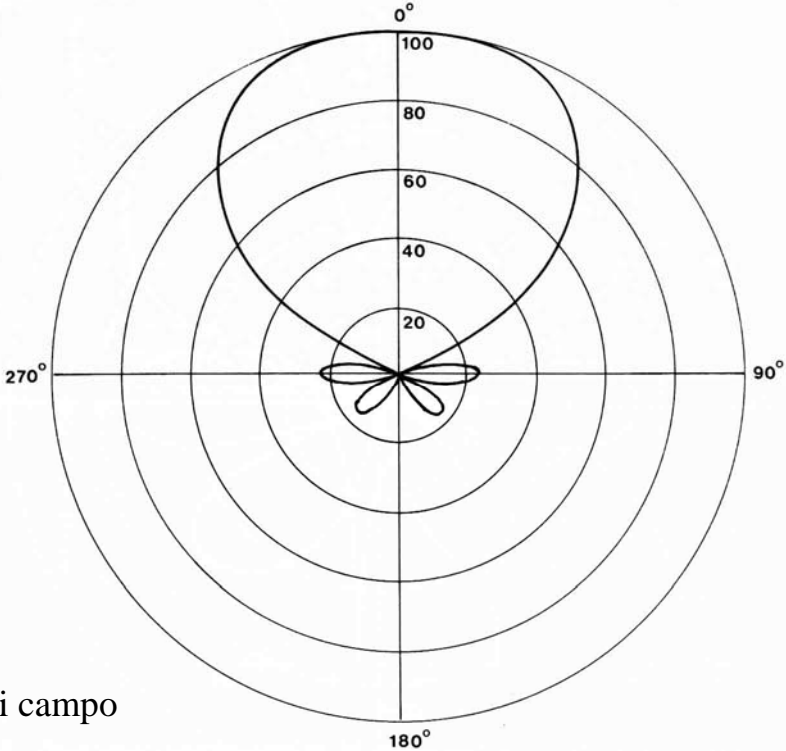
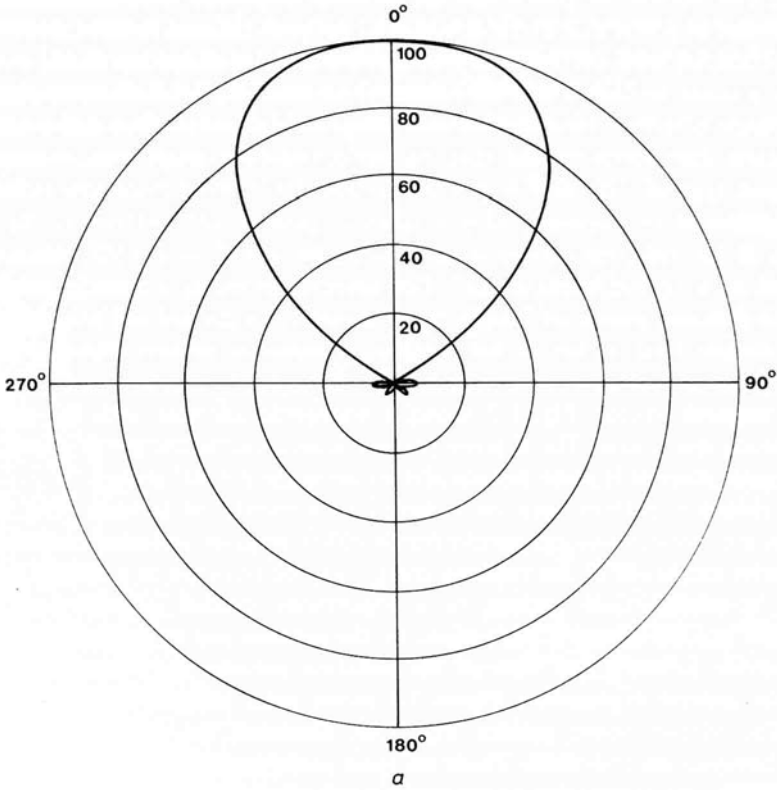


# diagrammi di radiazione polari

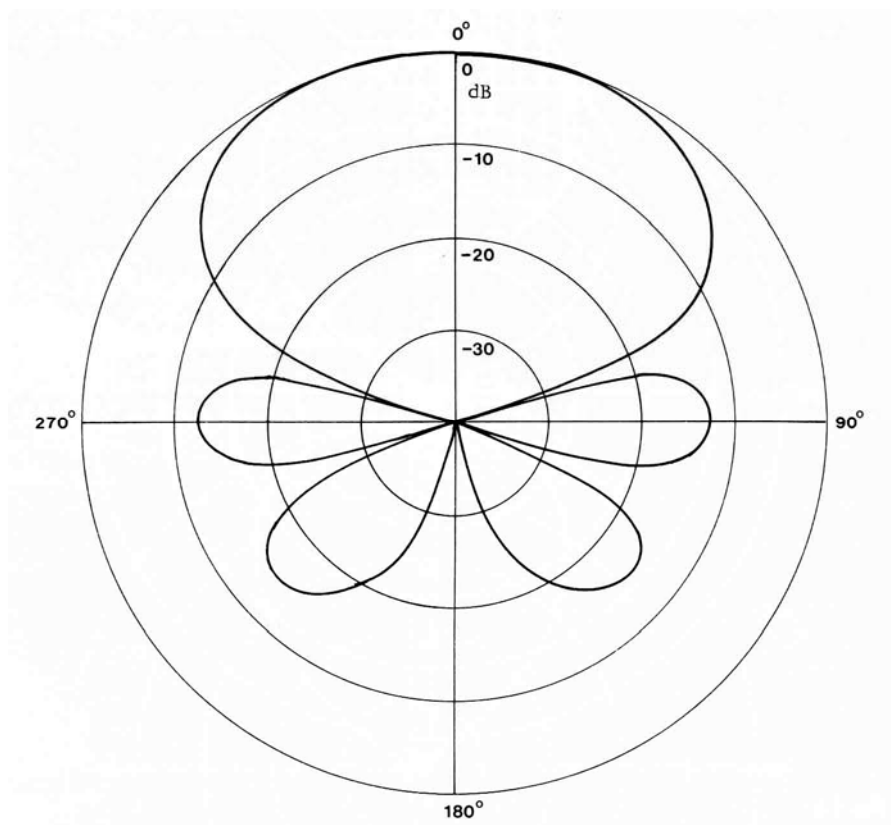


intensità di campo

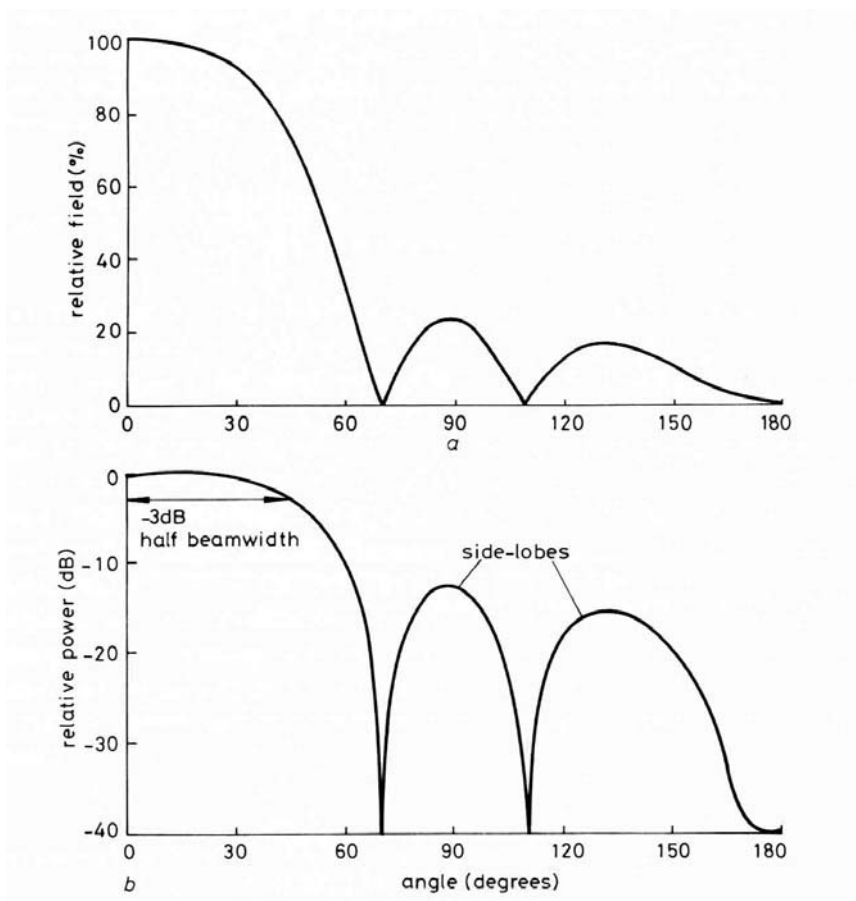


potenza

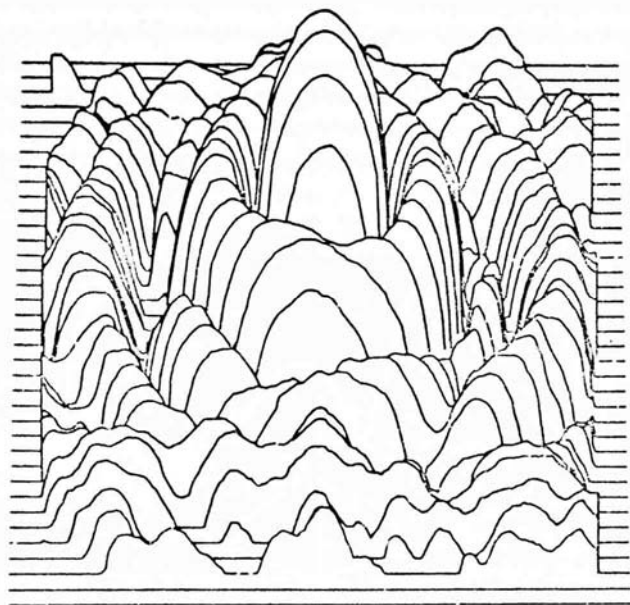
# diagramma di radiazione polare (dB)



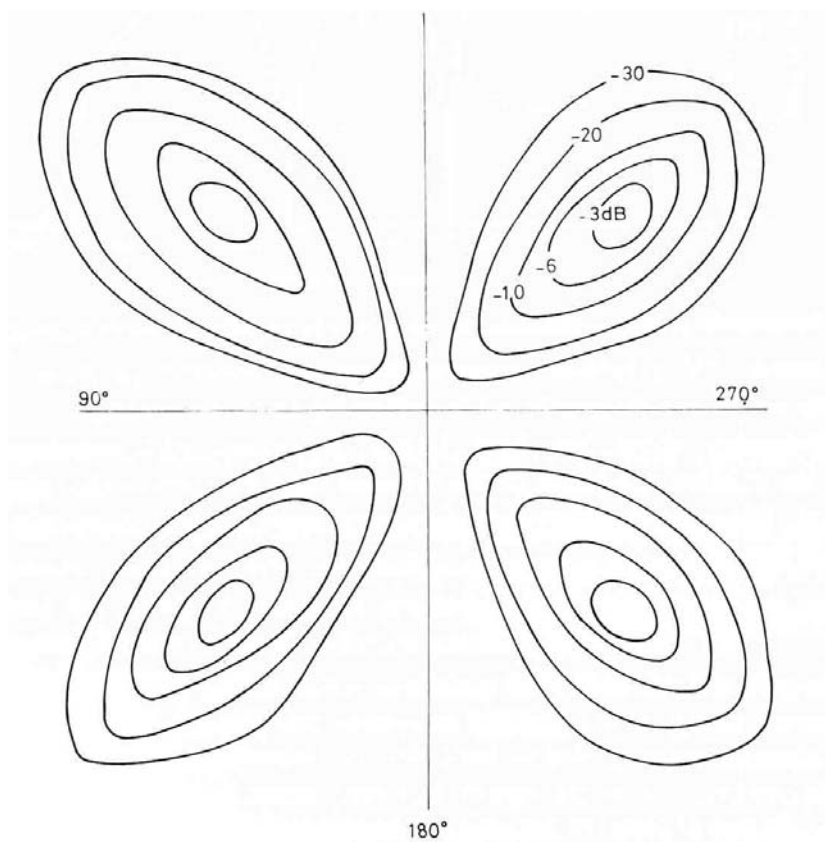
# diagramma di radiazione cartesiano



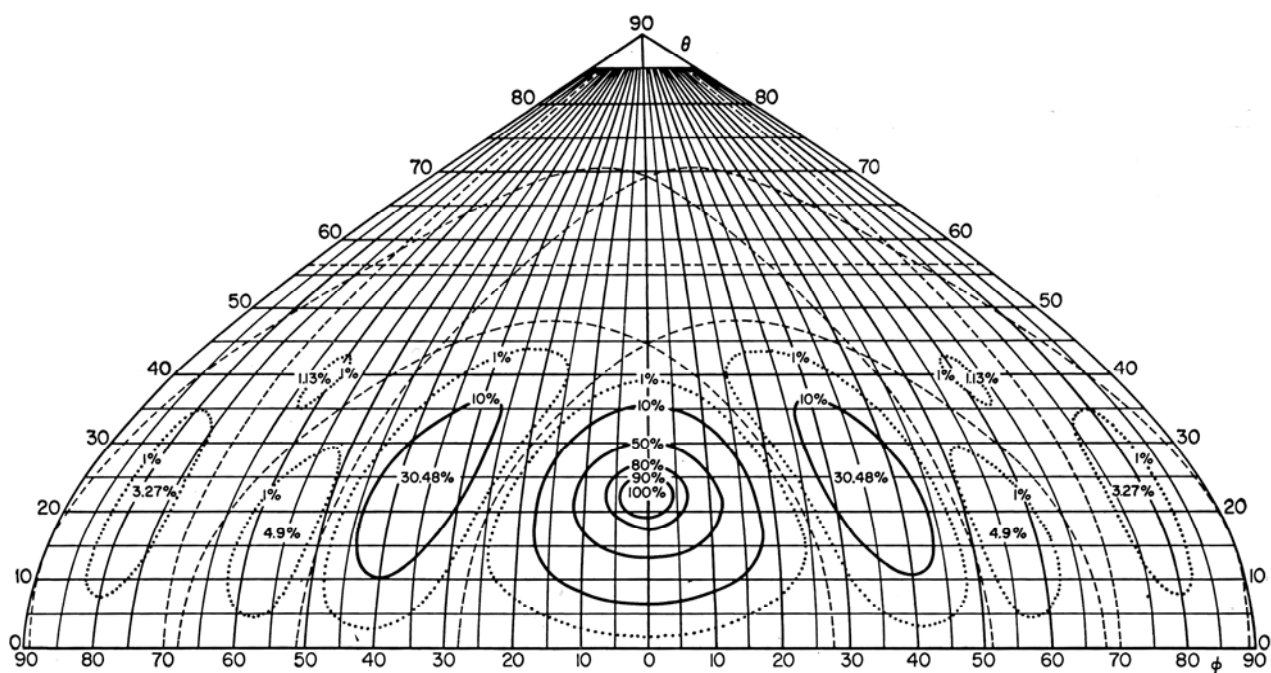
# diagramma di radiazione 3D



# diagramma di radiazione curve di livello (dB)



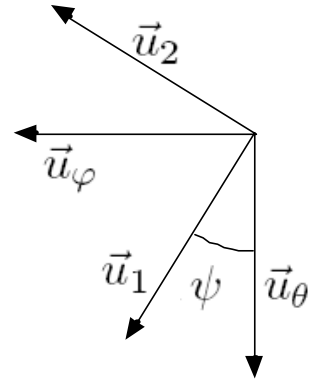
# diagramma di radiazione curve di livello della potenza relativa



## Parametri di Stokes

$$\vec{E} = E_\theta \vec{u}_\theta + E_\varphi \vec{u}_\varphi = E_\theta(\vec{u}_\theta + \tau e^{j\beta} \vec{u}_\varphi)$$

$$\hat{p} = \frac{\vec{E}}{|\vec{E}|} = \frac{\vec{u}_\theta + \tau e^{j\beta} \vec{u}_\varphi}{\sqrt{1 + \tau^2}}$$



si ruota il sistema di riferimento per cercare il riferimento in cui le componenti del campo sono in quadratura

$$\vec{u}_\theta = \vec{u}_1 \cos \psi - \vec{u}_2 \sin \psi$$

$$\vec{u}_\varphi = \vec{u}_1 \sin \psi + \vec{u}_2 \cos \psi$$

$$\begin{aligned} \operatorname{Re}((\hat{p} \cdot \vec{u}_1)(\hat{p} \cdot \vec{u}_2)^*) &= 0 & \Rightarrow \tan 2\psi &= \frac{2\tau}{1 - \tau^2} \cos \beta \\ \tan \chi &= -j \frac{\hat{p} \cdot \vec{u}_1}{\hat{p} \cdot \vec{u}_2} & \Rightarrow \sin 2\chi &= \frac{2\tau}{1 + \tau^2} \sin \beta \end{aligned}$$

definizione nel caso di onda monocromatica

$$s_0 = |E_\theta|^2 + |E_\varphi|^2 = |E_\theta|^2(1 + \tau^2)$$

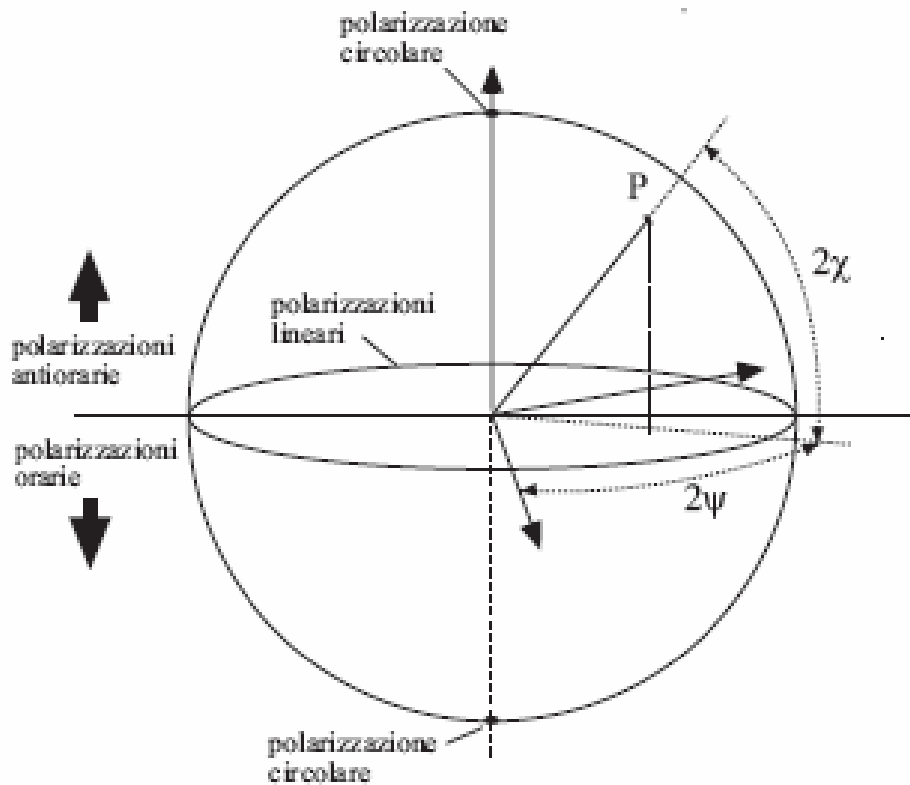
$$s_1 = |E_\theta|^2 - |E_\varphi|^2 = |E_\theta|^2(1 - \tau^2) = s_0 \cos 2\chi \cos 2\psi$$

$$s_2 = 2 \operatorname{Re}(E_\theta^* E_\varphi) = 2\tau |E_\theta|^2 \cos \beta = s_0 \cos 2\chi \sin 2\psi$$

$$s_3 = 2 \operatorname{Im}(E_\theta^* E_\varphi) = 2\tau |E_\theta|^2 \sin \beta = s_0 \sin 2\chi$$



# rappresentazione delle polarizzazioni: sfera di Poincarè



Il punto P sulla superficie sferica di raggio  $s_0$  rappresenta uno stato di polarizzazione

$s_1$   $s_2$   $s_3$  sono le sue coordinate cartesiane

$2\psi$   $2\chi$  sono le sue coordinate di azimuth ed elevazione

i punti polari rappresentano le due polarizzazioni circolari

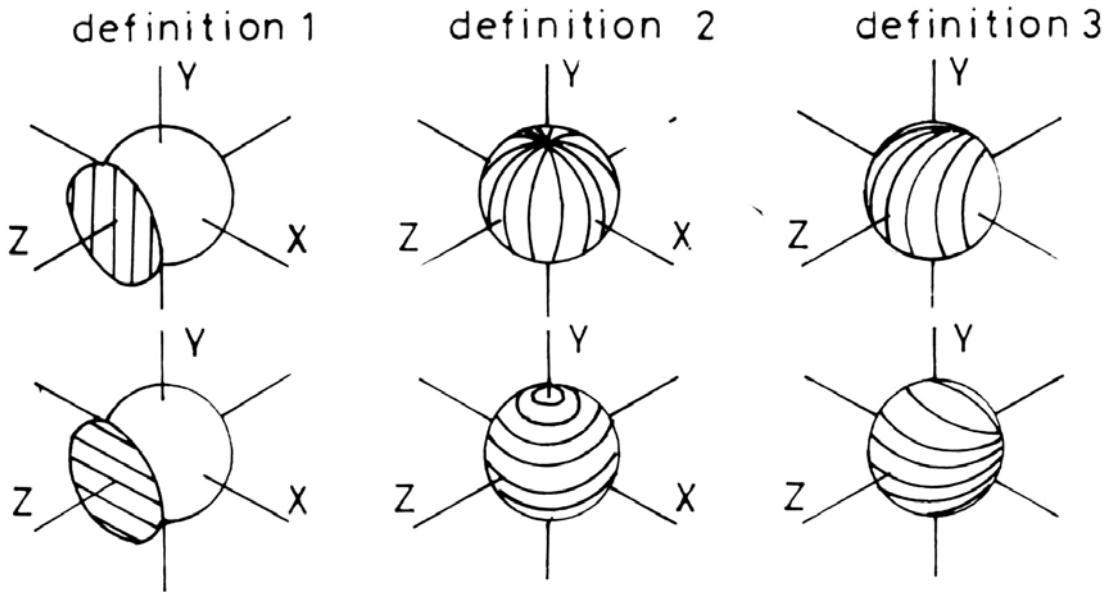
i punti sull'equatore tutte le possibili polarizzazioni lineari

i punti nel semispazio superiore polarizzazioni antiorarie

i punti nel semispazio inferiore polarizzazioni orarie

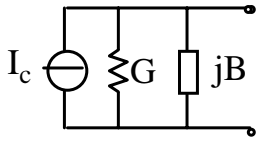
Parametri di Stokes	Matrice di coerenza
$s_0 = \langle  E_\theta ^2 +  E_\varphi ^2 \rangle$ $s_1 = \langle  E_\theta ^2 -  E_\varphi ^2 \rangle$ $s_2 = 2 \langle \text{Re}(E_\theta^* E_\varphi) \rangle$ $s_3 = 2 \langle \text{Im}(E_\theta^* E_\varphi) \rangle$	$\mathbf{J} = \begin{bmatrix} \langle E_\theta E_\theta^* \rangle & \langle E_\theta E_\varphi^* \rangle \\ \langle E_\varphi E_\theta^* \rangle & \langle E_\varphi E_\varphi^* \rangle \end{bmatrix}$
$s_0 = J_{11} + J_{22} = \text{Tr}(\mathbf{J})$ $s_1 = J_{11} - J_{22}$ $s_2 = J_{12} + J_{21}$ $s_3 = j(J_{12} - J_{21})$	$J_{11} = \frac{1}{2} (s_0 + s_1)$ $J_{12} = \frac{1}{2} (s_2 - j s_3)$ $J_{21} = \frac{1}{2} (s_2 + j s_3)$ $J_{22} = \frac{1}{2} (s_0 - s_1)$
densità di potenza trasportata	
$W = s_0/(2\eta)$	$W = \text{Tr}(\mathbf{J})/(2\eta)$
onda completamente polarizzata	
$s_0^2 = s_1^2 + s_2^2 + s_3^2$	$\text{Det}(\mathbf{J}) = 0$
onda completamente non polarizzata	
$s_0 = 2\eta W$ $s_1 = s_2 = s_3 = 0$	$\mathbf{J} = \eta W \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$
onda polarizzata linearmente	
$s_3 = 0$	$\text{Im}(\mathbf{J}) = 0$
grado di polarizzazione	
$m = \sqrt{\frac{s_1^2 + s_2^2 + s_3^2}{s_0^2}}$	$m = \sqrt{1 - \frac{4 \text{Det}(\mathbf{J})}{\text{Tr}^2(\mathbf{J})}}$
perdita per polarizzazione	
$\frac{s_0^{(a)} s_0^{(inc)} + s_1^{(a)} s_1^{(inc)} + s_2^{(a)} s_2^{(inc)} + s_3^{(a)} s_3^{(inc)}}{2 s_0^{(a)} s_0^{(inc)}}$	$\frac{\text{Tr}(\mathbf{J}^{(a)} \tilde{\mathbf{J}}^{(inc)})}{\text{Tr}(\mathbf{J}^{(a)}) \text{Tr}(\mathbf{J}^{(inc)})}$

# Polarizzazione e polarizzazione incrociata

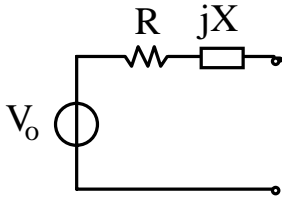


- 1 orizzontale - verticale
- 2 meridiani - paralleli
- 3 sorgente di Huygens - sorgente di Huygens ruotata di  $90^\circ$

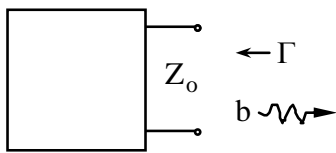
## Generatore equivalente di un'antenna ricevente



$$I_c = -j\sqrt{4G/\eta} \sqrt{A_{eff}(\Omega)} e^{j\psi(\Omega)} \mathbf{p}(\Omega) \cdot \mathbf{E}_{inc}(\Omega)$$



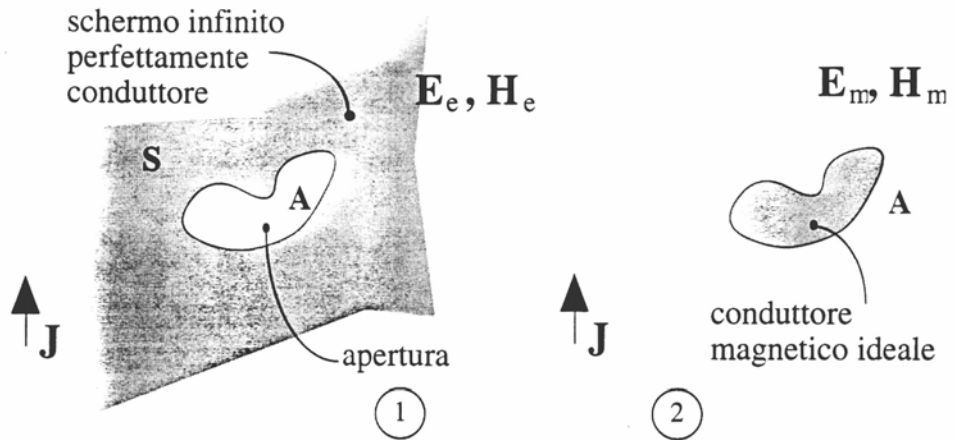
$$V_o = -j\sqrt{4R/\eta} \sqrt{A_{eff}(\Omega)} e^{j\psi'(\Omega)} \mathbf{p}(\Omega) \cdot \mathbf{E}_{inc}(\Omega)$$



$$b = -j\sqrt{(1-|\Gamma|^2)/\eta} \sqrt{A_{eff}(\Omega)} e^{j\psi''(\Omega)} \mathbf{p}(\Omega) \cdot \mathbf{E}_{inc}(\Omega)$$

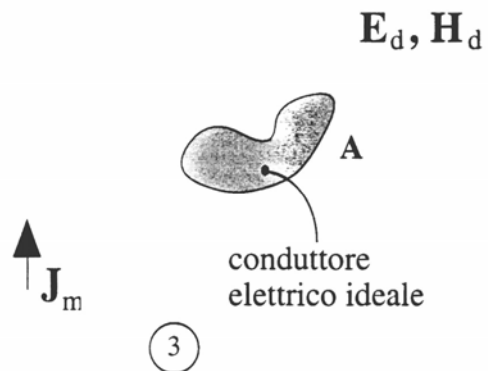
le fasi  $\psi(\Omega)$ ,  $\psi'(\Omega)$ ,  $\psi''(\Omega)$  rappresentano, a meno del termine  $-jkr$  e dell'eventuale fase associata a  $\mathbf{p}(\Omega)$ , la fase del campo irraggiato dall'antenna, riferita rispettivamente alla fase della tensione, alla fase della corrente e alla fase dell'onda incidente sulla porta d'ingresso dell'antenna, e sono uguali tra loro solo nel caso in cui l'antenna è adattata.

# Principio di Babinet

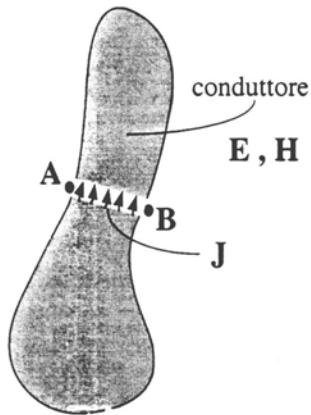


$$\begin{cases} E_e + E_m = E_i \\ H_e + H_m = H_i \end{cases}$$

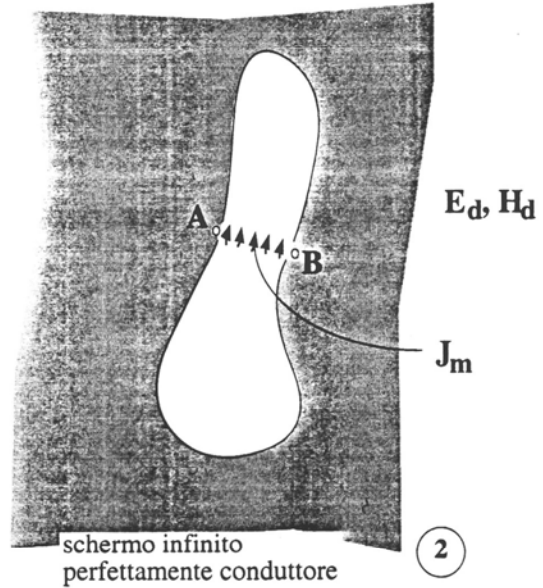
$$\begin{cases} E_e + \eta H_d = E_i \\ H_e - E_d/\eta = H_i \end{cases}$$



# Impedenza d'ingresso di strutture complementari



1



2

$$1) \quad Z = \frac{2 P_{\text{ing}}}{|I|^2} \quad I = 2 \int_A^B \mathbf{H} \cdot d\mathbf{l}$$

$$2) \quad Y = \frac{2 P_{\text{ing}}}{|V|^2} \quad V = \int_A^B \mathbf{E}_d \cdot d\mathbf{l}$$

$$\frac{Z}{Y} = \frac{\eta^2}{4}$$