



Lezione 10

**Schermi** 

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

Prof. G. Pelosi, S. Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico

Dipartimento di Elettronica e Telecomunicazioni – Università di Firenze



### Sommario della Lezione



### Introduzione

- Efficacia Schermante
- \* Efficacia Schermante approssimata
- Schermi multilamina



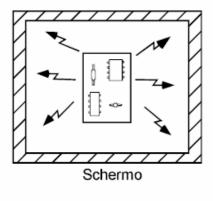
### **Introduzione**

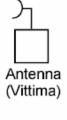


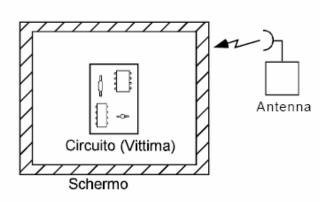
Si definisce usualmente *schermo* una copertura metallica che racchiude totalmente un sistema o un sottosistema.

Lo schermo può svolgere una duplice funzione:

- ❖ Protegge il sistema dai disturbi radiati che provengono dall'esterno (ne riduce la suscettibilità)
- ❖ Impedisce ai disturbi radiati generati dal sistema di uscire e interferire con altri sistemi (ne riduce l'emissività)









### EM

### **Efficacia Schermante**

Nessuno schermo è perfettamente in grado di annullare i disturbi radiati, e queste imperfezioni sono di due ordini:

❖ Uno schermo di spessore finito e conducibilità finita attenua i disturbi radiati. Il valore di quest'attenuazione è l'*efficacia schermante* (Shielding effectiveness) dello schermo

❖ Uno schermo non può essere perfettamente sigillato ma deve avere delle aperture per le linee di alimentazione e di segnale (da cui possono passare i disturbi condotti, ma anche quelli radiati) e degli sportelli per la manutenzione che, anche da chiusi, possono non garantire una sufficiente continuità elettrica.



### **Efficacia Schermante**

### Efficacia Schermante

Si definisce efficacia schermante il rapporto fra l'ampiezza di campo elettrico che si ha in un punto in assenza di schermature e l'ampiezza del campo elettrico in quello stesso punto nel caso in cui la schermatura sia presente.

$$SE = \frac{|E_i|}{|E_t|};$$
  $SEE_{dB} = 20\log_{10}\frac{|E_i|}{|E_t|}$ 

Una analoga definizione si può dare in termini di campo magnetico. Per campi radiati, dove E ed H sono in rapporto costante le due definizioni coincidono, per campi vicini questo invece non è vero.

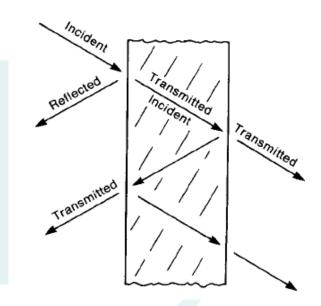
Il problema può essere trattato teoricamente per il caso di schermi piani infiniti

Per schermi reali è necessario ricorrere alle tecniche numeriche



### Efficacia Schermante

Uno schermo è una doppia interfaccia fra dielettrici, su cui incide un'onda piana



In linea di principio vi sono infinite riflessioni interne, ma si può dimostrare come la soluzione possa essere scritta in termini di sole 5 onde piane

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

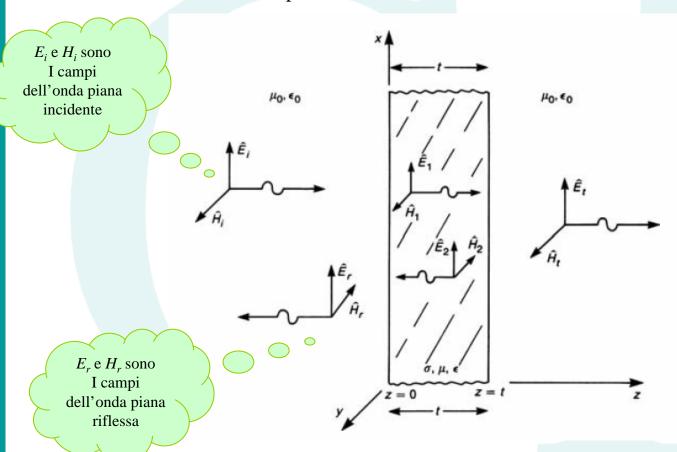
Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

### **Efficacia Schermante**



### Efficacia Schermante

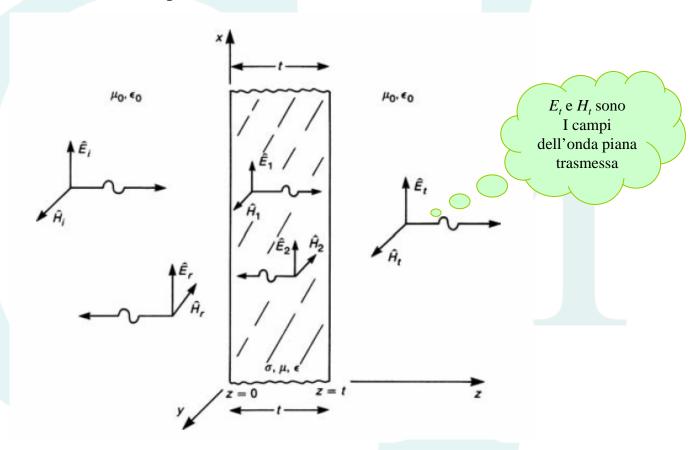
All'"esterno" abbiamo il campo incidente e riflesso





### Efficacia Schermante

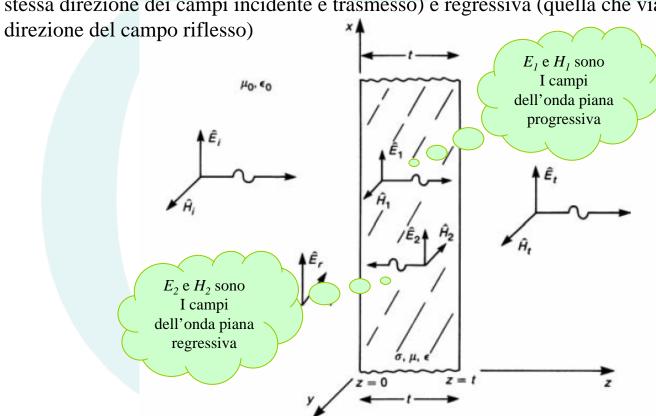
All"interno" abbiamo il solo campo trasmesso





### Efficacia Schermante

Dentro lo schermo vi sono due onde, che chiameremo progressiva (quella che viaggia nella stessa direzione dei campi incidente e trasmesso) e regressiva (quella che viaggia nella stessa







### Efficacia Schermante

In formule

$$\mathbf{E}_{i} = E_{i}e^{-jk_{0}z}\mathbf{\hat{x}}$$

$$\mathbf{E}_{i} = E_{i}e^{-jk_{0}z}\mathbf{\hat{x}}$$

$$\mathbf{H}_{i} = \frac{E_{i}}{\zeta_{0}}e^{-jk_{0}z}\mathbf{\hat{y}}$$

$$\mathbf{E}_{r} = E_{r}e^{jk_{0}z}\mathbf{\hat{x}}$$

$$\mathbf{E}_{r} = E_{r}e^{jk_{0}z}\mathbf{\hat{x}}$$

$$\mathbf{H}_{r} = -\frac{E_{r}}{\zeta_{0}}e^{jk_{0}z}\mathbf{\hat{y}}$$

$$\mathbf{E}_{1}=E_{1}e^{-jkz}\mathbf{\hat{x}}$$

$$\mathbf{E}_{1} = E_{1}e^{-jkz}\hat{\mathbf{x}}$$

$$\mathbf{H}_{1} = \frac{E_{1}}{\zeta}e^{-jkz}\hat{\mathbf{y}}$$

$$\mathbf{E}_2 = E_2 e^{jkz} \hat{\mathbf{x}}$$

$$\mathbf{E}_{2} = E_{2}e^{jkz}\mathbf{\hat{x}}$$

$$\mathbf{H}_{2} = -\frac{E_{2}}{\zeta}e^{jkz}\mathbf{\hat{y}}$$

$$\mathbf{E}_{t} = E_{t} e^{-jk_{0}z} \hat{\mathbf{x}}$$

$$\mathbf{E}_{t} = E_{t} e^{-jk_{0}z} \hat{\mathbf{x}}$$

$$\mathbf{H}_{t} = \frac{E_{t}}{\zeta_{0}} e^{-jk_{0}z} \hat{\mathbf{y}}$$

Dipartimento di Elettronica e Telecomunicazioni – Università di Firenze

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

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

### Efficacia Schermante

### Efficacia Schermante

Nel vuoto è

$$k_0 = \omega \sqrt{\varepsilon_0 \mu_0} = \frac{\omega}{c_0} = \frac{2\pi}{\lambda_0};$$
  $\zeta_0 = \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0}} = 120\pi$ 

$$\zeta_0 = \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0}} = 120\pi$$

Nello schermo

$$k = \omega \sqrt{\mu \left(\varepsilon - j\frac{\sigma}{\omega}\right)} = \omega \sqrt{\mu_0 \varepsilon_0 \left(\varepsilon_r - j\frac{\sigma}{\omega \varepsilon_0}\right)} = k_0 \sqrt{\left(\varepsilon_r - j\frac{\sigma}{\omega \varepsilon_0}\right)} = \beta \pm j\alpha;$$

$$\zeta_0 = \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon - j\frac{\sigma}{\omega}}} = \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0 \left(\varepsilon_r - j\frac{\sigma}{\omega\varepsilon_0}\right)}} = \zeta_0 \sqrt{\frac{1}{\varepsilon_r - j\frac{\sigma}{\omega\varepsilon_0}}}$$



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

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



### **Efficacia Schermante**

### Efficacia Schermante

Nel caso di buon conduttore si ha

$$\frac{\sigma}{\omega \varepsilon_0} \gg \varepsilon_r \implies \frac{\sigma}{\omega \varepsilon} \gg 1$$

E le caratteristiche propagative dello schermo divengono

$$k \cong \frac{1}{\delta}(1-j);$$
  $\zeta \cong \frac{1}{\sigma\delta}(1+j);$   $\delta = \sqrt{\frac{2}{\omega\mu\sigma}}$ 

Avendo definito la profondità di penetrazione  $\delta$ 



### **Efficacia Schermante**

### Efficacia Schermante

Supposta nota l'intensità del campo elettrico incidente, restano incognite queele dei campi elettrici riflessi, trasmessi, e delle onde progressive e regressive.

Si tratta di quattro incognite che possono essere determinate tramite le quattro relazioni che impongono la continuità dei campi elettrici e magnetici tangenti alle due interfacce.

$$E_i + E_r = E_1 + E_2$$

$$\frac{E_i}{\zeta_0} - \frac{E_r}{\zeta_0} = \frac{E_1}{\zeta} - \frac{E_2}{\zeta}$$

$$E_1 e^{-jkt} + E_2 e^{jkt} = E_t e^{-jk_0 t}$$

$$\frac{E_1}{\zeta} e^{-jkt} - \frac{E_2}{\zeta} e^{jkt} = \frac{E_t}{\zeta_0} e^{-jk_0 t}$$

Dove t è lo spessore dello schermo

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

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



### **Efficacia Schermante**

### Efficacia Schermante

Saltando pochi semplici passaggi matematici...

$$\frac{E_{i}}{E_{t}} = \frac{\left(\zeta_{0} + \zeta\right)^{2}}{4\zeta_{0}\zeta} \left[ 1 - \left(\frac{\zeta_{0} - \zeta}{\zeta_{0} + \zeta}\right)^{2} e^{-j2kt} \right] e^{-jkt} e^{-jk_{0}t}$$

Nel caso di buon conduttore

$$\lim_{\sigma \to \infty} \zeta = 0 \quad \Rightarrow \quad \zeta \ll \zeta_0$$

$$\frac{E_i}{E_t} = \frac{\left(\zeta_0 + \zeta\right)^2}{4\zeta_0 \zeta} \left[ 1 - \left(\frac{\zeta_0 - \zeta}{\zeta_0 + \zeta}\right)^2 e^{-\frac{2t}{\delta}} e^{-j\frac{2t}{\delta}} \right] e^{-\frac{t}{\delta}} e^{-jk_0 t}$$

Circa 1



### **Efficacia Schermante**

### Efficacia Schermante

Inoltre, se lo schermo è spesso rispetto alla profondità di penetrazione

$$t \gg \delta$$

$$\frac{E_{i}}{E_{t}} = \frac{\left(\zeta_{0} + \zeta\right)^{2}}{4\zeta_{0}\zeta} \left[1 - e^{-\frac{2t}{\delta}} e^{-j\frac{2t}{\delta}}\right] e^{-\frac{t}{\delta}} e^{-j\frac{t}{\delta}} e^{-jk_{0}t}$$

Trascurabile rispetto a 1

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

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



### **Efficacia Schermante**

### Efficacia Schermante

Quindi per schermi spessi e di buon conduttore:

$$\frac{E_i}{E_t} = \frac{\left(\zeta_0 + \zeta\right)^2}{4\zeta_0 \zeta} e^{-\frac{t}{\delta}} e^{-j\frac{t}{\delta}} e^{-jk_0 t}$$

$$SE_{dB} = 20\log_{10}\left|\frac{\left(\zeta_0 + \zeta\right)^2}{4\zeta_0\zeta}e^{-\frac{t}{\delta}}e^{-j\frac{t}{\delta}}e^{-jk_0t}\right| = 20\log_{10}\left|\frac{\left(\zeta_0 + \zeta\right)^2}{4\zeta_0\zeta}\right|e^{-\frac{t}{\delta}} \cong 20\log_{10}\left(\left|\frac{\zeta_0}{4\zeta}\right|e^{-\frac{t}{\delta}}\right)$$

$$SE_{dB} \cong 20\log_{10}\left(\left|\frac{\zeta_0}{4\zeta}\right|e^{-\frac{t}{\delta}}\right)$$



### **Efficacia Schermante**

### Efficacia Schermante

Ma torniamo alla formula generale

Ricorda un coefficiente di trasmissione... è legato al disadattamento delle due interfaccie. Si chiama **Reflection Loss**  A parte il termine di fase questa è l'attenuazione dell'onda che fa un percorso lungo *t* nel mezzo. Si chiame **Absorption loss** 

$$\frac{E_{i}}{E_{t}} = \frac{(\zeta_{0} + \zeta)^{2}}{4\zeta_{0}\zeta} \left[ 1 - \left( \frac{\zeta_{0} - \zeta}{\zeta_{0} + \zeta} \right)^{2} e^{-j2kt} \right] e^{-jkt} e^{-jk_{0}t}$$

Qui c'è leffetto delle riflessioni multiple è la **Multiple Reflection Loss** 



### **Efficacia Schermante**

### Efficacia Schermante

In dB

$$SE_{dB} = 20\log_{10}\left(\frac{E_i}{E_t}\right) = 20\log_{10}\left(R \cdot M \cdot A\right)$$

$$SE_{dB} = R_{dB} + M_{dB} + A_{dB}$$

I termini  $R_{dB}$  e  $A_{dB}$  sono sempre positivi.

Il termine  $M_{dB}$ , come abbiamo visto, è 0 se lo schermo è spesso e buon conduttore, altrimenti è negativo.

Le riflessioni interne multiple degradano la capacità schermante.



### **Efficacia Schermante**

### Efficacia Schermante approssimata

L'efficacia schermante si può valutare in forma approssimata valutandone separatamente i contributi:

### Reflection Loss

Il metodo rigoroso seguito in precedenza corrispone, nell'analogia con le linee di trasmissione, ad aver riportato il carico "spazio libero" ancora allo spazio libero tramite un tratto di linea con perdite.

Il metodo approssimato consiste nel considerare separatamente le due interfacce e approssimare la perdita di riflessione con i due coefficienti di riflessione e di trasmissione di un'interfaccia sola.

$$\frac{E_1}{E_i} \cong \frac{2\zeta}{\zeta_0 + \zeta}$$

$$\frac{E_t}{E_2} \cong \frac{2\zeta_0}{\zeta_0 + \zeta}$$



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

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



### **Efficacia Schermante**

### Reflection Loss

Di conseguenza

$$R = \left| \frac{E_i}{E_t} \right| = \left| \frac{E_i}{E_2} \right| \left| \frac{E_2}{E_t} \right| \cong \left| \frac{\zeta_0 + \zeta}{2\zeta} \right| \left| \frac{\zeta_0 + \zeta}{2\zeta_0} \right| = \frac{\left| \zeta_0 + \zeta \right|^2}{4\left| \zeta_0 \right| \left| \zeta \right|}$$

Si noti come, per buoni conduttori  $\zeta_0 \gg \zeta$  e quindi

$$R = \underbrace{\left| \frac{\zeta_0 + \zeta}{2\zeta} \right|}_{\text{Trasmissione alla prima intefaccia alla seconda intefaccia}} \underbrace{\left| \frac{\zeta_0 + \zeta}{2\zeta_0} \right|}_{\text{Trasmissione alla seconda intefaccia}} \cong \left| \frac{\zeta_0}{4\zeta} \right|$$

Ovvero il campo elettrico si riflette quasi interamente alla prima interfaccia e passa raddoppiato dalla seconda. Che passi raddoppiato dalla seconda non è un problema in quanto la maggior parte del campo è comunque riflesso dalla prima.



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

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



### **Efficacia Schermante**

### Reflection Loss

Si noti esplicitamente che per i campi magnetici è:

$$\frac{H_1}{H_i} = \frac{E_1/\zeta}{E_i/\zeta_0} \cong \frac{2\zeta_0}{\zeta_0 + \zeta}$$

$$\frac{H_1}{H_i} = \frac{E_1/\zeta}{E_i/\zeta_0} \cong \frac{2\zeta_0}{\zeta_0 + \zeta} \qquad \qquad \frac{H_t}{H_2} = \frac{E_t/\zeta_0}{E_2/\zeta} \cong \frac{2\zeta}{\zeta_0 + \zeta}$$

Quindi il coefficiente di trasmissione del campo magnetico alla prima interfaccia è molto grande (circa 2) mentre il coefficiente di trasmissione alla seconda è molto piccolo.

Di conseguenza il campo magnetico è riflesso principalmente dalla seconda interfaccia là dove il campo elettrico è riflesso dalla prima.

Quindi per schermare il campo elettrico basta uno schermo sottile, in quanto il metallo dopo la prima interfaccia non è necessario. Per schermare il campo magnetico invece è preferibile uno schermo spesso



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

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



### **Efficacia Schermante**

### Reflection Loss

In ogni caso, sia per il campo elettrico, sia per il campo magnetico, il prodotto delle due trasmissioni è uguale, quindi

$$\frac{H_1}{H_i} = \frac{E_1/\zeta}{E_i/\zeta_0} \cong \frac{2\zeta_0}{\zeta_0 + \zeta}$$

### Absorption Loss

L'approssimazione precedente delle reflection losses è viziata dall'approssimazione di aver considerato che tutto il campo trasmesso alla prima interfaccia raggiunga la seconda interfaccia e che, allo stesso tempo, non vi siano riflessioni multiple.

Se lo schermo è così sottile da poter trascurare le perdite nel metallo allora in effetti si può ritenere che tutto il campo trasmesso alla prima interfaccia raggiunga la seconda, ma, se così è, allora tutto il campo riflesso dalla seconda interfaccia raggiungerà la prima e non sarà lecito trascurare le riflessioni multiple





### **Efficacia Schermante**

### Absorption Loss

È quindi necessario correggere l'efficacia schermate tramite le absorption lossess se lo schermo è spesso, e tramite le Multiuple reflection lossess se lo schermo è sottile.

Per le absorption losses è sufficiente valutare di quanto si attenua il campo elettrico nel percorso dalla prima alla seconda interfaccia. Questa attenuazione è data dall'esponenziale reale  $\exp(-t/\delta)$ , quindi:

$$A_{dB} = 20\log_{10}\frac{1}{e^{-\frac{t}{\delta}}} = 8.6859\frac{t}{\delta}$$

L'efficacia dello schermo è quindi aumentata di 8.7dB per ogni profondità di penetrazione di spessore dello schermo stesso





### Multiple Reflections Loss

Le Multiuple reflection lossess sono più complesse da considerare, ma sono indispensabili in quanto *degradano* le proprietà dello schermo.

L'onda che effettua una riflessione interna multipla è soggetta a una doppia attenuazione per assorbimento, in quanto fa due volte il percorso all'interno dello schermo.

Se però lo schermo è sottile queste perdite possono non essere sufficienti a permettere di trascurare le riflessioni multiple.

Il campo trasmesso all'interno della schermatura sarà quindi costituito da:

$$E_t = E_t^{(1)} + E_t^{(2)} + E_t^{(3)} + \dots$$

Campo trasmesso nell'ipotesi di assenza di riflessioni interne.

Contributi incrementali dalle riflessioni interne





### Multiple Reflection loss

Ovvero:

$$E_t = E_t^{(1)} \left( 1 + \Delta^{(2)} + \Delta^{(3)} + \dots \right)$$

 $E^{(0)}$ 

$$E_t^{(1)} = \frac{2\zeta_0}{\zeta_0 + \zeta} E^{(0)}$$

$$E_t^{(1)} = \frac{2\zeta_0}{\zeta_0 + \zeta} E^{(0)}$$

$$E_r^{(1)} = \frac{\zeta_0 - \zeta}{\zeta_0 + \zeta} E^{(0)}$$

Questo campo riflesso si propaga nella direzione delle z negative fino alla prima interfaccia, sulla quale incide come

$$E_r^{(1)}e^{jk(-t)}$$

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



### **Efficacia Schermante**



### Multiple Reflection loss

Si ha una nuova riflessione con lo stesso coefficiente di riflessione della precedente (si sta sempre cercando di uscire dal materiale che costituisce lo schermo).

Il campo che si allontana è ora

$$\frac{\zeta_0 - \zeta}{\zeta_0 + \zeta} E_r^{(1)} e^{jk(-t)}$$

Questo campo riflesso si propaga nella direzione delle z positive fino alla seconda interfaccia, sulla quale incide come

$$\frac{\zeta_0 - \zeta}{\zeta_0 + \zeta} E_r^{(1)} e^{jk(-t)} e^{-jkt}$$

Di questo campo parte viene trasmessa oltre l'interfaccia con il proprio coefficiente di trasmiossione, parte viene nuovamente riflessa...

$$E_{t}^{(2)} = \frac{2\zeta_{0}}{\zeta_{0} + \zeta} \frac{\zeta_{0} - \zeta}{\zeta_{0} + \zeta} E_{r}^{(1)} e^{jk(-t)} e^{-jkt} = \frac{2\zeta_{0}}{\zeta_{0} + \zeta} \left(\frac{\zeta_{0} - \zeta}{\zeta_{0} + \zeta}\right)^{2} E^{(0)} e^{-2jkt} = \left(\frac{\zeta_{0} - \zeta}{\zeta_{0} + \zeta}\right)^{2} E_{t}^{(1)} e^{-2jkt}$$



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

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



### **Efficacia Schermante**

### Multiple Reflection loss

Quindi è

$$E_{t}^{(2)} = \left(\frac{\zeta_{0} - \zeta}{\zeta_{0} + \zeta}\right)^{2} E_{t}^{(1)} e^{-2jkt} \qquad \Rightarrow \qquad \Delta^{(2)} = \left(\frac{\zeta_{0} - \zeta}{\zeta_{0} + \zeta}\right)^{2} e^{-2jkt}$$

Se definiamo

$$\Delta = \frac{\zeta_0 - \zeta}{\zeta_0 + \zeta} e^{-jkt}$$

È immediato verificare come sia

$$E_t = E_t^{(1)} (1 + \Delta^2 + \Delta^4 + ...) = \frac{E_t^{(1)}}{1 - \Delta^2}$$



### **Efficacia Schermante**

### Multiple Reflection loss

La perdita per riflessione multilpla è legata al rapporto fra campo trasmesso senza e con le riflessioni multiple:

$$SE = \frac{E_i}{E_t} = \frac{E_i}{E_t^{(1)}} \frac{E_t^{(1)}}{E_t} = \underbrace{\frac{E_i}{E_t^{(1)}}}_{\text{qui ci sono le perdite senza riflessioni multiple}}_{\text{(assorbimento e riflessione)}}^{\text{e qui ci sono le riflessioni multiple}}_{\text{(1}-\Delta^2)}$$

Definiamo infine

$$M_{dB} = 20\log_{10}(1-\Delta^2) = 20\log_{10}\left|1 - \left(\frac{\zeta_0 - \zeta}{\zeta_0 + \zeta}\right)e^{-2jkt}\right|$$

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





### **Efficacia Schermante**

### Efficacia Schermante approssimata

Se infine lo schermo è di buon conduttore:

$$R = \left| \frac{\zeta_0 + \zeta}{2\zeta} \right| \left| \frac{\zeta_0 + \zeta}{2\zeta_0} \right| \cong \left| \frac{\zeta_0}{4\zeta} \right| \cong \left| \frac{\sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0}}}{4\sqrt{\frac{\omega\mu}{\sigma}}} \right| = \left| \frac{1}{4}\sqrt{\frac{\sigma}{\omega\mu_r\varepsilon_0}} \right|$$

$$R_{dB} \cong 20\log_{10}\left(\frac{1}{4}\sqrt{\frac{\sigma}{\omega\mu_r\varepsilon_0}}\right)$$

Si osservi che le perdite per riflessione sono tanto più alte quanto più è alta la conduciubilità e bassa la frequenza. In particolare la schermatura decade di 10 dB/decade con la frequenza.

Si noti inoltre che un materiale magnetico ha capacità schermanti inferiori.



### **Efficacia Schermante**

### Efficacia Schermante approssimata

Se si definisce una *conducibilità relativa* rispetto al rame:

$$\sigma = \sigma_r \sigma_{Cu}$$
  $\sigma_{Cu} = 5.8 \times 10^7 \, \text{S/m}$ 

$$R_{dB} \approx 20\log_{10}\left(\frac{1}{4}\sqrt{\frac{\sigma\sigma_{r}}{2\pi f\mu_{r}\varepsilon_{0}}}\right) = 20\log_{10}\left(\frac{1}{4}\sqrt{\frac{\sigma}{2\pi\varepsilon_{0}}}\sqrt{\frac{\sigma_{r}}{f\mu_{r}}}\right) = 20\log_{10}\left(\frac{1}{4}\sqrt{\frac{\sigma}{2\pi\varepsilon_{0}}}\sqrt{\frac{\sigma_{r}}{f\mu_{r}}}\right) = 168 + 10\log_{10}\left(\frac{\sigma_{r}}{f\mu_{r}}\right)$$

$$R_{dB} \cong 168 + 10\log_{10}\left(\frac{\sigma_r}{f\,\mu_r}\right)$$

Dipartimento di Elettronica e Telecomunicazioni – Università di Firenze





### **Efficacia Schermante**

### Efficacia Schermante approssimata

Qualche esempio:

Materiale		f=10kHz		<i>f</i> =10MHz	<i>f</i> =10GHz
Rame	$\sigma_r = 1$ $\mu_r = 1$	128dB		98dB	68dB
	$\sigma_r = 0.1$ $\mu_r = 1000$	88dB		58dB	28dB





### **Efficacia Schermante**

### Efficacia Schermante approssimata

Per le perdite di assorbimento, se è un buon conduttore:

$$A_{dB} = 20\log_{10}\frac{1}{e^{-\frac{t}{\delta}}} = 8.6859\frac{t}{\delta} = 1.314t\sqrt{f\mu_r\sigma_r}$$

Con *t* in millimetri.

Si noti che le perdite di assorbimento vanno con la radice quadrata della frequenza *in scala logaritmica*. Le perdite di riflessione invece diminuiscono con la radice della frequenza *in scala lineare* e di conseguenza perdono 10 dB/decade.

Questo comportamento è molto diverso e le perdite per assorbimento crescono molto rapidamente al crescere della frequenza.

Inoltre in questo caso ,e proprietà magnetiche del materiale portano ad un aumento delle perdite.





### Efficacia Schermante approssimata

Osserviamoi esplicitamente come le perdite per riflessione dipendano da  $\sigma_r/\mu_r$  laddove le perdite per assorbiomento dipendono da  $\sigma_r\mu_r$ 

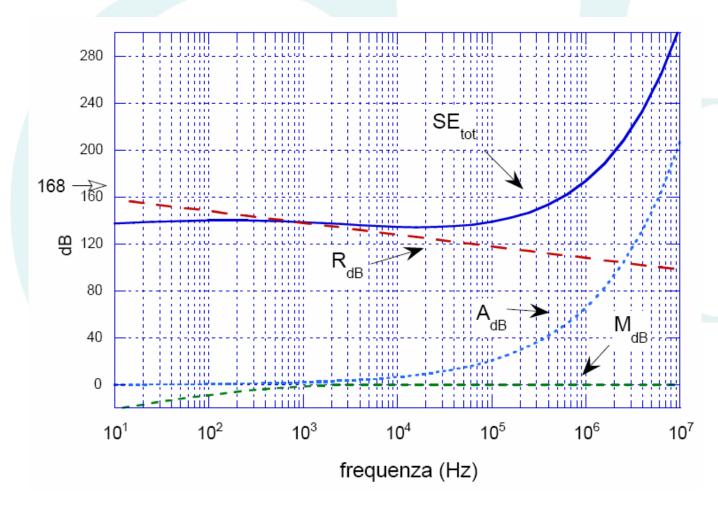
Material	$\sigma_r$	$\mu_r$	$A \sim \mu_r \sigma_r$	$R\sim\sigma_r/\mu_r$
Silver	1.05	1	1.05	1.05
Copper	1	1	1	1
Gold	0.7	1	0.7	0.7
Aluminum	0.61	1	0.61	0.61
Brass	0.26	1	0.26	0.26
Bronze	0.18	1	0.18	0.18
Tin	0.15	1	0.15	0.15
Lead	0.08	1	0.08	0.08
Nickel	0.2	600	120	$3.3 \times 10^{-4}$
Stainless steel (430)	0.02	500	10	$4 \times 10^{-5}$
Steel (SAE 1045)	0.1	1000	100	$1 \times 10^{-4}$
Mumetal (at 1 kHz)	0.03	30,000	900	$1 \times 10^{-6}$
Superpermalloy (at 1 kHz)	0.03	100,000	3000	$3 \times 10^{-7}$





### Efficacia Schermante approssimata

### Schermo di rame da mezzo millimetro

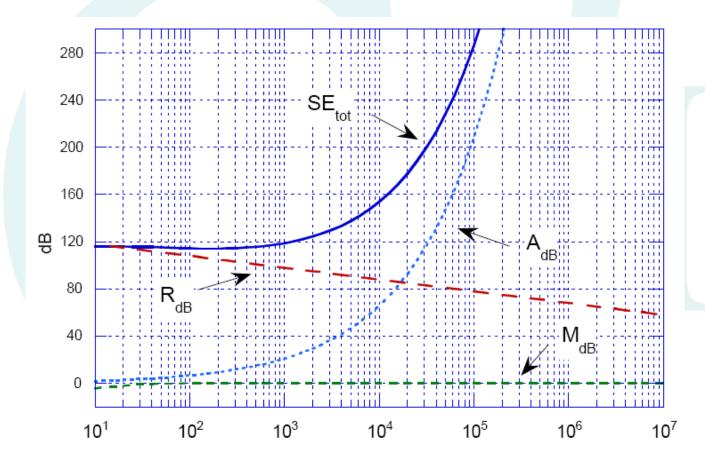






### Efficacia Schermante approssimata

### Schermo di acciaio da mezzo millimetro



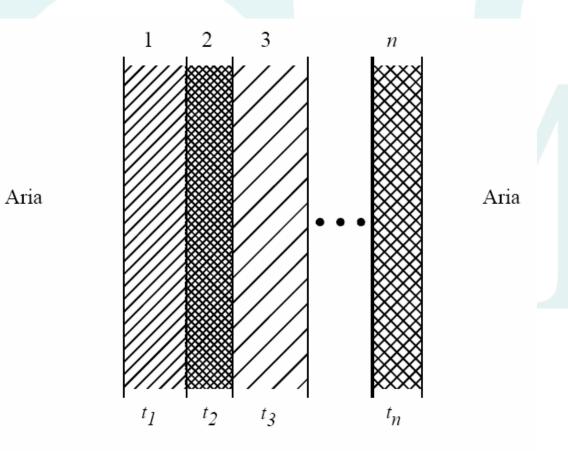




### Schermi Multilamina

### Schermi multilamina

Si supponga di avere uno schermo costituito da più lamine di materiali diversi







## Schermi Multilamina

## Schermi multilamina

Le impedenze siano  $\zeta_1, \zeta_2, \zeta_3, ..., \zeta_n$  e gli spessori  $t_1, t_2, t_3, ..., t_n$ 

È sempre possibile individuare tre contributi principali: R, A ed M

Per le riflessioni semplici

$$\frac{E_{t}}{E_{i}} = \frac{2\zeta_{1}}{\zeta_{0} + \zeta_{1}} \frac{2\zeta_{2}}{\zeta_{1} + \zeta_{2}} \frac{2\zeta_{3}}{\zeta_{2} + \zeta_{3}} \cdots \frac{2\zeta_{0}}{\zeta_{n} + \zeta_{0}}$$

Quindi

$$R_{dB} = 20\log_{10}\left|\frac{1}{2}\left(1 + \frac{\zeta_0}{\zeta_1}\right)\right| + 20\log_{10}\left|\frac{1}{2}\left(1 + \frac{\zeta_1}{\zeta_2}\right)\right| + 20\log_{10}\left|\frac{1}{2}\left(1 + \frac{\zeta_2}{\zeta_3}\right)\right| + \dots + 20\log_{10}\left|\frac{1}{2}\left(1 + \frac{\zeta_n}{\zeta_0}\right)\right|$$



## Schermi Multilamina

## Schermi multilamina

Per le riflessioni multiple la matematica è più complessa, e si ha

$$M_{dB} = 20\log_{10} \left| \left( 1 - v_1 e^{-2jk_1t_1} \right) \left( 1 - v_2 e^{-2jk_2t_2} \right) \left( 1 - v_3 e^{-2jk_3t_3} \right) \cdots \left( 1 - v_n e^{-2jk_nt_n} \right) \right| = 20\log_{10} \left| 1 - v_1 e^{-2jk_1t_1} \right| + 20\log_{10} \left| 1 - v_2 e^{-2jk_2t_2} \right| + 20\log_{10} \left| 1 - v_3 e^{-2jk_3t_3} \right| + \dots + 20\log_{10} \left| 1 - v_n e^{-2jk_nt_n} \right|$$

Dove

$$k_{i} = \omega \sqrt{\mu_{i} \left(\varepsilon_{i} - j\frac{\sigma_{i}}{\omega}\right)}; \qquad v_{i} = \frac{\zeta_{i} - \zeta_{i-1}}{\zeta_{i} + \zeta_{i-1}} \frac{\zeta_{i} - \hat{\zeta}_{i}}{\zeta_{i} + \hat{\zeta}_{i}}$$

Con

$$\hat{\zeta}_{i} = \zeta_{i+1} \frac{\hat{\zeta}_{i+1} + \zeta_{i+1} \tanh(k_{i+1}t_{i+1})}{\zeta_{i+1} + \hat{\zeta}_{i+1} \tanh(k_{i+1}t_{i+1})}$$

Ovvero l'impedenza che la sezione iesima vede verso destra.



Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



## Schermi Multilamina

## 2 lamine

Vediamo uno schermo a doppia lamina rame/acciaio

$$R_{dB} = 20\log_{10}\left|\frac{1}{2}\left(1 + \frac{\zeta_0}{\zeta_1}\right)\right| + 20\log_{10}\left|\frac{1}{2}\left(1 + \frac{\zeta_1}{\zeta_2}\right)\right| + 20\log_{10}\left|\frac{1}{2}\left(1 + \frac{\zeta_2}{\zeta_0}\right)\right|$$

Dove, per buoni conduttori, il primo termine, dipendente dalla frequenza, è dominante, mentre l'ultimo è trascurabile. Il termine centrale vale

$$\begin{array}{c|c}
1 & 2 \\
\hline
\zeta_1 & \zeta_2 \\
\hline
t_1 & t_2 \\
\hline
\widetilde{\zeta}_1
\end{array}$$

$$20\log_{10}\left|\frac{1}{2}\left(1+\frac{\zeta_{1}}{\zeta_{2}}\right)\right| = 20\log_{10}\left|\frac{1}{2}\left(1+\frac{\sqrt{\frac{\omega\mu_{1}}{\sigma_{1}}}e^{j\frac{\pi}{4}}}{\sqrt{\frac{\omega\mu_{2}}{\sigma_{2}}}e^{j\frac{\pi}{4}}}\right)\right| = 20\log_{10}\left|\frac{1}{2}\left(1+\sqrt{\frac{\sigma_{2}\mu_{1}}{\sigma_{1}\mu_{2}}}\right)\right|$$

Indipendente dalla frequenza.



Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



## Schermi Multilamina

## 2 lamine

L'assorbimento è semplicemente la somma degli assorbimenti delle singole lamine

$$A_{dB} = 8.6859 \left( \frac{t_1}{\delta_1} + \frac{t_2}{\delta_2} \right)$$

 $\begin{array}{c|c}
1 & 2 \\
& \zeta_1 & \zeta_2 \\
& t_1 & t_2 \\
& \zeta_1 & \zeta_2
\end{array}$ 

Le multiple riflessioni danno

$$M_{dB} = 20\log_{10}\left|1 - \nu_1 e^{-2jk_1t_1}\right| + 20\log_{10}\left|1 - \nu_2 e^{-2jk_2t_2}\right|$$

Con

$$v_{1} = \frac{\zeta_{1} - \zeta_{0}}{\zeta_{1} + \zeta_{0}} \frac{\zeta_{1} - \hat{\zeta}_{1}}{\zeta_{1} + \hat{\zeta}_{1}}; \qquad \hat{\zeta}_{1} = \zeta_{2} \frac{\hat{\zeta}_{2} + \zeta_{2} \tanh(k_{2}t_{2})}{\zeta_{2} + \hat{\zeta}_{2} \tanh(k_{2}t_{2})}$$

$$v_2 = \frac{\zeta_2 - \zeta_1}{\zeta_2 + \zeta_1} \frac{\zeta_2 - \hat{\zeta}_2}{\zeta_2 + \hat{\zeta}_2}; \qquad \hat{\zeta}_2 = \zeta_0$$

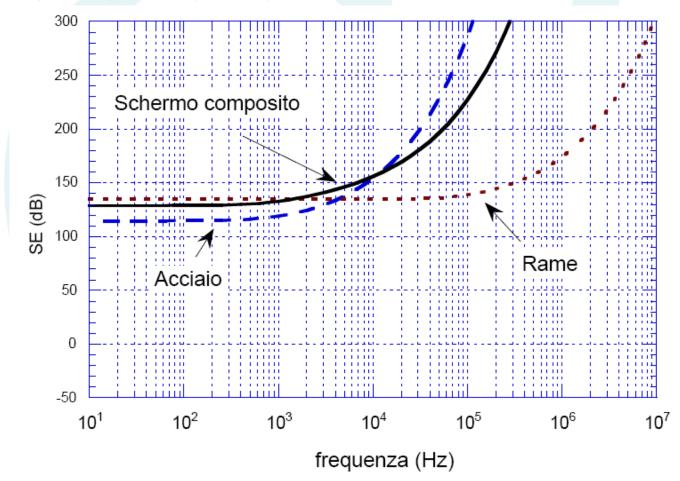




## Schermi Multilamina

## 2 lamine

Schermo singolo rame 0.5mm, schermo singolo acciaio 0.5mm e schermo composito acciaio (0.25mm) + rame (0.25mm).



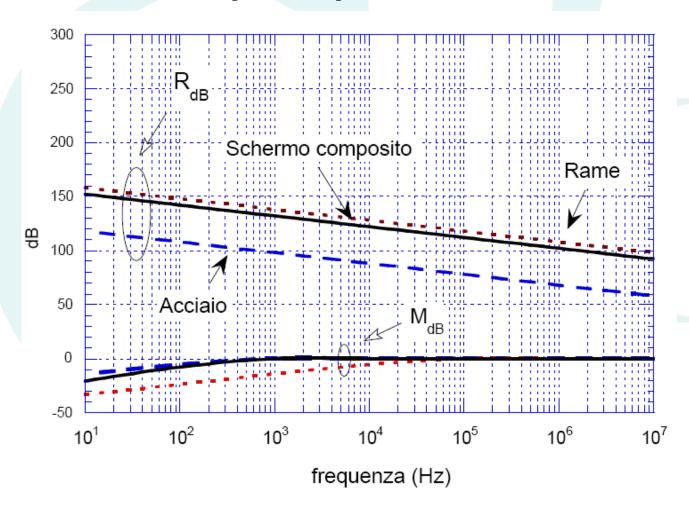


## EM

## Schermi Multilamina

## 2 lamine

Analisi delle sole riflessioni (semplici e multiple)



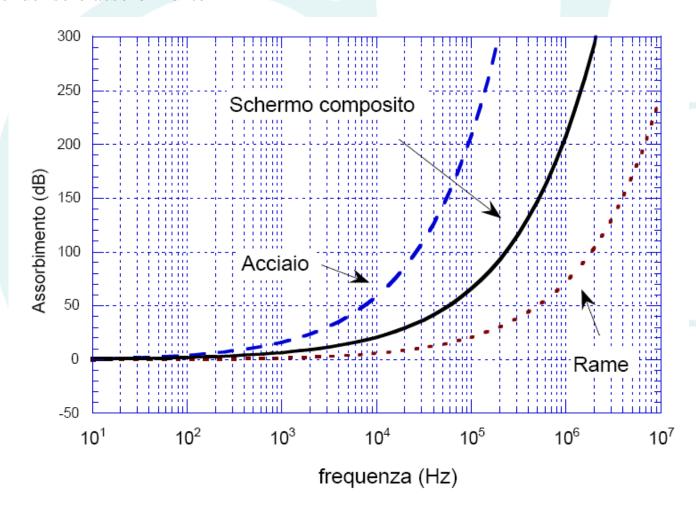


## EM

## Schermi Multilamina

## 2 lamine

## Analisi del solo assorbimento





Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07



## Schermi Multilamina

## 3 lamine

Vediamo uno schermo a doppia lamina con aria internosta

$$R_{dB} = 20\log_{10} \left| \frac{1}{2} \left( 1 + \frac{\zeta_0}{\zeta_1} \right) \right| + 20\log_{10} \left| \frac{1}{2} \left( 1 + \frac{\zeta_1}{\zeta_0} \right) \right| + 20\log_{10} \left| \frac{1}{2} \left( 1 + \frac{\zeta_0}{\zeta_2} \right) \right| + 20\log_{10} \left| \frac{1}{2} \left( 1 + \frac{\zeta_2}{\zeta_0} \right) \right|$$

 $\zeta_0$ 

Dove stavolta nessun termine è indipendente dalla frequenza.

L'assorbimento è sempre la somma degli assorbimenti delle singole lamine (l'aria non assorbe)

$$A_{dB} = 8.6859 \left( \frac{t_1}{\delta_1} + \frac{t_2}{\delta_2} \right)$$



## Schermi Multilamina

## 3 lamine

Le multiple riflessioni danno

$$M_{dB} = 20\log_{10}\left|1 - \nu_1 e^{-2jk_1t_1}\right| + 20\log_{10}\left|1 - \nu_2 e^{-2jk_0t_2}\right| + 20\log_{10}\left|1 - \nu_3 e^{-2jk_3t_3}\right|$$

Con

$$v_{1} = \frac{\zeta_{1} - \zeta_{0}}{\zeta_{1} + \zeta_{0}} \frac{\zeta_{1} - \hat{\zeta}_{1}}{\zeta_{1} + \hat{\zeta}_{1}}; \qquad \hat{\zeta}_{1} = \zeta_{0} \frac{\hat{\zeta}_{2} + \zeta_{0} \tanh(k_{0}t_{2})}{\zeta_{0} + \hat{\zeta}_{2} \tanh(k_{0}t_{2})}$$

$$v_2 = \frac{\zeta_0 - \zeta_1}{\zeta_0 + \zeta_1} \frac{\zeta_0 - \hat{\zeta}_2}{\zeta_0 + \hat{\zeta}_2}; \qquad \hat{\zeta}_2 = \zeta_3 \frac{\hat{\zeta}_3 + \zeta_3 \tanh(k_3 t_3)}{\zeta_3 + \hat{\zeta}_3 \tanh(k_3 t_3)}$$

$$v_3 = \frac{\zeta_3 - \zeta_0}{\zeta_3 + \zeta_0} \frac{\zeta_3 - \hat{\zeta}_3}{\zeta_3 + \hat{\zeta}_3}; \qquad \hat{\zeta}_3 = \zeta_0$$

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





## Schermi Multilamina

## 3 lamine

Se i due schermi sono dello stesso materiale e di ugual spessore

$$R_{dB} = 40\log_{10} \left| \frac{1}{2} \left( 1 + \frac{\zeta_0}{\zeta_1} \right) \right| + 40\log_{10} \left| \frac{1}{2} \left( 1 + \frac{\zeta_1}{\zeta_0} \right) \right| \approx 40\log_{10} \left| \frac{\zeta_0}{4\zeta_1} \right|$$

$$A_{dB} = 2 \times 8.6859 \left( \frac{t_1}{\delta_1} \right)$$

$$M_{dB} = 20\log_{10}\left|1 - \nu_1 e^{-2jk_1t_1}\right| + 20\log_{10}\left|1 - \nu_2 e^{-2jk_0t_2}\right| + 20\log_{10}\left|1 - \nu_3 e^{-2jk_1t_1}\right|$$

Ma qui  $k_0$  è reale, quindi il secondo termine è inevitabilmente ben maggiore degli altri

$$M_{dB} \cong 20\log_{10} \left| 1 - v_2 e^{-2jk_0 t_2} \right|$$

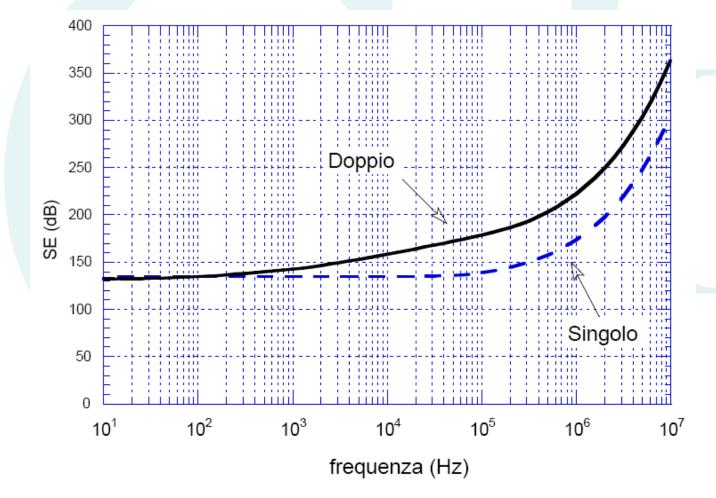




## Schermi Multilamina

## 3 lamine

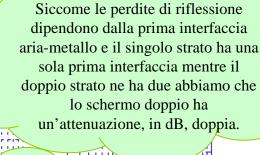
Schermo singolo rame 0.5mm, confrontato con schermo multiplo, costituito da due fogli di rame da 0.25mm distanziati di 2.5cm.

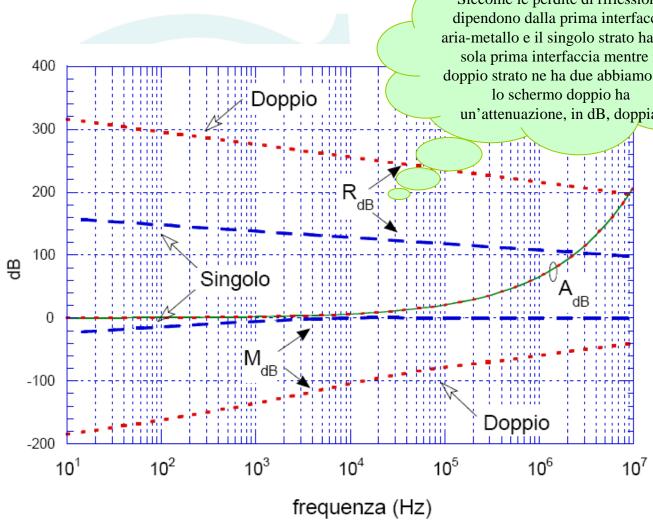




## Schermi Multilamina







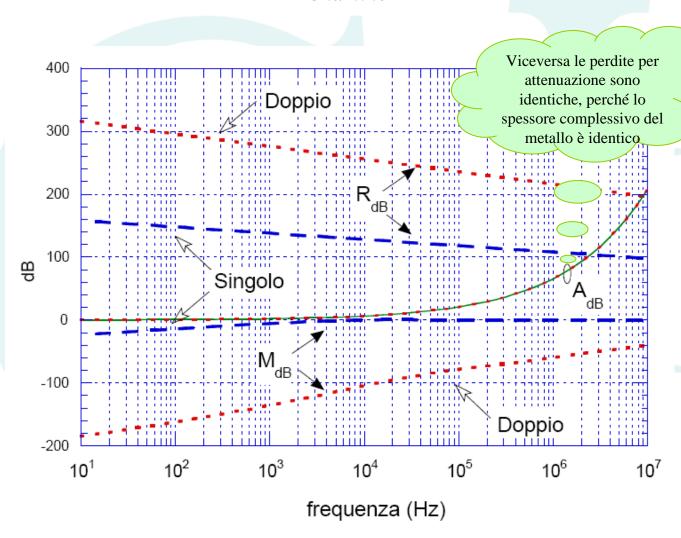


Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

## EM

## Schermi Multilamina

## 3 lamine





Dipartimento di Elettronica e Telecomunicazioni – Università di Firenze

Selleri - Laboratorio di Elettromagnetismo Numerico

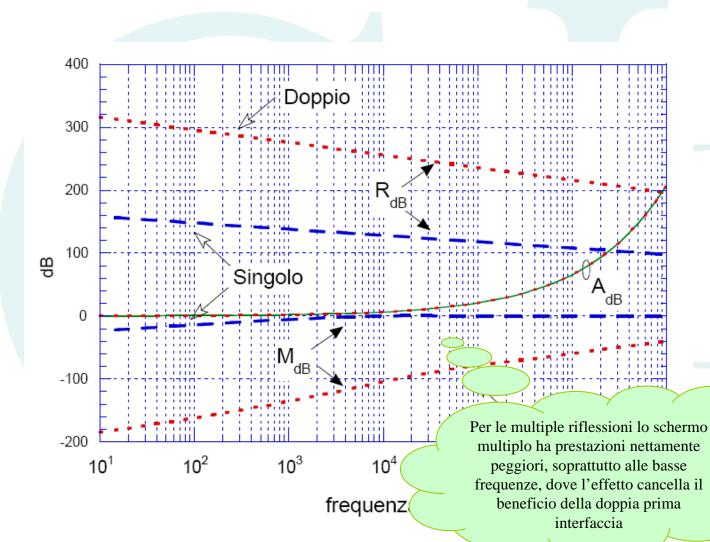
Prof. G. Pelosi, S.

Compatibilità Elettromagnetica I A. A. 2006-07

## EM

## Schermi Multilamina

## 3 lamine



50/52