

LEZIONE #18 VETTORI E MATRICI DI JONES

COME ABBIAMO VISTO IN PRECEDENZA IL CAMPO \vec{E} E' SUFFICIENTE PER DESCRIVERE UN'ONDA E.M. INOLTRE \vec{E} UN VETTORE PLANARE ESSO PUO' ESSERE SEMPRE SCOMPOSTO NELLA SOMMA DI DUE COMPONENTI LINEARMENTE INDIPENDENTI, QUESTO CI PERMETTE DI RAPPRESENTARE GLI STATI DI POLARIZZAZIONE DI UN ONDA E.M. MEDIANTE UN FORMALISMO ALGEBRICO COMPATTO E ELEGANTE (VETTORI DI JONES) MENTRE LA MANIPOLAZ. DEGLI STATI DI POLARIZZAZIONE CHE AVVIENE TRAMITE X STALLI BI-REFRANGENTI, SI PUO' SIMULARE TRAMITE MATRICI 2X2 DETTE MATRICI DI JONES. PARTIAMO SCRIVENDO

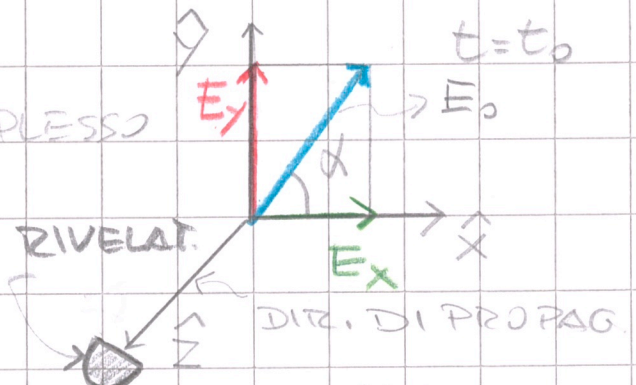
$$\vec{E} = E_x \hat{x} + E_y \hat{y}$$

CHE NEL FORMALISMO COMPLESSO

POSSIAMO SCRIVERE COME

$$\vec{E}_x = E_{0x} e^{i(kz - \omega t + \varphi_x)}$$

$$\vec{E}_y = E_{0y} e^{i(kz - \omega t + \varphi_y)}$$



DOVE $E_x = \text{Re}(\tilde{E}_x)$ E

$$E_y = \text{Re}(\tilde{E}_y) \Rightarrow \vec{E} = E_{0x} e^{i(kz - \omega t + \varphi_x)} \hat{x} + E_{0y} e^{i(kz - \omega t + \varphi_y)} \hat{y} \equiv E_{0x} e^{i\varphi_x} \hat{x} + E_{0y} e^{i\varphi_y} \hat{y}$$

IL VETTORE COMPLESSO

$$\vec{E}_0 = \begin{bmatrix} \tilde{E}_{0x} \\ \tilde{E}_{0y} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E_{0x} e^{i\varphi_x} \\ E_{0y} e^{i\varphi_y} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E_0 \cos \alpha e^{i\varphi_x} \\ E_0 \sin \alpha e^{i\varphi_y} \end{bmatrix}$$

$$E_0 e^{i\varphi_x} \begin{bmatrix} \cos \alpha \\ \sin \alpha \end{bmatrix} \Delta \varphi$$

QUESTA RELAZIONE RAPP.

PRESENTA L'AMPIETTA COMPLESSA DI \vec{E} A $t = t_0$

QUESTA ESPRESSIONE PUO' ESSERE NORMALIZZATA DIVIDENDO PER E_0 $\frac{E_0}{E_0} e^{i\varphi_x} \begin{bmatrix} \cos \alpha \\ \sin \alpha e^{i\Delta\varphi} \end{bmatrix}$ QUESTA E'

LA RELAZIONE DI BASE PER RICAVARE I VETTORI DI JONES PER LA POLARIZZAZIONE LINEARE, CIRCOLARE E ELLITTICA RETTA (ASSI $\parallel x$ E y)

• 1 $\alpha = 0$ $e^{i\varphi_x} \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}$ CON UNA OPPORTUNA SCELTA DEL SIDI POSSIAMO PORRE $\varphi_x = 0 \Rightarrow \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}$, MA

$\alpha = 0 \Rightarrow \vec{E} \parallel \hat{x} \Rightarrow$ POLARIZZAZIONE LINEARE H (LH)

• 2 $\alpha = \pi/2$, $\Delta\varphi = 0$ ($\varphi_x = 0 = \varphi_y$) $\Rightarrow \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$ LINEARE V (LV)

• 3 $\alpha \neq 0$; $\alpha \neq \pi/2$, $\Delta\varphi = 0 \Rightarrow \begin{bmatrix} \cos \alpha \\ \sin \alpha \end{bmatrix}$ LINEARE CON ANGOLO α .

• ESEMPIO $\alpha = 60^\circ = \frac{1}{3}\pi$, $\Delta\varphi = 0 \Rightarrow \begin{bmatrix} \cos \frac{\pi}{3} \\ \sin \frac{\pi}{3} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1/2 \\ \sqrt{3}/2 \end{bmatrix} \Rightarrow$

$$\frac{1}{2} \begin{bmatrix} 1 \\ \sqrt{3} \end{bmatrix} \Rightarrow \alpha = \tan^{-1} \left(\frac{E_{0y}}{E_{0x}} \right)$$

• 4 $\alpha = \frac{\pi}{4} = 45^\circ$, $\Delta\varphi = \pm \pi/2 \Rightarrow \begin{bmatrix} 1/\sqrt{2} \\ 1/\sqrt{2} e^{\pm i\pi/2} \end{bmatrix} \Rightarrow$

$E_{0x} = E_{0y}$ $\frac{1}{\sqrt{2}} \begin{bmatrix} 1 \\ \pm i \end{bmatrix} \Rightarrow$ CIRCOLARE SX (+i) (ANTICLOCKWISE) CIRCOLARE SX (-i) (CLOCKWISE) = LCP E RCP

RE SX (+i) (ORARIO) = LCP E RCP

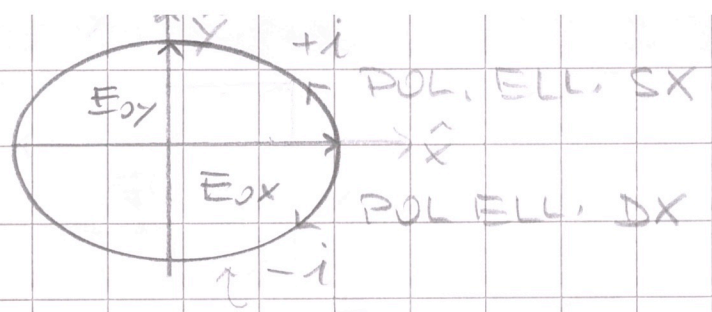
• PROBLEMA DIMOSTRARE CHE $\frac{1}{\sqrt{2}} \begin{bmatrix} 1 \\ +i \end{bmatrix}$ RAPP.

UN ONDA E.M. PIANA MONOCROMATICA IL CUI CAMPO \vec{E} RUOTA IN SENSO ANTICLOCKWISE

• 5 $\alpha = \frac{\pi}{4}$; $\Delta\varphi = \pm \pi/2$ $\begin{bmatrix} E_{0x} \\ E_{0y} e^{\pm \pi/2} \end{bmatrix}$ IN QUESTO CASO $E_{0x} \neq E_{0y}$ \Rightarrow

CASO E_{0x} E E_{0y} SONO GLI ASSI DELLA ELLISSE

$\underline{SE} E_{ox} > E_{oy} \Rightarrow$



$$\frac{E_0}{\sqrt{E_{ox}^2 + E_{oy}^2}} \begin{bmatrix} E_{ox} \\ E_{oy} + i \end{bmatrix}$$
 TERMINE DI NORMALIZZAZIONE

6 ESISTE ANCHE UN CASO DI POLARIZZAZIONE ELLITTICA CON GLI ASSI DELLA ELLISSE CHE SONO INCLINATI RISPETTO A \hat{x}, \hat{y} IN QUESTO CASO $\Delta\varphi \neq 0, \pm\pi, \pm 2\pi \pm m\pi$ (POLAR, LINEARE)

$\Delta\varphi \neq \pm\pi/2 \pm 3/2\pi \pm (m + 1/2)\pi$ CON $m = 0, +1, +2 \dots$

ESEMPIO CONSIDERIAMO IL CASO IN CUI E_x GUIDA E_y (POL. ELL. SX) E PONIAMO $E_x = A$ E $E_y = b$ (CON A E b POSITIVI) IL VETTORE DI JONES E'

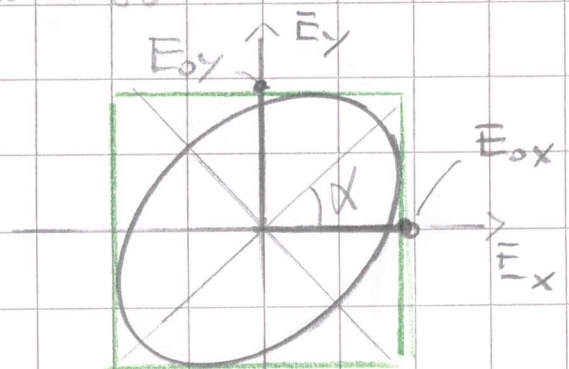
$$\vec{E} = \begin{bmatrix} A \\ b e^{i\Delta\varphi} \end{bmatrix}$$
 PONIAMO $\varphi_x = 0$ E $\varphi_y = \epsilon \Rightarrow$

$$\begin{bmatrix} A \\ b e^{i\epsilon} \end{bmatrix}$$
 USANDO IL TEOR. DI EULERO \Rightarrow
 $b e^{i\epsilon} = b(\cos\epsilon + i\sin\epsilon) = B + iC \Rightarrow$

$$\begin{bmatrix} A \\ B + iC \end{bmatrix}$$
 POL. ELL. GENEERICA SX

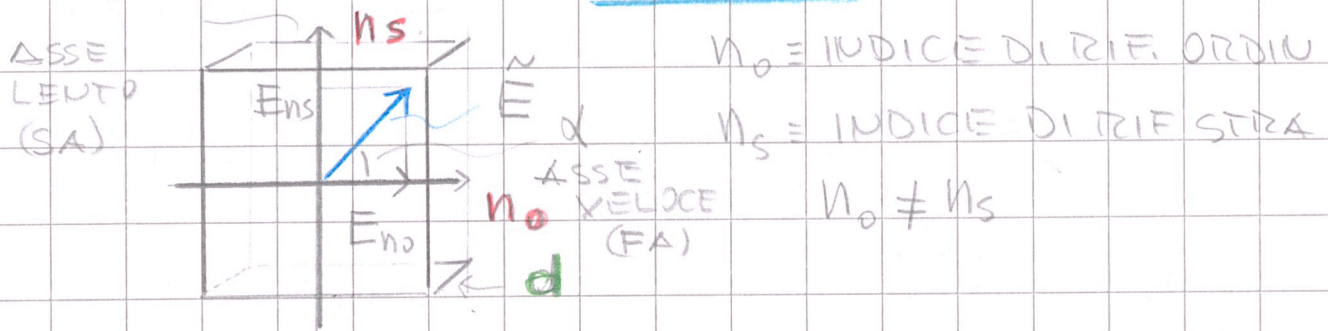
IN QUESTO CASO IL TERMINE DI NORMALIZZAZIONE E' $1/\sqrt{A^2 + B^2 + C^2}$. INVECE L'ELLISSE DI POLARIZZAZIONE E' INCLINATA DI UN ANGOLO PARI A

$$\tan 2\chi = \frac{2E_{ox}E_{oy} \cos\epsilon}{E_{ox}^2 - E_{oy}^2}$$



BIRIFRANGENZA - LAMINE $\lambda/2$ E $\lambda/4$

UN MATERIALE BIRIFRANGENTE POSSIEDE DUE INDICI DI RIFRAZIONE DIFFERENTI A SECONDA DELLA DIREZIONE DELLA LUCE \Rightarrow NON SONO OTTICAMENTE ISOTROPI. ESEMPIO



ASSUMENDO LA GEOMETRIA DELLA FIGURA SOPRA IL CAMPO \vec{E} CHE INCIDE SUL CRISTALLO BI-RIF. (PER ALTRO TRASPARENTE ALLA LUCE E QUINDI PUO' OPERARE SOLO NEL DOMINIO DELLE FREQUENZE DOVE IL CRISTALLO E' TRASPARENTE) PUO' ESSERE SCOMPOSTO NELLA COMP. E_{no} ORDINARIA E NELL'ALTRA COMPONENTE E_{ns} STRAORDINARIA. QUESTE DUE COMPONENTI ATTRAVERSERANNO LO SPESORE d A VELOCITA' DI PROPAGAZIONE DIFFERENTI

$n_o = \frac{c}{v_o} \neq n_s = \frac{c}{v_s}$ QUINDI EMERGERANNO DAL CRISTALLO CON FASI DIFFERENTI LA CUI COMBINAZIONE OPPORTUNA MODIFICA LO STATO DI POLARIZZAZIONE DELLA LUCE ENTRANTE. I CRISTALLI BIRIFRANGENTI POSSONO ESSERE ORIENTATI IN MODO TALE DA AGIRE DA FILTRO DI POLARIZZAZIONE IN QUESTO CASO SELEZIONANO

UNO DA UN FASCIO DI LUCE NON POLARIZZATA SOLO I CAMPI \vec{E} CHE OSCILLANO IN UN DETER.

PIANO \Rightarrow AGENDO DA POLARIZZATORI LINEARI



ROTAZIONE - POLARIZZAZIONE CIR. - POLARIZZAZIONE ELLITTICA, CONSIDERIAMO \vec{E} RAPPRESENTATO COME $\vec{E} = \vec{E}_0 e^{i(Kz - \omega t)}$

QUINDI SI TRATTA DI UN'ONDA PIANA MONOCROMATICA $\Delta \neq 0$, UN CRISTALLO BIRIFRANGENTE NON MODIFICA ω NON MODIFICA LA FASE RESIDUA $\vec{E}_0 = E_0 e^{i\varphi_0}$ MA LA COMPONENTE DI \vec{E} CHE OSCILLA LUNGO FA (FAST AXIS) PER UNO SPESSORE "d" NELLO SPAZIO EUCLIDEO, AVITA' PERCORSO UNO SPESSORE $d n_s$ NELLO SPAZIO FISICO, COSI' LA COMPONENTE DELLO SA (SLOW AXIS) $\Rightarrow d n_s$. QUANDO LE DUE COMPONENTI EMERGERANNO DAL CRISTALLO E SI RICOMPORRANNO AVIZANNO UNA FASE $\Delta \varphi$

SPAZIALE DATA DA $\frac{2\pi}{\lambda} d n_s - \frac{2\pi}{\lambda} d n_o = \frac{2\pi d (n_s - n_o)}{\lambda}$

SE IMPOVIAMO $\Delta \varphi = \frac{\pi}{2}$ OTTEVIAMO

$$\frac{2\pi}{\lambda} d (n_s - n_o) = \frac{\pi}{2} \Rightarrow d (n_s - n_o) = \frac{\lambda}{4} \text{ CON } \Delta \varphi = \pi$$

$$\Rightarrow \frac{2\pi}{\lambda} d (n_s - n_o) = \pi \Rightarrow d (n_s - n_o) = \frac{\lambda}{2}$$

NEL PRIMO CASO ABBIAMO OTTEVUTO UNA POLARIZZAZIONE ELLITTICA SE $\chi \neq 0, \pi/2, \pi/4 \Rightarrow \vec{E}_{0ns} \neq \vec{E}_{0no}$ MA SE $\chi = \frac{\pi}{4} = 45^\circ$ OTTEVIAMO UNA

POLARIZZAZIONE CIRCOLARE ($\Delta\varphi = \pm\pi/2$, $E_x = E_y$)

QUESTA PUO' ESSERE DX O SX A SECONDA CHE $\Delta\varphi$ SIA

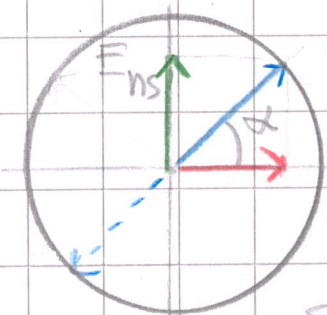
$+ \pi/2$ o $-\pi/2$ $e^{\pm i\pi/2} \Rightarrow \begin{bmatrix} 1 \\ \pm i \end{bmatrix}$.

• OSSERVAZIONE. $2\pi d n$ PUO' ESSERE INTERPRETA

TO COME SPAZIO MATER. d EQUIVALENTE A UNO SPAZIO LIBERO nd (NELLO STESSO TEMPO CHE L'ONDA PERCORRE d NEL MATERIALE PERCORREREBBE $d \cdot n$ NELLO SPAZIO LIBERO, $n = \frac{c}{v}$) MA ANCHE COME

$2\pi d \frac{n}{\lambda} \Rightarrow$ DATO CHE ω NON CAMBIA LA λ_L DELLO SPAZIO LIBERO E' λ_M MATERIALE.

PER OTTENERE LA LCP O RCP E' NECESSARIO CONSIDERARE L'ANGOLO α



\vec{E}_0 OSCILLA A ω NEL PIANO DEFINITO DA α . CON $\alpha = 45^\circ$ LA POLARIZZAZIONE E' CIRCOLARE.

PROBLEMA: SARA DX O

SX, PER OTTENERE LA POLARIZZAZIONE

CIRCOLARE OPPOSTA QUANTO DEVE VALERE

α ? NEL CASO DI $\lambda/2$ SI OTTIEVE UNA ROTAZIO

NE DELLA POLARIZZAZIONE LINEARE. ANCHE

IN QUESTO CASO L'ANGOLO DI ROTAZIONE DIPEN

DE DALL'ANGOLO α MA SI RICORDI CHE IN QUESTI

CASO $\Delta\varphi = \pi$. PROBLEMA: DIMOSTRARE QUESTA

AFFERMAZIONE.

• MATRICI DI JONES QUESTI ARGOMENTI CI PORTA

NO A PENSARE CHE QUESTI ELEMENTI OTTICI

SI POSSONO RAPPRESENTARE TRAMITE UNA
MATRICE 2×2 $M = \begin{vmatrix} a & b \\ c & d \end{vmatrix}$ QUESTE MATRICI

SONO DETTE MATRICI DI JONES. L'AZIONE DEL
POLARIZZATORE SULLO STATO DI POLARIZZAZIONE
LO POSSIAMO QUINDI FORMALIZZARE CON LA

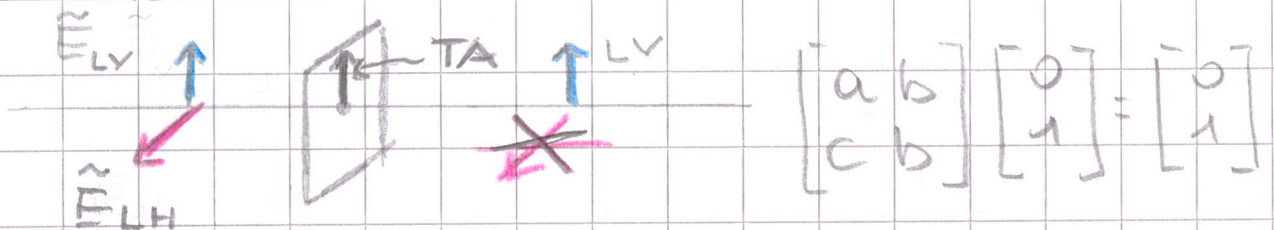
SEGUENTE RELAZIONE $\begin{bmatrix} a & b \\ c & d \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ y \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} x' \\ y' \end{bmatrix}$

OSSERVAZIONE, LE MATRICI
CHE RAPPRESENTANO
L'AZIONE CHE L'ELEMENTO

\uparrow MAT. DI JONES
 \uparrow VETTORE ENTRANTE
 \uparrow VETTORE USCENTE

POLARIZZATORE OPERA SULLO STATO DI POLARIZZA-
ZIONE VANNO COSTRUIRE AD-HOC. • ESEMPIO

CONSIDERIAMO IL CASO DI UN POLARIZZATORE



QUESTA RELAZIONE TRA VETTORI E MATRICI È
EQUIVALENTE ALLE RELAZIONI ALLE RELAZIONI
ALGEBRICHE $a \cdot 0 + b \cdot 1 = 0$; $c \cdot 0 + d \cdot 1 = 1 \Rightarrow$

$b = 0$ E $d = 1$. ORA CONSIDERIAMO IL CASO DI

POLARIZZAZIONE LH $\begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} \Rightarrow \begin{bmatrix} a & b \\ c & d \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix}$

$a \cdot 1 + b \cdot 0 = 0 \Rightarrow c = 0$ E $a = 0 \Rightarrow$ UN POLARIZ-
 $c \cdot 1 + d \cdot 0 = 0$

ZATORE LINEARE È RAPP. DALLA MATRICE

$\begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$. SEGUENDO QUESTO APPROCCIO SI POSSO

NO COSTRUIRE LE MATRICI DI VARI ELEMENTI
DI POLARIZZAZIONE DI CUI SUL "FOYLES"

TROVATE UNA ESTESA TABELLA, DOVE STA IL VAN
TAGGIO DELL'UTILIZZO DI QUESTO FORMALISMO?

DEL CASO DI UTILIZZO DI UN ELEMENTO SINGOLO
FORSE NON C'È, MA IN UN SISTEMA CHE UTILIZZA
UNA SERIE DI ELEMENTI POLARIZZATORI RAPPRESEN
TATI DA UNA SERIE DI MATRICI $M_1, M_2, M_3 \dots M_n$
ALLORA UNO STATO DI POLARIZZAZIONE V CHE
ENTRA NELLA SERIE DI POLARIZZATORI M_n EMER
GE CON UNA POLARIZZAZIONE $M_S V$ DOVE
 $M_S \equiv (M_1 M_2 M_3 \dots M_n) \Rightarrow (M_1 M_2 \dots M_n) V = M_S V$