

$$\bar{r} \approx R \Rightarrow \max_{\vec{r} \in \Omega} R \ll \lambda$$

$D \ll \lambda$ sorgente piccola
 $R \ll \lambda$ osservatore vicino

La condizione quasistatica è verificata se la sorgente è piccola e l'osservatore è vicino (rispetto a λ)

Compo vicino \rightarrow fenomeni statici (bassa frequenza)
 lontano \rightarrow " " dinamica

[per $R \gg \lambda$ il campo scende come $\frac{1}{R^2} \rightarrow$ grande distanza delle sorgenti e DIR]

FAR FIELD REGION

20-12-2017

ONDE PIANE: lontano dalla sorgente contano i fenomeni ondosi

\rightarrow campo non più quasi statico

- lontano dalla sorgente (es. dipolo \rightarrow significa lontano rispetto alla loro distanza)
- vedo la sorgente come quasi puntiforme

Le congiungenti tra P e un punto qualsiasi sulla sorgente e P e O tendono a diventare parallele

approssimazione: $\vec{R} \approx r - \hat{r} \cdot \vec{r}'$?

Ho anche il termine di fase: $|\Delta\phi| = \frac{2\pi}{\lambda} |\hat{r} \cdot \vec{r}'| \leq \frac{2\pi}{\lambda}$

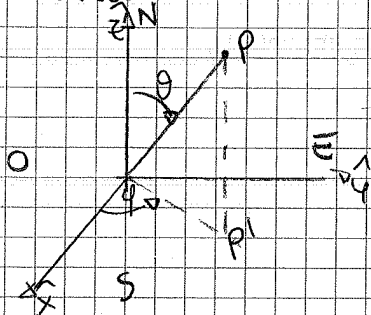
\rightarrow l'errore di fase che fosse che faccia non dipende dalla distanza

$$\vec{A}(\vec{P}) \approx \mu_0 g(r) \vec{N}(\hat{r})$$

distanza tra P e O

il termine che tiene conto del fatto che la sorgente non è puntiforme

Utilizzo le coordinate sferiche



θ = latitudine \rightarrow cresce in direzione sud

φ = longitudine \rightarrow cresce andando verso est

$r > \frac{D^2}{\lambda}$ regione FRAUNHOFER ??

$$E_r \ll E_{\theta, \varphi}$$

ho solo componenti trasversali

Il campo elettrico e magnetico sono linearmente indipendenti

$$\vec{H}(\vec{P}) \cong \frac{1}{\omega_0} \vec{r}(\vec{P}) \times \vec{E}(\vec{P})$$

\rightarrow è un traccia del regime di onde

$Z_0 = \sqrt{\mu_0/\epsilon_0} \approx 377 \Omega$ il rapporto tra i campi è regolato dal rapporto tra ϵ_0 e μ_0

Di solito si sceglie il campo elettrico

$$\vec{S} = \frac{1}{2} \vec{E} \times \vec{H}^*$$

$$\vec{S} = \frac{1}{2} \vec{E} \times \left(\frac{1}{Z_0} (\hat{r} \times \vec{E})^* \right) = \frac{1}{2} \frac{1}{Z_0} \vec{E} \times \underbrace{(\hat{r} \times \vec{E})^*}_{\perp \cdot \vec{E} \text{ ed } \hat{r}}$$

$$\vec{E} \times (\hat{r} \times \vec{E})^* = (\vec{E} \cdot \vec{E}^*) \cdot \hat{r} - (\vec{E} \cdot \hat{r}) \cdot \vec{E}^*$$

$$\vec{E} \cdot \hat{r} = \left(\frac{1}{Z_0} \hat{r} \times \vec{H} \right) \cdot \hat{r} = 0$$

$$\vec{S} = \frac{1}{2} \frac{1}{Z_0} (\vec{E} \cdot \vec{E}^*) \hat{r} = \frac{1}{2} \frac{1}{Z_0} |\vec{E}|^2 \hat{r}$$

in questo caso: $\text{Re}(S) = \vec{S}$

Il flusso di potenza \vec{S} è nella direzione (\hat{r}) , cioè nella direzione che mi allontano dalla sorgente (l'energia propagandosi, si allontano dalla sorgente).

\vec{E} e \vec{H} non hanno componenti nella direzione radiale

Fissata la direzione, il campo elettrico decresce come $\frac{1}{R}$

$$\vec{E}(r, \theta, \phi) = \vec{E}(\theta, \phi) e^{-jkr} \quad \text{GTM}$$

(direzione osservazione)

Confronto con campo statico

per $(\theta, \phi) = \text{fix}$: $|\vec{E}| = \frac{e^{-jkr}}{4\pi r} = \frac{1}{4\pi r} \frac{e^{-jkr}}{r}$

se x reale:

$$\rightarrow |e^{jx}|^2 = |\cos x + j \sin x|^2 = \cos^2 x + \sin^2 x = 1$$

• monopolo (coulomb) $\propto \frac{1}{r^2}$

↳ non rappresentativo situazioni reali

• dipolo $\propto \frac{1}{r^3}$

$$k^2 = \omega^2 \cdot \mu \epsilon \quad \epsilon R \text{ se } \epsilon \in R \Rightarrow \text{no perdite}$$

se $\kappa = \beta - j\alpha$

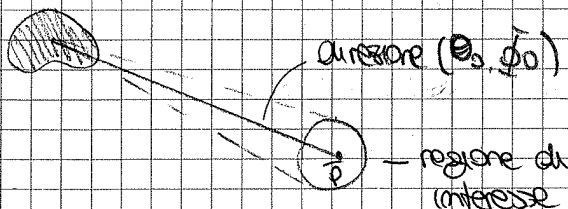
$$|e^{-j\kappa r}| = |e^{-j\beta r}| \cdot |e^{-\alpha r}| = e^{-\alpha r} \rightarrow \text{assorbimento}$$

CAMPO LONTANO

• \vec{E} e \vec{H} essenzialmente dipendenti

• \vec{E} e $\vec{H} \perp$ alla direzione radiale \hat{r}

In una regione piccola intorno al punto di osservazione



$$|\theta - \theta_0| = \Delta\theta$$

$$|\phi - \phi_0| = \Delta\phi$$

$$\Delta\theta, \Delta\varphi \ll \frac{\Delta r}{r}$$

$$\frac{\Delta r}{r} \ll 1 \quad \Delta\theta, \Delta\varphi \ll 1$$

$\hat{r} \hat{r}$ costante

$$\frac{e^{-jkr}}{r} \rightarrow | | = \frac{1}{r} \text{ costante}$$

Superficie con ampiezza costante di $g(r) = \frac{e^{-jkr}}{r}$

• ampiezza = $\left| \frac{e^{-jkr}}{4\pi r} \right| = \frac{1}{4\pi r} \rightarrow \text{amp} = \text{costante} : \text{sfera}$

• fase (ritardo)

$$\angle \frac{e^{-jkr}}{4\pi r} = -kr$$

fase = costante $\rightarrow r = \text{costante} \rightarrow \text{sfera}$

$$\frac{e^{-jkr}}{r} = \text{onda sferica}$$



regione piccola

sfera \hat{r} piano tangente

Se sono lontano abbastanza (rispetto alle mie dimensioni) lo sfera diventa un piano

localmente: $\hat{r} = \text{cost}$

sfera (ampiezza; fase) \hat{r} piano

\Rightarrow ONDE PIANE — i conti sono più facili
sono una rilevanti

08-01-2013

A grande distanza dalle sorgenti

ONDE PIANE

Cerco soluzioni del tipo (soluz. alle eq. di Maxwell)

$$* \vec{E}(P) = \vec{E}_0 f(P)$$

$$\vec{H}(P) = \vec{H}_0 f(P)$$

↳ vettore costante (forze scolare
non dipendono dallo spazio

$$f(P) = e^{-j\vec{k} \cdot (\vec{P} - \vec{O})}$$

↳ costante

date mi interessa il campo non ci sono le sorgenti

↳ eq. di Maxwell senza sorgenti

$$\begin{cases} -\nabla \times \vec{E} = j\omega\mu\vec{H} \\ \nabla \times \vec{H} = j\omega\epsilon\vec{E} \end{cases}$$

\Rightarrow determinare i parametri liberi: \vec{E}_0, \vec{H}_0 (le forme spaziali l'ho fissato)
costante per \vec{r}

Sostituisco * nelle equazioni di Maxwell (lavorata chiamata omogenea = senza sorgenti)

$$\begin{aligned} \nabla \times \vec{E} &= \nabla \times \vec{E}_0 \phi(\vec{r}) \\ &= (\underbrace{\nabla \times \vec{E}_0}_{=0}) \phi + \nabla \phi \times \vec{E}_0 \\ &= \nabla \phi \times \vec{E}_0 = \left(x \frac{\partial}{\partial x} \phi + y \frac{\partial}{\partial y} \phi + z \frac{\partial}{\partial z} \phi \right) \times \vec{E}_0 \\ &= \left[\hat{x} (-jk_x) \phi + \hat{y} (-jk_y) \phi + \hat{z} (-jk_z) \phi \right] \times \vec{E}_0 \\ &= \underbrace{\hat{k} (-j)}_{\vec{k}} \left(k_x \hat{x} + k_y \hat{y} + k_z \hat{z} \right) \times \vec{E}_0 = -j \vec{k} \phi \times \vec{E}_0 \end{aligned}$$

$$\nabla \times \vec{E} = -j \vec{k} \times \vec{E}_0 \phi$$

$$-\nabla \times \vec{E} = j \omega \mu \vec{H} \rightarrow +j \vec{k} \times \vec{E}_0 \phi = j \omega \mu \vec{H}_0 \phi$$

$$\nabla \times \vec{H} = j \omega \epsilon \vec{E} \rightarrow -j \vec{k} \times \vec{H}_0 \phi = j \omega \epsilon \vec{E}_0 \phi$$

$$\nabla \times \vec{a} \cdot \vec{b} \equiv (\nabla \times \vec{a}) \cdot \vec{b} + \nabla \times (\vec{a} \cdot \vec{b})$$

1 eq. vettoriale = 3 eq. scalari

1 eq. scalare = 3 eq. vettoriali

1 eq. vettoriale = 3 eq. scalari

1 eq. scalare = 3 eq. vettoriali

1 eq. vettoriale = 3 eq. scalari

1 eq. scalare = 3 eq. vettoriali

1 eq. vettoriale = 3 eq. scalari

1 eq. scalare = 3 eq. vettoriali

$$\begin{bmatrix} \dots \\ \dots \\ \dots \end{bmatrix} \begin{bmatrix} E_0 \\ H_0 \\ \dots \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

facciamo finta di conoscere \vec{k}

nessuno dei termini è una sorgente \rightarrow il valore dei termini noti è 0

$$Ax = b \quad \text{se } \det(A) \neq 0 \rightarrow Ax = 0 \text{ ha una sola soluzione } x=0$$

soluzione BANALE

Posso avere dei compi $\neq 0$?? Si, dipende dalla matrice A

Scego \vec{k} così da avere determinante di A nullo

$$\text{Quindi } [A(k_x, k_y, k_z)] \begin{bmatrix} E_0 \\ H_0 \end{bmatrix} = [0] \text{ ha una soluzione non banale se e}$$

$$\det A(k_x, k_y, k_z) = 0$$

09-01-2013

Ho \Rightarrow può risolversi anche in altro modo:

$$\vec{H}_0 = \frac{1}{j\omega\mu} j\vec{k} \times \vec{E}_0 \rightarrow -j\vec{k} \times \left(\frac{1}{j\omega\mu} j\vec{k} \times \vec{E}_0 \right) - j\omega\epsilon \vec{E}_0 = 0$$

$$-j\vec{k} \times (j\vec{k} \times \vec{E}_0) + \omega^2 \epsilon \mu \vec{E}_0 = 0$$

$$\begin{aligned} a \times (b \times c) &= \\ &= (a \cdot c)b - (a \cdot b)c \end{aligned}$$

$$(-j\vec{k} \cdot \vec{E}_0)(j\vec{k}) - (-j\vec{k}) \cdot (j\vec{k}) \vec{E}_0 + \omega^2 \epsilon \mu \vec{E}_0 = 0$$

$$\hookrightarrow \text{Eo ricavo da } j\omega\epsilon \vec{E}_0 = -j\vec{k} \times \vec{H}_0 \quad \vec{E}_0 = \frac{1}{j\omega\epsilon} (-j\vec{k} \times \vec{H}_0)$$

$$\vec{k} \cdot \vec{E}_0 = \frac{1}{j\omega\epsilon} \vec{k} \cdot (-j\vec{k} \times \vec{H}_0) = 0 \quad \text{idem } \vec{k} \cdot \vec{H}_0 = 0$$

$$0 - \vec{k} \cdot \vec{k} \vec{E}_0 + \omega^2 \epsilon \mu \vec{E}_0 = 0$$

$$(-\vec{k} \cdot \vec{k} + \omega^2 \epsilon \mu) \vec{E}_0 = 0$$

$$\begin{aligned} \vec{E}_0 = 0 & \text{ soluzione banale } \Rightarrow \vec{H}_0 = 0 \\ \vec{E}_0 \neq 0 & , \quad -\vec{k} \cdot \vec{k} + \omega^2 \epsilon \mu = 0 \end{aligned}$$

EQ. DI DISPERSIONE

condizione che deve soddisfare \vec{k} perché lo sol. corretto sia sol. delle eq. di Maxwell

SOMMARIO:

cerco soluzioni $\vec{E} = \vec{E}_0 f(p)$, $\vec{H} = \vec{H}_0 f(p)$
 $f = e^{j\vec{k} \cdot \vec{r}}$

⇒ sono soluzioni dell'equazione di Maxwell se

- $\vec{k} \cdot \vec{k} = \omega^2 \epsilon \mu$ (fornisce solo il modulo e non la fase del vettore \vec{k})
- $\vec{E}_0 = \frac{1}{j\omega\epsilon} (-j\vec{k} \times \vec{H}_0)$ → se scelgo \vec{H}_0 determino \vec{E}_0
oppure
- $\vec{H}_0 = \frac{1}{j\omega\mu} (+j\vec{k} \times \vec{E}_0)$ → se scelgo \vec{E}_0 determino \vec{H}_0

⇒ ho infinite soluzioni

Queste sono chiamate RELAZIONI DI IMPEDENZA

Anche qui \vec{E} e \vec{H} sono legati, come nelle relazioni di Maxwell

NOTA: $\vec{k} \cdot \vec{E} = 0$, $\vec{k} \cdot \vec{H} = 0$

\vec{k} : in un mezzo senza perdite (vuoto, aria) → $\epsilon \in \mathbb{R}$, $\mu \in \mathbb{R}$

⇒ $\omega^2 \epsilon \mu \in \mathbb{R}^+$ ⇒ \vec{k} reale e ammissibile

in un mezzo con perdite → $\epsilon = \tilde{\epsilon} \in \mathbb{C}$ ⇒ $\omega^2 \epsilon \mu \in \mathbb{C}$

⇒ \vec{k} complesso

considerando il caso generale $\vec{k} = \vec{k}' + j\vec{k}''$ $\vec{k} \cdot \vec{k} = (\vec{k}' + j\vec{k}'') \cdot (\vec{k}' + j\vec{k}'') =$
 $= \underbrace{(\vec{k}' \cdot \vec{k}')}_{|\vec{k}'|^2} - \underbrace{(\vec{k}'' \cdot \vec{k}'')}_{|\vec{k}''|^2} + 2j\vec{k}' \cdot \vec{k}''$

$\vec{k} \cdot \vec{k} = |\vec{k}'|^2 - |\vec{k}''|^2 + 2j\vec{k}' \cdot \vec{k}''$

• senza perdite $|\vec{k}'|^2 - |\vec{k}''|^2 + 2j\vec{k}' \cdot \vec{k}'' = \omega^2 \epsilon \mu \in \mathbb{R}^+$

⇒ $\vec{k}' \cdot \vec{k}'' = 0$ non è detto che \vec{k} sia reale (pò essere $\in \mathbb{C}$)
 (è possibile che $\vec{k}'' = 0 \Rightarrow \vec{k} \in \mathbb{R}$)

• con perdite: $2\vec{k}' \cdot \vec{k}'' = \text{Im}(\omega^2 \tilde{\epsilon} \mu) = \omega^2 \mu \text{Im}(\tilde{\epsilon}) \neq 0$

non è possibile che $\vec{k}' = 0$ o $\vec{k}'' = 0$

(es. possono essere paralleli $\vec{k}' \parallel \vec{k}''$)

CASO SEMPLICE: $\vec{k} = k\hat{u}$ lungo una certa direzione
 $k \in \mathbb{R}$ senza perdite
 $k \in \mathbb{C}$ con perdite

→ $\vec{k} \cdot \vec{k} = \omega^2 \epsilon \mu \Rightarrow k^2 \underbrace{(\hat{u} \cdot \hat{u})}_{=1} = \omega^2 \epsilon \mu$

solo il modulo di \vec{k} è determinato, la direzione è arbitraria

→ in un mezzo omogeneo tutte le direzioni sono uguali → la direzione non è rilevante

$f(p) = e^{-j\vec{k} \cdot \vec{r}} = e^{-j\vec{k}' \cdot \vec{r}} \cdot e^{-\vec{k}'' \cdot \vec{r}} =$
 $e^{-j\vec{k}' \cdot \vec{r}}$

$|e^{-j\vec{k}' \cdot \vec{r}}| = 1$ → non dà info sull'ampiezza

l'ampiezza di $f(p)$ è determinata da $e^{-\vec{k}'' \cdot \vec{r}}$

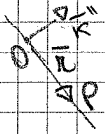
Superficie ad ampiezza costante: $\vec{k}'' \cdot \vec{r} = \text{costante}$

$$\vec{k}'' = a\hat{x} + b\hat{y} + c\hat{z} \quad \vec{r} = x\hat{x} + y\hat{y} + z\hat{z}$$

$$\vec{k}'' \cdot \vec{r} = ax + by + cz = \text{costante} \rightarrow \text{piano (da } -\infty \text{ a } +\infty)$$

CASO PARTICOLARE: $\cos t = 0$

$$\vec{k}'' \cdot \vec{r} = 0 \Rightarrow \vec{r} \perp \vec{k}'' \text{ sul piano ad ampiezza costante } \forall r$$



l'ampiezza cambia mantenendosi quando ci si muove nella direzione \vec{k}''

Andamento per la fase

$$\angle \phi = -\vec{k}' \cdot \vec{r} \rightarrow \text{fase costante su piani } \perp \vec{k}'$$

Significato: nel tempo

considero il caso semplice senza perdite, no dispersione (E costante in frequenza)

$$\vec{k} = k\hat{u}$$

$$\vec{k} \cdot \vec{r} = k^2 = \omega^2 \epsilon \mu \quad k = \pm \omega \sqrt{\epsilon \mu}$$

$$\phi(\rho) = e^{-j\vec{k} \cdot \vec{r}} = e^{-j\frac{\omega}{v}\hat{u} \cdot \vec{r}}$$

dato che \hat{u} è arbitrario, scelgo per assi in modo che $\hat{u} = \hat{z}$

$$\hat{u} \cdot \vec{r} = \hat{z} \cdot (x\hat{x} + y\hat{y} + z\hat{z}) = z$$

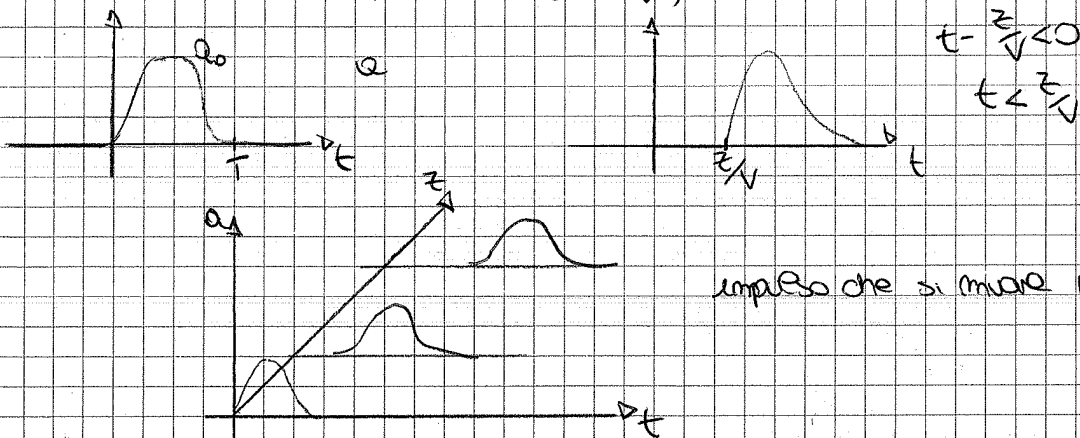
$$\phi(\rho) = \phi(z) = e^{-j\frac{\omega}{v}z}$$

Considero $A(\omega) = A_0(\omega)\phi(z)$

$$\begin{aligned} \text{nel tempo } a(t) &= \frac{1}{2\pi} \int A(\omega) e^{j\omega t} d\omega = \frac{1}{2\pi} \int A_0(\omega) e^{j\frac{\omega}{v}z} e^{j\omega t} d\omega \\ &= \frac{1}{2\pi} \int A_0(\omega) e^{j\omega(t - \frac{z}{v})} d\omega = a_0(t) = a_0(t - \frac{z}{v}) \end{aligned}$$

• $z=0$, $a(t, z) = a(t, 0) = a_0(t)$

• $z > 0$, $a(t, z) = a_0(t - \frac{z}{v})$



impulso che si muove nella direzione $\hat{u} = \hat{z}$

la direzione di \vec{k} (\hat{u}) è la direzione di propagazione dell'onda

osservazione: $\vec{k} \cdot \vec{E} = 0$ $\vec{k} \cdot \vec{H} = 0$

l'onda e.m.: il campo è \perp alla direzione in cui si propaga, perciò le particelle cariche si muovono nella direzione \perp alla propagazione (nel verso trasverso)

$\vec{k} \cdot \vec{k} = \omega^2 \epsilon \mu$

caso semplice $\vec{k} = k \hat{u}$ nota: mezzo omogeneo

↳ posso sempre scegliere gli assi in modo che $\hat{u} = \hat{x}$

$k^2 = \omega^2 \epsilon \mu$

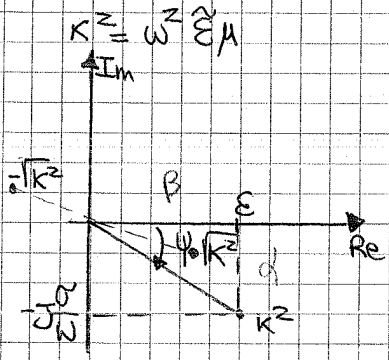
$k = \pm \omega \sqrt{\epsilon \mu}$

L in generale $\in \mathbb{C}$

$\hat{E}: j\omega \epsilon \vec{E} + \nabla \times \vec{E} = j\omega \hat{E} \vec{E}$

$j\omega \hat{E} = j\omega \epsilon + \alpha$

$\hat{E} = E + \frac{\alpha}{j\omega} = E - j \frac{\alpha}{\omega}$



$k = \pm \sqrt{k^2}$
 $w = k^2 = |w| e^{j\psi}$
 $\sqrt{w} = \sqrt{|w|} e^{j\psi/2}$

k^+ è ancora nel quarto quadrante $\rightarrow k^+ = \beta - j\alpha$ $\beta, \alpha \in \mathbb{R}^+$

$k = \pm (\beta - j\alpha)$

↓ (P), scelgo $\hat{u} = \hat{x}$ (scelgo gli assi in modo che $\hat{u} = \hat{x}$)

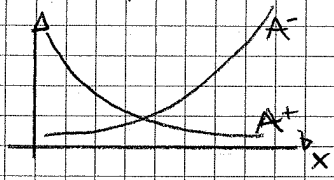
$f = e^{-j\vec{k} \cdot \vec{r}} = e^{-j k x \hat{r}} = e^{-j k x}$

a sono due $f \rightarrow f^\pm = e^{-j(\pm(\beta - j\alpha))x} = e^{\mp j\beta x} \cdot e^{\mp \alpha x}$
 fase ampiezza

abbiamo visto che $\beta \rightarrow$ propagazione

$e^{-j\beta x}$ si propaga nel verso $+\hat{x}$
 $e^{+j\beta x}$ si propaga nel verso $-\hat{x}$

$A^\pm = |f^\pm| = e^{\mp \alpha x}$



+ : si propaga nella direzione $+\hat{x}$, decade nella direzione $+\hat{x}$
 - : si propaga nella dir $-\hat{x}$, decade nella dir $-\hat{x}$
 ⇒ nella direzione in cui si propaga decade!
 (il differenza è dovuta alla convenzione sul segno di \hat{x})

Questo decadimento è il trasferimento di energia dall'onda al mezzo

In un mezzo con perdite, l'attenuazione di un'onda ha forma esponenziale

→ è molto rapida (dipende da $\epsilon, \omega \rightarrow$ rapido al crescere della frequenza)

Onda piana è un'ottima approssimazione locale di un'onda reale generata da un'antenna.

Campo INCIDENTE = campo che ci sarebbe se il mezzo non ci fosse su un mezzo

⇒ la presenza di un ostacolo, che problemi di riflessione, ... provoca

Dalle eq. di Maxwell si ottengono le leggi dell'ottica geometrica per $f \rightarrow \infty$ ($\lambda \rightarrow 0$)

→ ottica: tutti gli oggetti sono molto + grandi di λ

Nella loro direzione i raggi sono delle onde piane: localmente, perché le λ sono molto piccole

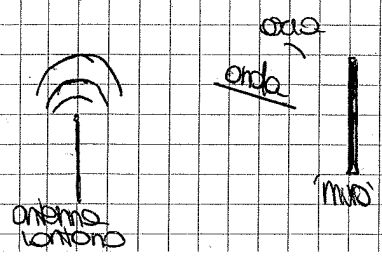
quindi ce ne sono tante → continuo.

campo INCIDENTE = come se il mezzo non ci fosse!!

campo elettrico e magnetico tangenti devono essere uguali al di qua e al di là del muro.

onda incidente e riflessa insieme soddisfano la continuità dei campi

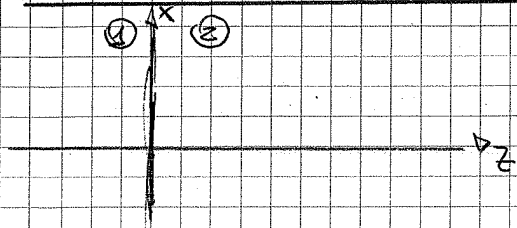
↳ sull'interfaccia ho 3 onde: incidente, riflessa, trasmessa



Di queste tre onde una è nota, le altre due sono incognite ($\vec{E}_0, \vec{H}_0, \vec{k}$)

(\rightarrow se sono onde piane però ho solo 2 eq: \vec{E}_0 oppure \vec{H}_0 e \vec{k})
 \hookrightarrow trovo l'altro con il primo e \vec{k}

RIFFLESSIONE DI ONDA PIANA DA SEMISPAZIO



CAMPO INCIDENTE (def): quello che ci sarebbe in assenza dell'ostacolo \rightarrow se il mezzo fosse omogeneo

PROBLEMA: • eq. di Maxwell senza sorgenti
 • onde piano incidente

$\vec{k} = \vec{k}_{inc}$ $\vec{E}_0 = \vec{E}_0_{inc}$ assegnati [con assegnati \vec{k} e \vec{E} $\Rightarrow \vec{H}_0$ è determinato]

• Condizioni al contorno sull'interfaccia: piano $z=0 \quad \forall (x, y) \Rightarrow$ continuità dei campi tangenziali

$$\vec{E}_{te}(x, y, 0^-) = \vec{E}_{te}(x, y, 0^+) \quad \text{idem per } \vec{H}$$

$$\vec{E}_{te} = E_x \hat{x} + E_y \hat{y} \quad \text{idem per } \vec{H}$$

$$\Rightarrow E_x(x, y, 0^-) = E_x(x, y, 0^+)$$

$$E_y(x, y, 0^-) = E_y(x, y, 0^+)$$

$$\left. \begin{array}{l} H_x \dots \\ H_y \dots \end{array} \right\}$$

Dato che le onde piane sono soluzione dell'eq. Maxwell in mezzo omogeneo, \Rightarrow in ogni semispazio per la soluzione come combinazione lineare di onde piane diverse (diversi \vec{k}, \vec{E}_0)

Guidato dall'altro cerco soluzione:

(1) $z \leq 0$

$$\vec{E} = \vec{E}_1(x, y, z) = \vec{E}_{inc} + \vec{E}_{refl} \quad \text{due onde piane}$$

(2) $z \geq 0$

$$\vec{E} = \vec{E}_2(x, y, z) = \vec{E}_{tras} \quad \text{onda piana}$$

$$\vec{E}_{inc} = \vec{E}_0^{inc} \cdot e^{-j\vec{k}^{inc} \cdot \vec{r}} \quad \vec{E}_0^{inc}, \vec{k}^{inc} \text{ assegnati}$$

$$\vec{E}_{refl} = \vec{E}_0^{refl} \cdot e^{-j\vec{k}^{refl} \cdot \vec{r}} \quad \vec{E}_0^{refl}, \vec{k}^{refl} \text{ incogniti } \rightarrow \text{ da determinare}$$

$$\vec{E}_{trc} = \vec{E}_0^{trc} \cdot e^{-j\vec{k}^{trc} \cdot \vec{r}} \quad \vec{E}_0^{trc}, \vec{k}^{trc} \text{ " } \rightarrow \text{ " "}$$

NOTA: \vec{H}_0^d $d = inc, trc, refl$ è determinato dalle eq. di impedenza: $\vec{H}_0^d = \frac{1}{j\omega\mu} (\nabla \times \vec{E}_0^d)$
 dipende dal mezzo

NOTA: $\vec{k}^i \cdot \vec{k}^d = \omega^2 \epsilon \mu$

\hookrightarrow se $d = inc, refl$ $\vec{E} = \vec{E}_1$
 $d = trc$ $\vec{E} = \vec{E}_2$

Devo determinare 4 vettori: 2 \vec{E}_0 e 2 \vec{k} (trasmissi e riflessi)

\Rightarrow impongo le 4 condizioni di continuità per determinare le relazioni tra

$$(\vec{E}_0^i, \vec{k}^i) \leftrightarrow (\vec{E}_0^r, \vec{k}^r; \vec{E}_0^t, \vec{k}^t)$$

Sostituisco la mia soluzione cercata nelle condiz. di continuità

Dato che ho una simmetria di piano infinito ed una sola onda piano incidente, scelgo gli assi in

modo che \vec{k}^i abbia solo 2 componenti x e z $\vec{k}^i = k_x^i \hat{x} + k_z^i \hat{z}$

SEPARAZIONE DELLE POLARIZZAZIONI

$$\vec{E} = \underbrace{E_y \hat{y}}_{E_{||}} + \underbrace{E_x \hat{x} + E_z \hat{z}}_{E_{\perp}}$$

$$\vec{k} \cdot \vec{E} = 0$$

$$\hookrightarrow k_x E_x + k_z E_z = 0$$

$$k_y = 0$$

Se $\vec{E} = \vec{E}_{||} \rightarrow$ onde impresse longitudinali

Se $E_x \neq 0 \Rightarrow$ anche $E_z \neq 0$

un campo incidente con $E_x \neq 0$ non è puramente tangenziale

se invece solo la componente y è tangenziale automaticamente soddisfa

Ricordiamo le relazioni d'impedenza:

$$\vec{E}_0 = \frac{1}{j\omega\epsilon} (-j\vec{k} \times \vec{H}_0) \quad \vec{H}_0 = \frac{1}{j\omega\mu} (j\vec{k} \times \vec{E}_0)$$

Il campo $\vec{E}^i = E_y \hat{y}$ lo chiamo TE = trasverso-elettico

$$\vec{E}_{TE}^i = E_y \hat{y}$$

$$\vec{H}_{TE} = \frac{1}{j\omega\mu} (+j\vec{k} \times E_y \hat{y}) = \frac{1}{j\omega\mu} (j) (\hat{z} k_x \cdot E_y + k_z \cdot E_y (-\hat{x}))$$

$$\vec{H}_{TE} = H_x \hat{x} + H_z \hat{z}$$

se prendo un campo elettrico lungo y (forale), ho il campo magnetico lungo x e z

Se prendo un campo $\vec{H}^i \parallel \hat{y}$: $\vec{H}_x^i = H_y \hat{y}$ lo chiamo TH = trasverso-magnetico

$$\vec{E}_{TH}^i = \frac{1}{j\omega\epsilon} (-j\vec{k} \times \vec{H}_0^i) = (-j) \frac{1}{j\omega\epsilon} (k_x \hat{x} + k_z \hat{z}) \times H_y \hat{y} \rightarrow \text{è puramente tangenziale}$$

$\hookrightarrow E_x \hat{x} + E_z \hat{z}$ che è esattamente quello che mi serve \vec{E}_{TE}

generico

$$\vec{E} = \underbrace{E_y \hat{y}}_{\vec{E}_{TE}^i} + \underbrace{E_x \hat{x} + E_z \hat{z}}_{\vec{E}_{TH}^i}$$

e viceversa per \vec{H}

Linearietà: considero separatamente il caso TE e TH

TE: considero $\vec{E} = E_y \hat{y}$

TH: considero $\vec{H} = H_y \hat{y}$

\hookrightarrow è la condizione più semplice

CASO TH:

$$\vec{H}^i = H_y \hat{y} e^{-j\vec{k} \cdot \vec{r}}$$

zaffuso

$$\vec{H}^r = H_y \hat{y} e^{-j\vec{k} \cdot \vec{r}}$$

$$H_y^{\otimes}(x, 0) = H_y^{\otimes}(x, 0)$$

$$E_x^{\otimes}(x, 0) = E_x^{\otimes}(x, 0)$$

$\forall x, y$

COMBINAZIONE LINEARE se f, g, h sono indipendenti

$$a, b, c = 0$$

$$\textcircled{1} H_y^i e^{-jk_x x} + H_y^r e^{-jk_x x} = H_y^t e^{jk_x x} \quad (z=0)$$

è del tipo $a f(x) + b g(x) + c h(x) = 0$

se i k_x sono diversi $\rightarrow f, g, h$ sono indipendenti \rightarrow

$$\rightarrow a f + b g + c h = 0 \iff a = b = c = 0$$

ma $a = H_y^i \neq 0$: $a f(x) + b g(x) + c h(x) = 0 \quad \forall x$

dato che $a \neq 0$, l'unico possibilità è $f(x) = g(x) = h(x) \rightarrow a + b + c = 0$

La continuità dei campi impede che:

1. $k_x^i = k_x^r = k_x^t \rightarrow$ Legge di SNELL!

2. $H_{0y}^i + H_{0y}^r = H_{0y}^t$

chiamo $\Sigma = k_x^i$

$$\vec{k}^r = \Sigma \hat{x} + k_z^r \hat{z}$$

$$\vec{k}^t = \Sigma \hat{x} + k_z^t \hat{z}$$

$$\vec{k}^i = \Sigma \hat{x} + k_z^i \hat{z}$$

\vec{k}^r : $\vec{k}^r \cdot \vec{k}^r = \omega^2 \epsilon_1 \mu$ $\Sigma^2 + (k_z^r)^2 = \omega^2 \epsilon_1 \mu$

\vec{k}^t : $\vec{k}^t \cdot \vec{k}^t = \omega^2 \epsilon_2 \mu$ $\Sigma^2 + (k_z^t)^2 = \omega^2 \epsilon_2 \mu$ \rightarrow si determinano k_z

$$k_z^r = \pm \sqrt{\epsilon_1 \mu \omega^2 - \Sigma^2}$$

\vec{k}^t : $\Sigma^2 + (k_z^t)^2 = \omega^2 \epsilon_2 \mu$ $k_z^t = \pm \sqrt{\omega^2 \epsilon_2 \mu - \Sigma^2}$

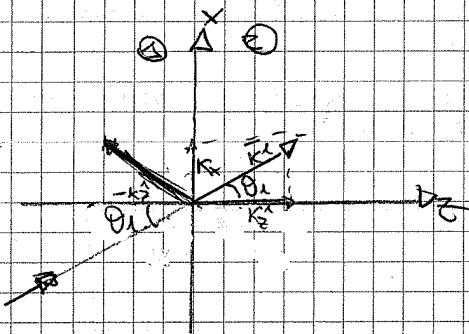
scegliamo $k_z^t = +\sqrt{\dots}$ \rightarrow in realtà viene scelto dallo sorgente $\epsilon \pm$

$$k_z^r = \pm k_z^t$$

$k_x = \Sigma$ per tutte le onde

$k_z^r = \pm k_z^t \rightarrow k_z^r = +k_z^t; k_x^r = k_x^t \Rightarrow \vec{k}^r = \vec{k}^t$ non sto mettendo fondo
 NO! \leftarrow riflesso \rightarrow o b stesso
 onda incidente

$\rightarrow k_z^r = -k_z^t$ si!!



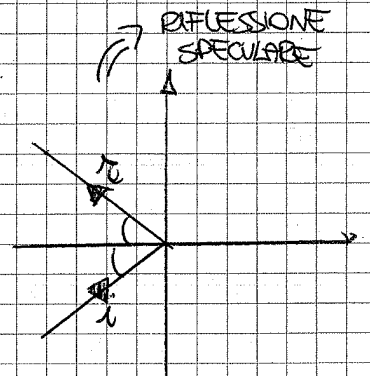
$$\vec{k}^r = \Sigma \hat{x} - k_z^t \hat{z}$$

$\Sigma = k_x^i = k^i \sin \theta^i$

$(k^i)^2 = \omega^2 \epsilon_1 \mu \equiv k_1^2$

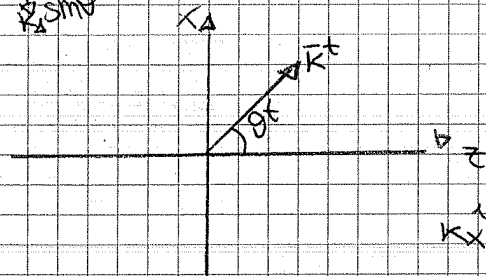
$\Sigma = k_x^i = k_1 \sin \theta^i$

$k_z^i = k_1 \cos \theta^i$



Risolto dalle eq. di Maxwell

$k_x^i = k_x^t$ mezzo senza perdite $\epsilon \in \mathbb{R}$



$k_x^t = k_2 \sin \theta^t$

$k_z^t = \omega^2 \epsilon_2 \mu$

$k_1^2 = \omega^2 \epsilon_1 \mu$

$k_x^i = k_x^t$

$\omega \sqrt{\epsilon_1} \sin \theta^i = \omega \sqrt{\epsilon_2} \sin \theta^t$ $\epsilon \in \mathbb{R}$

$m_1 \sin \theta^i = m_2 \sin \theta^t$ LEGGE DI SNELL

Se k_z immaginario \Rightarrow riflessione totale

Possiamo scomporre il campo incidente in 2 parti \rightarrow polarizzazione

15-0-2013

I fronti a fase costante sono sempre \perp alla superficie di separazione
più mi allontano + l'intensità di campo decade \propto (esponenzialmente)

Γ^{TE} coefficiente di riflessione = rapporto tra campo incidente e campo riflesso
 \rightarrow dipende dalla direzione di incidenza

coefficiente di trasmissione \rightarrow per vuoto $= 1 \pm \Gamma^{\text{TM}}$...

TE: riflessione minima a \perp \rightarrow più scarso al parallelo, + al riflesso

TM: inizia e finisce con gli stessi valori, ma poi è diverso: decresce per un po' fino
 \rightarrow se $\vec{k} \perp \vec{e} \parallel$ TE e TM sono lo stesso caso

angolo di Brewster (non c'è riflessione) per raso
 \hookrightarrow (dipende dagli ϵ)

VISIBILE \rightarrow polarizzato in modo casuale

$\rightarrow \lambda \ll$ degli oggetti.

\Rightarrow l'angolo di Brewster: un'onda riflessa a quest'angolo è solo TE (non c'è parte TM)

il nostro occhio non vede la polarizzazione

Transmission through die... (10) \rightarrow correggere TM con TE nel raso

- il punto in cui ho il max campo è la superficie del mezzo
- condizione peggiore è quella \perp (non quella di Brewster)

} condizione max per
l'intensità di campo
trasmissa all'interno

NORMATIVE

gli studi epidemiologici richiedono tempo.

È dagli anni '80 che siamo emersi dai campi e.m.

La potenza delle telefonie cellulari dei dispositivi è diminuita \rightarrow ma solo \times aumentato il numero
della rete, non \times scende.

Organizzazioni governative e non \rightarrow insieme di esperti che hanno il compito di valutare
la ricerca scientifica pubblicata

IRPA, ICNIRP, ... \rightarrow standardizzazione delle grandezze fisiche e di come si misurano

\Rightarrow nessuno di questi enti può agire a livello legislativo: standard, raccomandazioni

16-01-2013

Grafico di livello massimo di campo ammissibile (alle diverse frequenze)

\rightarrow riguarda l'ambiente: non superare quest'ambiente

\rightarrow non c'è rischio per le cittadini

In storico / quasi-storico volta ammissibile + altri \rightarrow il campo perno di meno, ...

\rightarrow non riguarda i dispositivi

\rightarrow è diventato una raccomandazione UE: invito agli stati membri e Regolamento (1999)