4. RELAZIONI NEL DOMINIO DELLA FREQUENZA

Introdotte le notozioni complesse, le 1º Equazione di Maxwell ($\nabla \times E = \frac{\partial B}{\partial t}$) prive di sorgenti si scrive:

$$\nabla \times \text{Re} \left[\hat{E}(\underline{z}) e^{j\omega t} \right] = -\frac{\partial}{\partial t} \text{Re} \left[\hat{B}(\underline{z}) e^{j\omega t} \right]$$

E analogemente per le altre equasioni.

Deto che Re[...] commute rispetto a $\nabla \times$, $\nabla \cdot \cdot \cdot \cdot \cdot \frac{\partial}{\partial t}$, si ha:

$$\operatorname{Re}\left[\nabla\times\hat{\underline{E}}(\underline{a})e^{j\omega t}+\hat{\underline{B}}(\underline{a})\frac{\partial}{\partial t}e^{j\omega t}\right]=\operatorname{Re}\left[\left\{\nabla\times\hat{\underline{E}}(\underline{a})+j\omega\,\hat{\underline{B}}(\underline{a})\right\}e^{j\omega t}\right]=0$$

Poiché deve essere uguale a zero PER OGNI t, deve valera:

$$\nabla \times \hat{E}(2) + j\omega \hat{B}(2) = 0$$

che è um' EQUAZIONE DIFFERENZIALE MELLE SOLE VARIABILI SPAZIALI

Considerando analogomente tutte la altre Equazioni di Maxwell e considerando i termini di sorgente in corrispondenze dei punti di sorgente $\underline{r} = \underline{r}'$, dove \underline{r}' indice le coordinate RIFERITE ALLE SORGENTI, si ottiene:

$$\nabla \times \hat{\underline{E}}(\underline{\alpha}) = -j\omega \hat{\underline{B}}(\underline{\alpha}) - \hat{\underline{J}}_{i\omega}(\underline{\alpha}')$$

$$\nabla \times \hat{\underline{H}}(\underline{\alpha}) = j\omega \hat{\underline{D}}(\underline{\alpha}) + \hat{\underline{J}}(\underline{\alpha}) + \hat{\underline{J}}_{i}(\underline{\alpha}')$$

$$\nabla \cdot \hat{\underline{D}}(\underline{\alpha}) = \hat{\beta}(\underline{\alpha}')$$

$$\nabla \cdot \hat{\underline{B}}(\underline{\alpha}) = 0$$

NON C'E' DIPENDENZA DAL TEMPO!

Doi vettori complessi soluzione di queste equezioni differenzioli, che sono FUNZIONI DI PUNTO, si ricovono i vettori elettromognetici, FUNZIONI DI SPAZIO E TEMPO, moltiplicando per ejut e prendendo la porte reale:

$$E(z,t) = Re\left[\hat{E}(z)e^{j\omega t}\right]$$

$$H(z,t) = Re\left[\hat{H}(z)e^{j\omega t}\right]$$

Nel seguito foremo niferimento solo e quantite ARMONICHE, rappresentate de VETTORIO SCORONI COMPLESSI E FUNZIONE DELLO SPAZIO: mon componire più "^" e la dipendenze de re sona sottointese.

Offenieure dunque le EQUAZIONI DI MAXWELL IN FREQUENZA:

$$\nabla \times \mathbf{E} = -\mathbf{j} \omega \mathbf{B} - \mathbf{J} \mathbf{i} \omega$$

$$\nabla \times \mathbf{H} = \mathbf{j} \omega \mathbf{D} + \mathbf{J} + \mathbf{J} \mathbf{i}$$

$$\nabla \cdot \mathbf{D} = \mathbf{f}$$

$$\nabla \cdot \mathbf{B} = \mathbf{0}$$

* Foremo insêtre riferimento a METEL LINEARI e ISOTROPI, che , quendo conduttori, orranno une CONDUCIBILITA' ESPEARE.

· BILANCIO ENERGETICO:

Moltiplichiamo scolormente le prime 2 Eq. di Mexwell per H* e - E:

$$\nabla \times \underline{E} = -j\omega \mu \underline{H} - \underline{J}_{im} \cdot \underline{H}^*$$

$$\nabla \times \underline{H}^* = \left[j\omega \varepsilon \underline{E} + g\underline{E} + \underline{J}_{\bar{c}} \right]^* \cdot (-\underline{E})$$

e, Sommondo membro a membro:

$$\nabla \cdot \left(\underline{\mathsf{E}} \times \underline{\mathsf{H}}^* \right) + j \omega \left(\mu \underline{\mathsf{H}} \cdot \underline{\mathsf{H}}^* - \varepsilon^* \underline{\mathsf{E}} \cdot \underline{\mathsf{E}}^* \right) + g \underline{\mathsf{E}} \cdot \underline{\mathsf{E}}^* = - \underline{\mathsf{J}}_{\mathsf{i}}^* \cdot \underline{\mathsf{E}} - \underline{\mathsf{J}}_{\mathsf{i}\omega} \cdot \underline{\mathsf{H}}^*$$

Integrando su un generico volume V contornato da una superficie S e dividendo per 2:

$$\iint \left(-\frac{J_{i}^{*} \cdot E}{2} - \frac{J_{im} \cdot H^{*}}{2}\right) dV =$$

$$= \iint g \frac{E \cdot E^{*}}{2} dV + j\omega \iint \left(\mu \frac{H \cdot H^{*}}{2} - \epsilon^{*} \frac{E \cdot E^{*}}{2}\right) dV + \frac{1}{2} \iint \left(E \times H^{*}\right) \cdot \underline{m}_{0} dS$$

$$V$$

· SIGNIFICATO DEI TERHINI

(1) SORGENTI:
$$\iint \left(-\frac{\overline{J_i}^* \cdot \overline{E}}{2} - \frac{\overline{J_{im}} \cdot \underline{H}^*}{2}\right) dV$$

le quoutité:
$$-\frac{J_i^* \cdot E}{2} = -\frac{1}{2} J_o E_o \underline{i}_o \cdot \underline{e}_o \cos \frac{y_e}{2} - \underline{j} \cdot \frac{1}{2} J_o E_o \underline{i}_o \cdot \underline{e}_o \sin \frac{y_e}{2}$$

poiché:
$$\underline{J}_{i} = J \sin(\omega t) \underline{i}_{o}$$
 $\underline{E} = E \sin(\omega t + V_{e}) \underline{e}_{o}$
 $= \sum_{i} \int_{i} \cos(\omega t) - \underline{J}_{i} \sin(\omega t)$
 $= \sum_{i} \int_{i} \sin(\omega t) \cdot \underline{J}_{i} = -J_{o} \underline{i}_{o}$
 $= \sum_{i} \int_{i} \sin(\omega t) \cdot \underline{J}_{i} = -J_{o} \underline{i}_{o}$
 $= \sum_{i} \int_{i} \sin(\omega t) \cdot \underline{J}_{i} = -J_{o} \underline{i}_{o}$

Overdo ossunto, per comodite, POLARIZZAZIONI ZINEARI.

Dunque, onolizzondo, si he:

- PARTE REALE: POTENZA MEDIA EROGATA in un periodo mell'unité di volume doble sorgenti elettriche.
- PARTE IMMAGINARIA: mon he un termine corrispondente; tuttovie, quoude Ce difference di FASE tre E e Ji è (Pe = II), coimeide con C'AMPIEZZA DELLA POTENZA, a MEDIA NULLA im un periodo, che istente per istente viene fornite i poi recuperate delle sergenti

Viene dette POTENZA REATTIVA: è una misure delle correnti e dei compi che pur NON erogando potense elatromagnetice, somo presenti mei generatori!

L'anolisi è avaloge per le sorgenti magnetiche dovute el fettore - Jim · H*

(2) DISSIPATIONE: \(\int ge-E* dlV \rightarrow E'un [TERMINE REALE] , poiché q e'assumte reale!

Coincide con la POTENZA MEDIA DISSIPATA in un periodo per effetho della CONDUCIBILITA (g) del MEZZO!

ATTENZIONE: $\mu \in \mathcal{E}$ soup COMPLESSI! — Comsiderious eventueli DISSIPAZIONI! $\mu = \mu \cdot (\mu' + j \mu'')$ $\mathcal{E} = \mathcal{E}_{\mathcal{E}}(\mathcal{E}' + j \mathcal{E}'')$

$$\mu \frac{H \cdot H^*}{2} - \epsilon^* \frac{E \cdot E^*}{2}$$

=
$$\frac{1}{2} \left[\mu_{0} \left(\mu' + j \mu'' \right) \underline{H} \cdot \underline{H}^{*} - \varepsilon_{0} \left(\varepsilon' - j \varepsilon'' \right) \underline{\varepsilon} \cdot \underline{\varepsilon}^{*} \right] =$$

$$=\frac{1}{2}\left(\mu_{0}\mu'\underline{H}_{0}\underline{H}^{*}-\epsilon_{0}\epsilon'\underline{E}_{0}\underline{E}^{*}\right)+\underline{j}\left(\mu_{0}\mu''\underline{H}_{0}\underline{H}^{*}+\epsilon_{0}\epsilon''\underline{E}_{0}\underline{E}^{*}\right)$$

Tenuto conto che µ" ed E" sono SEMPRE NEGATIVI mei mezzi considerati, obbieno:

che à la POTENZA MEDIA DISSIPATA în un perieolo per effetto dei meccanismi di POLARIZZAZIONE DIELETTRICI e MAGNETICI.

E'diverse delle dissipazione per conducibilità (Effetto Joue), queste è dovate più od unti onelastici interni tre le particule.

contiene due termini che, del confronto con i termini di sorgente, coincioloro con l'AMPIEZZA della VARIAZIONE DI ENERGIA IMMAGAZZINATA mei CAMPI elettrico e magnetico, rispettivamente, mel caso di Ve = Vh = 0)

POTENZA REATTIVA

- PARTE REALE: Potense medie in un periodo che FLUISCE attroverso S;
- PARTE IMMAGINARIA: POTENZA REATTIVA in corrispondenze di S;
 OSCILLA, USCENDO ed entrondo melle superficie!

P = 1 E × H*

VETTORE DI POYNTING COMPLESSO

(deusite superficiole di Potense: W/2 oppine YA)

Notore che:

- 1) se il mezzo è privo di dissipazioni (g=0) > E ed pl sono REALI. Viceverse!
 2) se ci sono dissipazioni, E e pl sono COMPLESSI > c'è uno SFASAMENTO tre
 E e D e/o tre H & B.

Cio' rende NON mulle la medie in un periodo del termine:

$$\iiint_{\mathbb{R}} \left(\overline{E} \cdot \frac{\partial f}{\partial D} + \overline{H} \cdot \frac{\partial f}{\partial B} \right) d\Lambda$$

che appare mel Terreure di Poynting mel dominio del tempo!

