE}^{CAP} = M_{FE}^{CAP} = 0$$





E con

Se lo schermo *non* è a massa completa [casi 00, 10, 01]

$$M_{NE}^{IND} = \frac{R_{NE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{L_{GR}}{R_S + R_L} = \frac{50}{50 + 50} \frac{L_{GR}}{50} \cong \frac{L_{GR}}{100}$$

$$M_{FE}^{IND} = -\frac{R_{FE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{L_{GR}}{R_S + R_L} = \frac{50}{50 + 50} \frac{L_{GR}}{50} \cong -\frac{L_{GR}}{100}$$

Se lo schermo è a massa completa[11]

$$M_{NE}^{IND} = \frac{R_{NE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{L_{GR}}{R_S + R_L} SF = \frac{50}{50 + 50} \frac{L_{GR}}{50} SF \cong \frac{L_{GR}}{100} SF$$

$$M_{FE}^{IND} = -\frac{R_{FE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{L_{GR}}{R_S + R_L} SF = \frac{50}{50 + 50} \frac{L_{GR}}{50} SF \cong -\frac{L_{GR}}{100} SF$$

$$SF = \begin{cases} 1 & f < f_{SH} \\ \frac{R_{SH}}{j\omega L_{SH}} & f > f_{SH} \end{cases}$$





E con

[00]

[01,10]

[11]

$$\frac{V_{NE}}{V_S} = j\omega \left[\frac{L_{GR}}{100} + 25C_{GS} \right]$$

$$\frac{V_{NE}}{V_S} = j\omega \left[\frac{L_{GR}}{100} + 25C_{GS} \right] \qquad \frac{V_{NE}}{V_S} = j\omega \left[\frac{L_{GR}}{100} \right]$$

$$\frac{V_{FE}}{V_S} = j\omega \left[-\frac{L_{GR}}{100} + 25C_{GS} \right] \qquad \frac{V_{FE}}{V_S} = j\omega \left[-\frac{L_{GR}}{100} \right]$$

$$\frac{V_{NE}}{V_S} = j\omega \left[\frac{L_{GR}}{100} \right]$$

$$\frac{V_{FE}}{V_S} = j\omega \left[-\frac{L_{GR}}{100} \right]$$

$$\frac{V_{NE}}{V_S} = j\omega \left[\frac{L_{GR}}{100} SF \right]$$

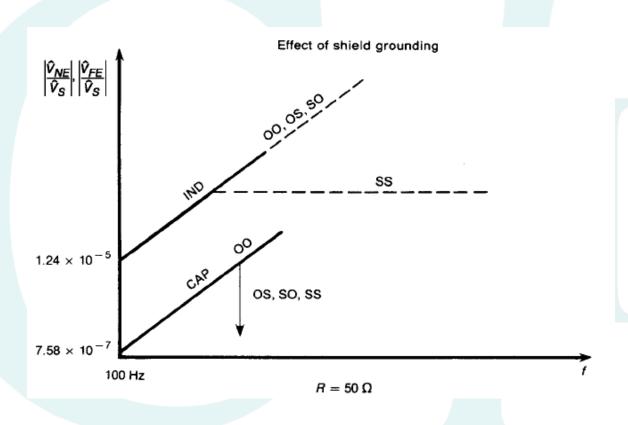
$$\frac{V_{FE}}{V_S} = j\omega \left[-\frac{L_{GR}}{100} \right] \qquad \qquad \frac{V_{FE}}{V_S} = j\omega \left[-\frac{L_{GR}}{100} SF \right]$$

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



Esempio

Nel caso di bassa impedenza domina l'accoppiamento induttivo e la teoria dice:







Le misure!

EXPERIMENTAL: UNSHIELDED TO SHIELDED SHIELD GROUNDING SOURCE LOAD END END S Ø (O=OPEN, S=SHORT) TRANSFER R= 50 PIGTAILS= 0.5 CM SEPARATION: TOUCHING 3 4 5 6 7 8 9 1 0 2 3 4 5 6 7 8 9 1 0 2 3 4 5 6 7 8 9 1 0 2 3 4 5 6 7 8 9 1 0 2 3 4 5 6 7 8 9 1 0 2 3 4 5 6 7 8 9 1 0 9 FREQUENCY (HZ) (a)

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

Prof. S. Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico
Dinartimento di Elettronica e Telecomunicazioni – Università di Fi





Nel caso di alta impedenza ($1k\Omega$)

$$\frac{V_{NE}}{V_{S}} = j\omega \left[M_{NE}^{IND} + M_{NE}^{CAP} \right]$$

$$\frac{V_{NE}}{V_{S}} = j\omega \left[M_{NE}^{IND} + M_{NE}^{CAP} \right]$$

$$\frac{V_{FE}}{V_{S}} = j\omega \left[M_{FE}^{IND} + M_{FE}^{CAP} \right]$$

Con

Se lo schermo *non è* a massa [caso 00]

$$M_{NE}^{CAP} = M_{FE}^{CAP} \cong \frac{R_{NE}R_{FE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{C_{RS}C_{GS}}{C_{RS} + C_{GS}} \frac{R_L}{R_S + R_L} = \frac{1000 \times 1000}{1000 + 1000} \frac{C_{RS}C_{GS}}{C_{RS} + C_{GS}} \frac{1000}{1000} \cong \frac{1000}{2} C_{GS}$$

Se lo schermo è a massa [casi 10, 01, 11]

$$M_{NE}^{CAP} = M_{FE}^{CAP} = 0$$





E con

Se lo schermo non è a massa completa [casi 00, 10, 01]

$$M_{NE}^{IND} = \frac{R_{NE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{L_{GR}}{R_S + R_L} = \frac{1000}{1000 + 1000} \frac{L_{GR}}{1000} \cong \frac{L_{GR}}{2000}$$

$$M_{FE}^{IND} = -\frac{R_{FE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{L_{GR}}{R_S + R_L} = \frac{1000}{1000 + 1000} \frac{L_{GR}}{1000} \cong -\frac{L_{GR}}{2000}$$

Se lo schermo è a massa completa[11]

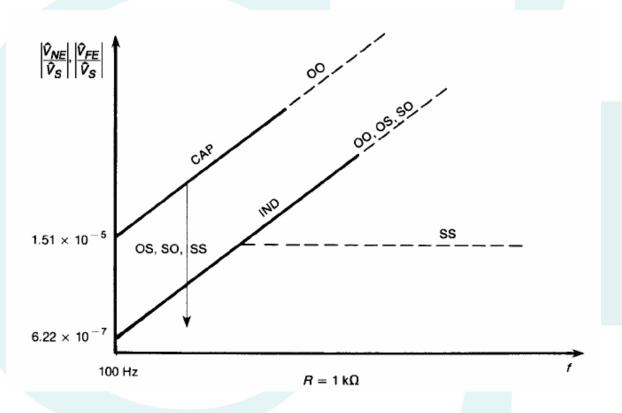
$$M_{NE}^{IND} = \frac{R_{NE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{L_{GR}}{R_S + R_L} SF = \frac{1000}{1000 + 1000} \frac{L_{GR}}{1000} SF \cong \frac{L_{GR}}{2000} SF$$

$$M_{FE}^{IND} = -\frac{R_{FE}}{R_{NE} + R_{FE}} \frac{L_{GR}}{R_S + R_L} SF = \frac{1000}{1000 + 1000} \frac{L_{GR}}{1000} SF \cong -\frac{L_{GR}}{2000} SF$$

$$SF = \begin{cases} 1 & f < f_{SH} \\ \frac{R_{SH}}{j\omega L_{SH}} & f > f_{SH} \end{cases}$$



Nel caso di alta impedenza domina l'accoppiamento capacitivo e la teoria dice:







Le misure!

EXPERIMENTAL: UNSHIELDED TO SHIELDED SHIELD GROUNDING SOURCE LOAD END END S S (0=0PEN. S=SHORT) R= 1000 PIGTAILS= 0.5 GM SEPARATION: TOUCHING 2 3 4 5 8 7 8 9 10 5 2 3 4 5 6 7 8 9 10 2 3 4 5 6 7 8 9 10 7 2 3 4 5 6 7 8 9 10 0 2 3 4 5 6 7 8 9 10 FREQUENCY (HZ)

Dipartimento di Elettronica e Telecomunicazioni – Università di Firenze Prof. S. Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

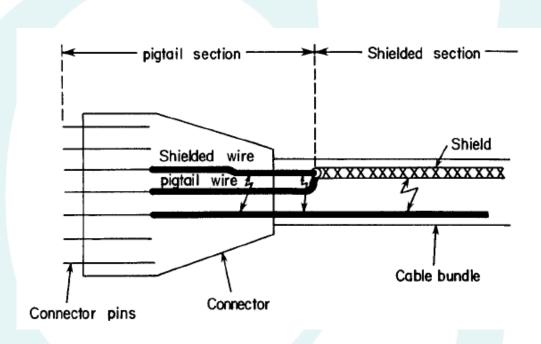
40/24



EM

Effetto della connessione a massa

Lo schermo si collega a massa con un filo detto pigtail.

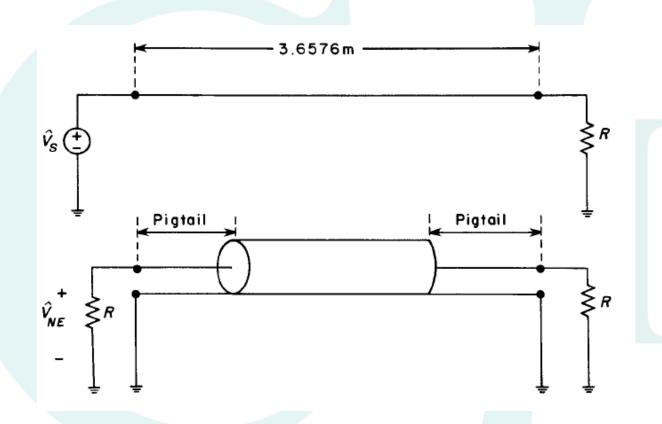






Effetto della connessione a massa

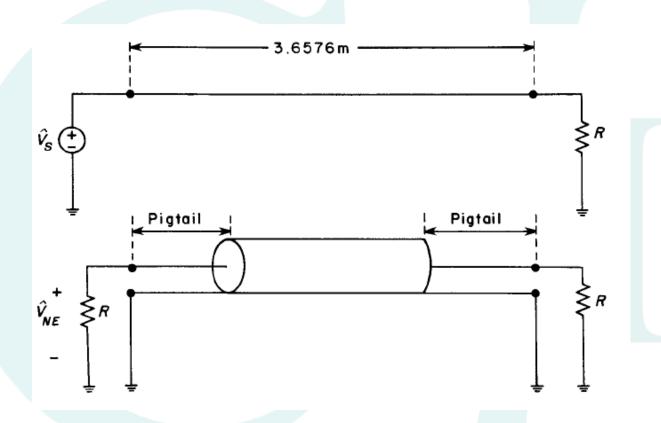
L'effetto è quello di avere una linea multiconduttore con due brevi tratti non schermati



EM

Effetto della connessione a massa

L'effetto è quello di avere una linea multiconduttore con due brevi tratti non schermati

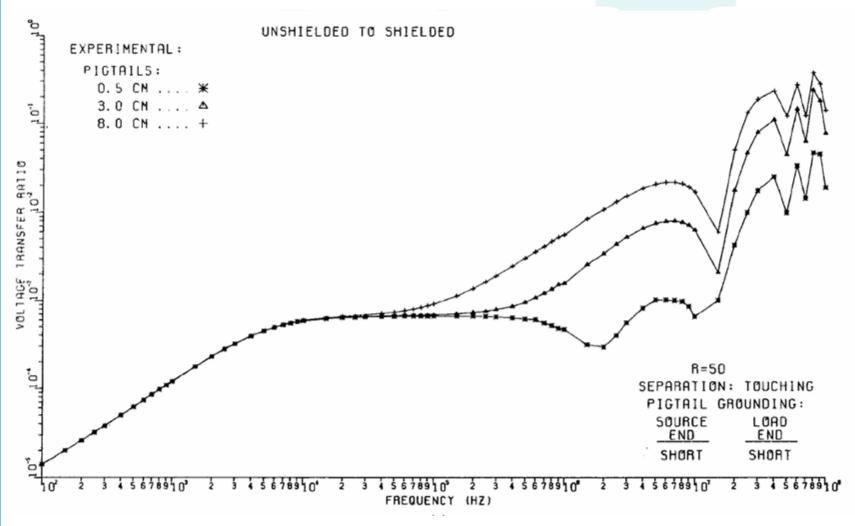




Prof. S. Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

Effetto della connessione a massa

Misure al variare della lunghezza dei pigtails (bassa impedenza)



of. S. Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



Effetto della connessione a massa

E se volessimo schermare *entrambi* i conduttori?

Con la corretta messa a massa gli effetti capacitivi sono completamente eliminati

Gli effetti induttivi godono di un doppio schermaggio

$$V_{NE,FE}^{IND} = \underbrace{V_{NE,FE}^{IND}}_{ ext{Senza alcuno schermo}} \underbrace{\frac{R_{SHG}}{R_{SHG} + j\omega L_{SHG}}}_{ ext{effetto dello schermo "R"}} \underbrace{\frac{R_{SHR}}{R_{SHR} + j\omega L_{SHR}}}_{ ext{C}} V_{G}$$

Oltre la frequenza dello schermo si ha quindi

$$V_{NE,FE}^{IND} = \underbrace{V_{NE,FE}^{IND}}_{\text{Senza alcuno schermo}} \underbrace{\frac{R_{SHG}}{\omega L_{SHG}}}_{\text{effetto dello schermo "G" effetto dello schermo "R"}} \underbrace{\frac{R_{SHR}}{\omega L_{SHR}}}_{V_{C}} V_{C}$$

Che porta a perdere 20dB/decade!

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07 Prof. S. Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico

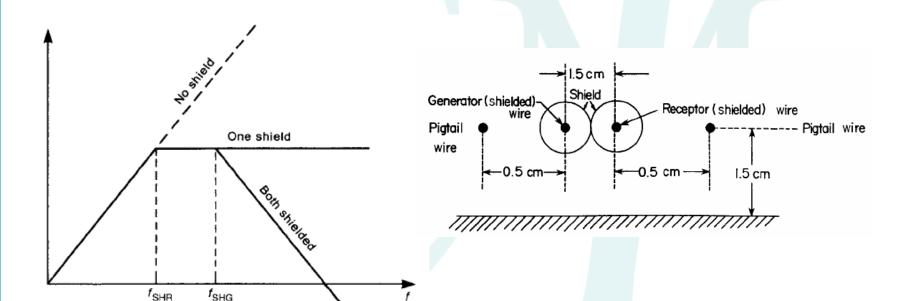


Effetto della connessione a massa

E se volessimo schermare *entrambi* i conduttori?

Con la corretta messa a massa gli effetti capacitivi sono completamente eliminati

Gli effetti induttivi godono di un doppio schermaggio





Dipartimento di Elettronica e Telecomunicazioni – Università di Firenze

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07 Prof. S. Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico

Effetto della connessione a massa



Sperimentalmente

