
Elettromagnetismo

Prof. Francesco Ragusa
Università degli Studi di Milano

Lezione n. 35 - 11.05.2023

Equazione delle Onde
Elettromagnetiche e sue soluzioni
Onde piane - Onde monocromatiche
Polarizzazione delle onde

Anno Accademico 2022/2023

Equazione dell'onda

- Scriviamo adesso l'equazione di propagazione dei campi $\mathbf{E}$ e $\mathbf{B}$ dopo che l'onda è stata generata

- Utilizziamo le equazioni di Maxwell nel vuoto con $\rho = 0$ e $\mathbf{J} = 0$

$$\nabla \cdot \mathbf{E} = 0 \quad \nabla \cdot \mathbf{B} = 0 \quad \nabla \times \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} \quad \nabla \times \mathbf{B} = \left(\frac{1}{c^2} \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} \right) \rightarrow \epsilon_0 \mu_0$$

- Si tratta di un sistema di equazioni differenziali accoppiate
- Per disaccoppiare i campi $\mathbf{E}$ e $\mathbf{B}$ calcoliamo il rotore delle ultime due equazioni

- Utilizziamo l'identità (diapositiva 82) $\nabla \times (\nabla \times \mathbf{V}) = \nabla(\nabla \cdot \mathbf{V}) - \nabla^2 \mathbf{V}$
- Appliciamola alla terza equazione

$$\nabla \times (\nabla \times \mathbf{E}) = \nabla(\nabla \cdot \mathbf{E}) - \nabla^2 \mathbf{E} = -\nabla^2 \mathbf{E} = -\nabla \times \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} = -\frac{\partial \nabla \times \mathbf{B}}{\partial t}$$

- Utilizziamo la quarta equazione

$$-\nabla^2 \mathbf{E} = -\frac{\partial \nabla \times \mathbf{B}}{\partial t} \quad \longrightarrow \quad \nabla^2 \mathbf{E} = \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 \mathbf{E}}{\partial t^2}$$

- È una forma compatta per indicare le tre equazioni

$$\nabla^2 E_x = \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 E_x}{\partial t^2} \quad \nabla^2 E_y = \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 E_y}{\partial t^2} \quad \nabla^2 E_z = \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 E_z}{\partial t^2}$$

Equazione dell'onda

- Si può dimostrare che anche le componenti B_x , B_y , B_z del campo magnetico soddisfano la stessa equazione del campo E

$$\nabla^2 \mathbf{B} = \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 \mathbf{B}}{\partial t^2}$$

- Inoltre verificheremo in seguito che anche il potenziale vettore A e il potenziale scalare ϕ soddisfano la stessa equazione dell'onda
- Da un punto di vista matematico si tratta di una equazione differenziale alle derivate parziali di tipo iperbolico

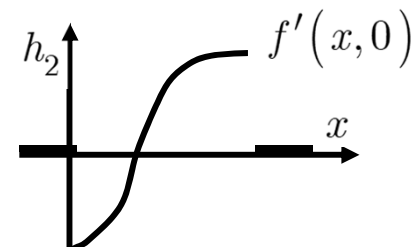
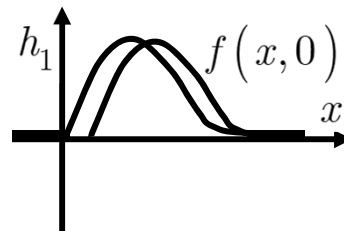
$$\nabla^2 f - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 f}{\partial t^2} = 0$$

- Per risolverla occorre definire le condizioni iniziali

$$f(\mathbf{r}, 0) = h_1(\mathbf{r}) \quad \left. \frac{\partial f(\mathbf{r}, t)}{\partial t} \right|_{t=0} = h_2(\mathbf{r})$$

- Ad esempio nel caso unidimensionale

$$\frac{\partial^2 f}{\partial x^2} - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 f}{\partial t^2} = 0$$



Soluzioni dell'equazione dell'onda

- Le equazioni trovate sono una generalizzazione a tre dimensioni dell'equazione dell'onda in una dimensione

$$\frac{\partial^2 f(x, t)}{\partial x^2} = \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 f(x, t)}{\partial t^2} \quad \longrightarrow \quad \nabla^2 f(\mathbf{r}, t) = \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 f(\mathbf{r}, t)}{\partial t^2}$$

- Com'è noto nel caso unidimensionale la soluzione generale è

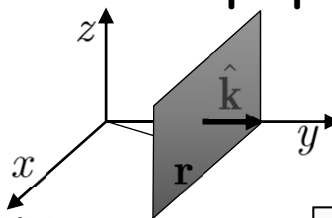
$$f(x, t) = u(x - ct) + v(x + ct) \quad u, v \text{ sono funzioni continue con derivata continua}$$

- Naturalmente la funzione $E_y = -\mu_0 c K R_T(x - ct)$ soddisfa il nostro problema della corrente superficiale infinita
- Per correnti parallele ai piani $x-y$ e $x-z$ le soluzioni avrebbero potuto essere

$$E_x = -\mu_0 c K R_T(z - ct) \quad E_z = -\mu_0 c K R_T(y - ct)$$

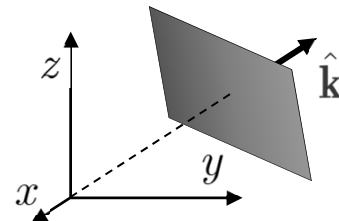
- La caratteristica saliente di queste soluzioni è che il campo è costante sui piani perpendicolari alla direzione di propagazione
- Ad esempio

$$y - ct = \hat{\mathbf{e}}_y \cdot \mathbf{r} - ct$$



- Nel caso in cui la direzione di propagazione sia arbitraria

$$\hat{\mathbf{e}}_i \rightarrow \hat{\mathbf{k}} \quad \hat{\mathbf{e}}_i \cdot \mathbf{r} - ct \rightarrow \hat{\mathbf{k}} \cdot \mathbf{r} - ct$$



E è costante in ogni punto del piano

NB: non tutte le soluzioni sono onde piane

Soluzioni dell'equazione dell'onda

- Cerchiamo le soluzioni dell'equazione dell'onda unidimensionale utilizzando la trasformata di Fourier

$$\frac{\partial^2 f(x, t)}{\partial x^2} = \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 f(x, t)}{\partial t^2}$$

- La trasformata di Fourier è definita come

$$F(k) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(x) e^{-ikx} dx$$

$$f(x) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} F(k) e^{+ikx} dk$$

- Applicando le formule precedenti alla funzione di due variabili $f(x, t)$

$$F(k, t) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(x, t) e^{-ikx} dx$$

$$f(x, t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} F(k, t) e^{+ikx} dk$$

- Calcoliamo le derivate di $f(x, t)$

$$\frac{\partial^2}{\partial x^2} f(x, t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} -k^2 F(k, t) e^{+ikx} dk$$

$$\frac{1}{c^2} \frac{\partial^2}{\partial t^2} f(x, t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 F(k, t)}{\partial t^2} e^{+ikx} dk$$

- Introduciamo nell'equazione

$$\frac{\partial^2 f(x, t)}{\partial x^2} - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 f(x, t)}{\partial t^2} = 0 \quad \longrightarrow \quad -\frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} \left(k^2 F(k, t) + \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 F(k, t)}{\partial t^2} \right) e^{+ikx} dk = 0$$

- L'integrando deve essere identicamente nullo

$$\frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 F(k, t)}{\partial t^2} + k^2 F(k, t) = 0$$

Soluzioni dell'equazione dell'onda

- Abbiamo pertanto ricondotto il problema alla ricerca della soluzione di un'equazione differenziale ordinaria (oscillatore armonico)

$$\frac{d^2 F(k, t)}{dt^2} = -\omega^2 F(k, t) \quad \omega^2 = k^2 c^2$$

- Per ogni valore di k la soluzione è

$$F(k, t) = U(k)e^{-i\omega t} + V(k)e^{+i\omega t}$$

- Rimandiamo la discussione delle "costanti" $U(k)$ e $V(k)$ che dipendono dalle condizioni iniziali
- Inserendo nell'espressione per $f(x, t)$

$$f(x, t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} [U(k)e^{-i\omega t} + V(k)e^{+i\omega t}] e^{+ikx} dk$$

$$f(x, t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} [U(k)e^{-i\omega t + ikx} + V(k)e^{+i\omega t + ikx}] dk$$

$$f(x, t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} [U(k)e^{-ikct + ikx} + V(k)e^{+ikct + ikx}] dk$$

$$f(x, t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} [U(k)e^{+ik(x-ct)} + V(k)e^{+ik(x+ct)}] dk$$

Soluzioni dell'equazione dell'onda

- Esaminiamo la soluzione trovata

$$f(x, t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} [U(k)e^{+ik(x+ct)} + V(k)e^{+ik(x-ct)}] dk$$
$$f(x, t) = u(x + ct) + v(x - ct)$$

- Abbiamo ritrovato la soluzione di D'Alembert
- La soluzione generale dell'equazione è la somma di due onde
 - Un'onda che propaga nel senso negativo delle x
 - Un'onda che propaga nel senso positivo delle x
- È facile verificare che per una arbitraria funzione $h(x)$, due volte continua $h(x \pm ct)$ è soluzione dell'equazione delle onde
- Inoltre osserviamo che le funzioni $\exp[\pm ik(x \pm ct)]$ sono soluzioni dell'equazione delle onde
 - Sono funzioni trigonometriche (seni e coseni)
 - I parametri ω e k non sono indipendenti $\omega = kc$
 - Le funzioni $\exp[\pm ik(x \pm ct)]$ dette anche onde monocromatiche di frequenza $\omega = kc$
- La soluzione generale, espressa sotto forma di trasformata, è una sovrapposizione (integrale) di onde monocromatiche con frequenze diverse

Soluzioni dell'equazione dell'onda

- Per finire determiniamo $U(k)$ e $V(k)$ in funzione delle condizioni iniziali

$$f(x, 0) = h_1(x) \quad H_1(k) = \int_{-\infty}^{+\infty} h_1(x) e^{-ikx} dx \quad h_1(x) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} H_1(k) e^{+ikx} dk$$

$$\left. \frac{\partial f(x, t)}{\partial t} \right|_{t=0} = h_2(x) \quad H_2(k) = \int_{-\infty}^{+\infty} h_2(x) e^{-ikx} dx \quad h_2(x) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} H_2(k) e^{+ikx} dk$$

- Abbiamo

$$f(x, t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} [U(k) e^{+ik(x+ct)} + V(k) e^{+ik(x-ct)}] dk$$

$$f(x, 0) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} [U(k) + V(k)] e^{+ikx} dk \quad \longrightarrow \quad H_1(k) = U(k) + V(k)$$

- Inoltre

$$\dot{f}(x, t) = \frac{\partial}{\partial t} f(x, t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} ikc [U(k) e^{+ik(x+ct)} - V(k) e^{+ik(x-ct)}] dk$$

$$\dot{f}(x, 0) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} ikc [U(k) - V(k)] e^{+ikx} dk \quad \longrightarrow \quad H_2(k) = ikc [U(k) - V(k)]$$

- Otteniamo

$$U(k) = \frac{1}{2} \left[H_1(k) + \frac{H_2(k)}{ikc} \right]$$

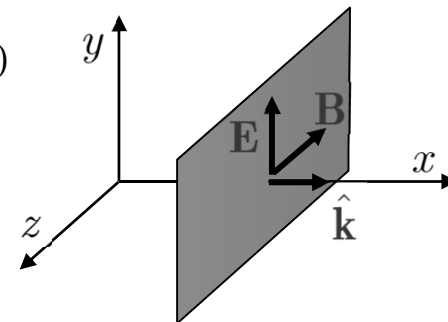
$$V(k) = \frac{1}{2} \left[H_1(k) - \frac{H_2(k)}{ikc} \right]$$

Onde piane e monocromatiche

- Ritorniamo alle onde elettromagnetiche
 - Abbiamo visto che i campi $\mathbf{E}$ e $\mathbf{B}$ soddisfano le equazioni

$$\nabla^2 \mathbf{E} = \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 \mathbf{E}}{\partial t^2} \quad \nabla^2 \mathbf{B} = \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 \mathbf{B}}{\partial t^2} \quad \frac{1}{\epsilon_0 \mu_0} = c^2$$

- In coordinate cartesiane le 6 componenti dei campi soddisfano le equazioni dell'onda
- Una soluzione dell'equazione dell'onda non soddisfa necessariamente le equazioni di Maxwell (che accoppiano $\mathbf{E}$ e $\mathbf{B}$)
 - Le equazioni d'onda per $\mathbf{E}$ e per $\mathbf{B}$ sono disaccoppiate
- La richiesta che le soluzioni soddisfino anche le equazioni di Maxwell restringe le soluzioni accettabili: onde elettromagnetiche
 - Le equazioni $\nabla \cdot \mathbf{E} = 0$ e $\nabla \cdot \mathbf{B} = 0$ impongono che $\mathbf{E}$ e $\mathbf{B}$ siano perpendicolari alla direzione di propagazione
 - Le equazioni del rotore impongono che i campi $\mathbf{E}$ e $\mathbf{B}$ siano perpendicolari fra loro e i loro moduli collegati
- Consideriamo soluzioni del tipo $\mathbf{E}(\mathbf{r}, t) = \mathbf{E}_0 e^{-i(\omega t - kx)}$
 - Un'onda che propaga lungo l'asse x
 - I campi $\mathbf{E}(\mathbf{r}, t)$ e $\mathbf{B}(\mathbf{r}, t)$ hanno lo stesso valore sui piani perpendicolari all'asse x
 - Un'onda di questo tipo si chiama onda piana



Soluzioni: onde piane

- In un'onda piana i campi E e B non cambiano spostandosi sul piano

- Non necessariamente il piano deve essere perpendicolare ad uno degli assi delle coordinate

I campi dipendono solo dalla lunghezza ζ della proiezione di $\mathbf{r}$ nella direzione della normale al piano $\hat{\mathbf{k}}$

$$\zeta = \mathbf{r} \cdot \hat{\mathbf{k}} = \hat{k}_x x + \hat{k}_y y + \hat{k}_z z$$

$$\mathbf{E}(\mathbf{r}, t) = \mathbf{E}(\zeta, t) \quad \mathbf{B}(\mathbf{r}, t) = \mathbf{B}(\zeta, t)$$

- Il fatto che il campo dipenda solo da ζ implica che le derivate assumano una forma particolare

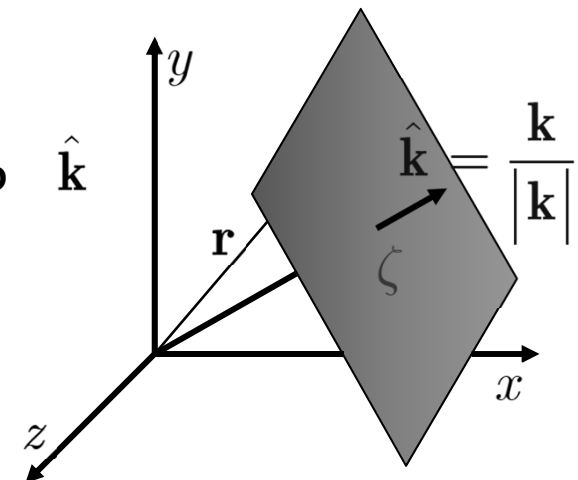
$$\frac{\partial \mathbf{E}(\mathbf{r}, t)}{\partial x} = \frac{\partial \mathbf{E}(\zeta, t)}{\partial x} = \frac{\partial \mathbf{E}(\zeta, t)}{\partial \zeta} \frac{\partial \zeta}{\partial x} = \hat{k}_x \frac{\partial \mathbf{E}(\zeta, t)}{\partial \zeta}$$

- Espressioni analoghe per le altre derivate

- Specializziamo queste considerazioni all'operatore ∇ applicato a un'onda piana (in coordinate cartesiane) o a una sua componente $f(\zeta)$

$$\nabla = \hat{\mathbf{e}}_x \frac{\partial}{\partial x} + \hat{\mathbf{e}}_y \frac{\partial}{\partial y} + \hat{\mathbf{e}}_z \frac{\partial}{\partial z} = \hat{k}_x \hat{\mathbf{e}}_x \frac{\partial}{\partial \zeta} + \hat{k}_y \hat{\mathbf{e}}_y \frac{\partial}{\partial \zeta} + \hat{k}_z \hat{\mathbf{e}}_z \frac{\partial}{\partial \zeta}$$

$$\nabla = \hat{\mathbf{k}} \frac{\partial}{\partial \zeta}$$



ζ è la distanza del piano dall'origine

Soluzioni: onde piane

- Utilizzando l'espressione dell'operatore ∇ trovata per l'onda piana possiamo riscrivere le equazioni di Maxwell nel vuoto $\nabla = \hat{\mathbf{k}} \frac{\partial}{\partial \zeta}$

$$\nabla \cdot \mathbf{E} = 0 \quad \nabla \cdot \mathbf{B} = 0 \quad \nabla \times \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} \quad \nabla \times \mathbf{B} = \frac{1}{c^2} \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t}$$

$$\hat{\mathbf{k}} \cdot \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial \zeta} = 0 \quad \hat{\mathbf{k}} \cdot \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial \zeta} = 0 \quad \hat{\mathbf{k}} \times \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial \zeta} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} \quad \hat{\mathbf{k}} \times \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial \zeta} = \frac{1}{c^2} \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t}$$

- Ricaviamo la proprietà di trasversalità dell'onda piana

- Moltiplichiamo per $\hat{\mathbf{k}}$ la quarta equazione

$$\hat{\mathbf{k}} \cdot \left(\hat{\mathbf{k}} \times \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial \zeta} \right) = \frac{1}{c^2} \hat{\mathbf{k}} \cdot \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} \quad \longrightarrow \quad \hat{\mathbf{k}} \cdot \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = 0 \quad \longrightarrow \quad \hat{\mathbf{k}} \cdot \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} dt = 0$$

$$\hat{\mathbf{k}} \cdot \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial \zeta} d\zeta = 0$$

- Analogamente per la prima equazione si ha

- Sommando le due equazioni

$$\hat{\mathbf{k}} \cdot \left(\frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} dt + \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial \zeta} d\zeta \right) = 0 \quad \text{definiamo} \quad d\mathbf{E} = \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} dt + \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial \zeta} d\zeta$$

- Il differenziale $d\mathbf{E}$ è la variazione del campo elettrico se ci si muove nella direzione di propagazione o se varia il tempo
- L'onda è trasversale alla direzione di propagazione

$$\boxed{\hat{\mathbf{k}} \cdot d\mathbf{E} = 0}$$

Soluzioni: onde piane

- Analogamente dalla seconda e dalla terza equazione si ricava

$$\hat{\mathbf{k}} \cdot d\mathbf{B} = 0 \quad \text{ricordiamo la precedente} \quad \hat{\mathbf{k}} \cdot d\mathbf{E} = 0$$

- Il significato di queste equazioni è il seguente

- In un'onda piana le variazioni $d\mathbf{E}$ e $d\mathbf{B}$ dovute a spostamenti lungo ζ e/o a variazioni nel tempo sono perpendicolari a $\hat{\mathbf{k}}$

- È possibile che la condizione sia verificata anche per campi con componente lungo ζ

- Ad esempio, il campo $\mathbf{E}$ potrebbe avere una componente uniforme lungo ζ

$$\frac{\partial E_\zeta}{\partial \zeta} = 0 \quad \longrightarrow \quad \hat{\mathbf{k}} \cdot \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial \zeta} = 0 \quad \text{inoltre} \quad dE_\zeta = \frac{\partial E_\zeta}{\partial t} dt + \frac{\partial E_\zeta}{\partial \zeta} d\zeta = 0$$

- Implica che anche $\frac{\partial E_\zeta}{\partial t} = 0$ Significa che sarebbero campi statici

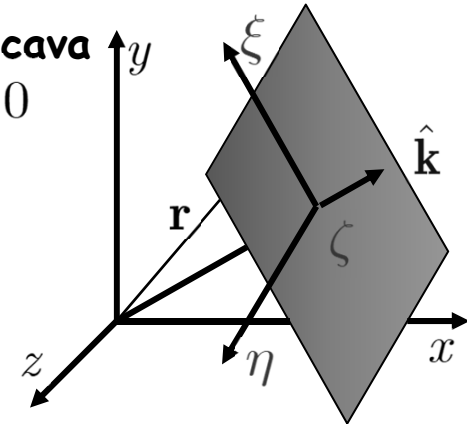
- Non sono onde che propagano

- Quindi i campi $\mathbf{E}$ e $\mathbf{B}$ di un'onda piana giacciono sul piano perpendicolare a $\hat{\mathbf{k}}$

- Utilizziamo un sistema di riferimento locale $\xi-\eta$

- I campi possono essere scomposti nelle componenti E_ξ e E_η , B_ξ e B_η

- Verifichiamo adesso che queste componenti soddisfano l'equazione dell'onda



Soluzioni: onde piane

- Ricaviamo l'equazione dell'onda nella coordinata ζ

$$\hat{\mathbf{k}} \cdot \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial \zeta} = 0 \quad \hat{\mathbf{k}} \cdot \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial \zeta} = 0 \quad \hat{\mathbf{k}} \times \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial \zeta} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} \quad \hat{\mathbf{k}} \times \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial \zeta} = \frac{1}{c^2} \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t}$$

- Utilizziamo la terza e la quarta equazione

- Moltiplichiamo vettorialmente la terza per $\hat{\mathbf{k}}$

$$\hat{\mathbf{k}} \times \left(\hat{\mathbf{k}} \times \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial \zeta} \right) = -\hat{\mathbf{k}} \times \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$

$$\hat{\mathbf{k}} \times \left(\hat{\mathbf{k}} \times \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial \zeta} \right) = \hat{\mathbf{k}} \left(\cancel{\hat{\mathbf{k}} \times \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial \zeta}} \right) - (\hat{\mathbf{k}} \cdot \hat{\mathbf{k}}) \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial \zeta} = -\frac{\partial \mathbf{E}}{\partial \zeta} = -\hat{\mathbf{k}} \times \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$


- Deriviamo rispetto a ζ l'equazione ottenuta e rispetto a t la quarta

$$\frac{\partial^2 \mathbf{E}}{\partial \zeta^2} = \hat{\mathbf{k}} \times \frac{\partial^2 \mathbf{B}}{\partial t \partial \zeta} \quad \hat{\mathbf{k}} \times \frac{\partial^2 \mathbf{B}}{\partial t \partial \zeta} = \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 \mathbf{E}}{\partial t^2}$$

- Eliminiamo B

$$\boxed{\frac{\partial^2 \mathbf{E}}{\partial \zeta^2} = \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 \mathbf{E}}{\partial t^2}}$$

Ci siamo ricondotti all'equazione dell'onda unidimensionale

- Analogamente per il campo B

Soluzioni: onde piane

- Le equazioni trovate sono quelle dell'onda unidimensionale
 - Utilizziamo le soluzioni trovate precedentemente (vedi diapositiva [383](#))

$$f(\zeta, t) = e^{\pm i(k\zeta \pm \omega t)} = e^{\pm i(\omega t \pm k\zeta)}$$

- Pertanto ci sono due soluzioni che descrivono
 - Un'onda che viaggia verso "destra": $\omega t - k\zeta$
 - Un'onda che viaggia verso "sinistra": $\omega t + k\zeta$
- Per ciascuno dei due tipi di onda esistono ancora due soluzioni $e^{\pm i(\dots)}$
 - La soluzione generale sarà data da
- Le costanti A e B sono scelte in modo che la soluzione sia reale: $B = A^*$
 - Definiamo $\rho = |A| = |B|$ e $\delta = \arg(A) = -\arg(B)$

$$\begin{aligned} Ae^{+i\phi} + Be^{-i\phi} &= \rho e^{+i\delta} e^{+i\phi} + \rho e^{-i\delta} e^{-i\phi} = \rho \left[e^{+i(\phi+\delta)} + e^{-i(\phi+\delta)} \right] \\ &= 2\rho \cos(\phi + \delta) \end{aligned}$$

- Sia la fase δ che l'ampiezza ρ sono arbitrarie (ρ o 2ρ è la stessa cosa)
- Una differenza di $\pi/2$ in δ fa passare da un seno a un coseno
- Le soluzioni sono pertanto onde sinusoidali che viaggiano in due direzioni

$$\rho \sin(\omega t \pm k\zeta + \delta) \quad \rho \cos(\omega t \pm k\zeta + \delta) \quad \text{sono anche monocromatiche}$$

Soluzioni: onde piane

- Abbiamo visto che le soluzioni sono onde sinusoidali
 - Tuttavia è molto più semplice utilizzare gli esponenziali complessi
 - Per tale motivo si indica la soluzione nella forma $Ae^{i(\omega t \pm k\zeta)}$
 - La costante A è in generale complessa: contiene eventuali sfasamenti δ
 - Alla fine del calcolo (lineare) si prende la parte reale

- Usiamo il vettore d'onda $\mathbf{k} = k\hat{\mathbf{k}}$ $k\zeta = \mathbf{k} \cdot \mathbf{r} = k_x x + k_y y + k_z z$

- Consideriamo un'onda generale $Ae^{i(\omega t - \mathbf{k} \cdot \mathbf{r})} + Be^{i(\omega t + \mathbf{k} \cdot \mathbf{r})}$

- Ritornando alla soluzione per il campo elettrico troviamo

$$E_\xi(\mathbf{r}, t) = E_{1\xi}e^{i\omega t - i\mathbf{k} \cdot \mathbf{r}} + E_{2\xi}e^{i\omega t + i\mathbf{k} \cdot \mathbf{r}}$$

- Le costanti $E_{1\xi}$ e $E_{2\xi}$ sono, in generale, complesse

- Per la componente E_η del campo si trova una soluzione analoga

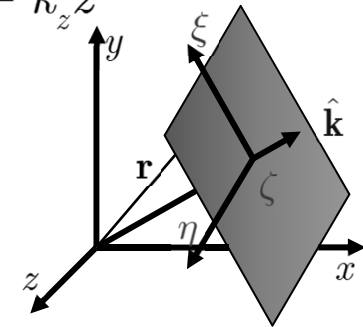
$$E_\eta(\mathbf{r}, t) = E_{1\eta}e^{i\omega t - i\mathbf{k} \cdot \mathbf{r}} + E_{2\eta}e^{i\omega t + i\mathbf{k} \cdot \mathbf{r}}$$

- In forma vettoriale

$$\mathbf{E}(\mathbf{r}, t) = \tilde{\mathbf{E}}_1 e^{i\omega t - i\mathbf{k} \cdot \mathbf{r}} + \tilde{\mathbf{E}}_2 e^{i\omega t + i\mathbf{k} \cdot \mathbf{r}}$$

- Il simbolo $\sim$ (tilde) utilizzato per i vettori sottolinea che, in generale, si tratta di grandezze complesse

- I vettori complessi sono necessari per permettere una fase arbitraria



Soluzioni: onde piane

- Per il campo magnetico si trova una soluzione analoga

$$\mathbf{B}(\mathbf{r}, t) = \tilde{\mathbf{B}}_1 e^{i\omega t - i\mathbf{k} \cdot \mathbf{r}} + \tilde{\mathbf{B}}_2 e^{i\omega t + i\mathbf{k} \cdot \mathbf{r}}$$

- Troviamo una relazione fra i vettori $\tilde{\mathbf{E}}_1$ e $\tilde{\mathbf{E}}_2$ e i vettori $\tilde{\mathbf{B}}_1$ e $\tilde{\mathbf{B}}_2$
- Utilizziamo l'equazione (vedi diapositiva [387](#))

$$\hat{\mathbf{k}} \times \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial \zeta} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} \quad \text{ricordiamo il campo } \mathbf{E} \quad \mathbf{E}(\mathbf{r}, t) = \tilde{\mathbf{E}}_1 e^{i\omega t - ik\zeta} + \tilde{\mathbf{E}}_2 e^{i\omega t + ik\zeta}$$

- Calcoliamo le derivate

$$\frac{\partial \mathbf{E}}{\partial \zeta} = -ik\tilde{\mathbf{E}}_1 e^{i\omega t - ik\zeta} + ik\tilde{\mathbf{E}}_2 e^{i\omega t + ik\zeta} \quad \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} = i\omega(\tilde{\mathbf{B}}_1 e^{i\omega t - ik\zeta} + \tilde{\mathbf{B}}_2 e^{i\omega t + ik\zeta})$$

- Introduciamo nell'equazione di Maxwell

$$-ik\hat{\mathbf{k}} \times (\tilde{\mathbf{E}}_1 e^{i\omega t - ik\zeta} - \tilde{\mathbf{E}}_2 e^{i\omega t + ik\zeta}) = -i\omega(\tilde{\mathbf{B}}_1 e^{i\omega t - ik\zeta} + \tilde{\mathbf{B}}_2 e^{i\omega t + ik\zeta})$$

- Uguagliamo i coefficienti dei due esponenziali (ricordiamo $\omega = kc$)

$$ik\hat{\mathbf{k}} \times \tilde{\mathbf{E}}_1 = i\omega\tilde{\mathbf{B}}_1 \quad \tilde{\mathbf{B}}_1 = \frac{1}{c}\hat{\mathbf{k}} \times \tilde{\mathbf{E}}_1 \quad \left| \quad ik\hat{\mathbf{k}} \times \tilde{\mathbf{E}}_2 = -i\omega\tilde{\mathbf{B}}_2 \quad \tilde{\mathbf{B}}_2 = \frac{1}{c}(-\hat{\mathbf{k}}) \times \tilde{\mathbf{E}}_2 \right.$$

$$\boxed{\text{progressiva}} \quad \tilde{\mathbf{E}}_1 = -c\hat{\mathbf{k}} \times \tilde{\mathbf{B}}_1 \quad \left| \quad \boxed{\text{regressiva}} \quad \tilde{\mathbf{E}}_2 = -c(-\hat{\mathbf{k}}) \times \tilde{\mathbf{B}}_2$$

Soluzioni: onde piane

- Consideriamo un'onda che viaggia nella direzione positiva z $\mathbf{k} = k \hat{\mathbf{e}}_z$
 - Supponiamo il vettore $\tilde{\mathbf{E}}_1$ nella direzione x $\tilde{\mathbf{E}}_1 = E \hat{\mathbf{e}}_x$
 - Il vettore $\tilde{\mathbf{B}}_1$ punta nella direzione y

$$\tilde{\mathbf{B}}_1 = \frac{1}{c} \hat{\mathbf{k}} \times \tilde{\mathbf{E}}_1 = \frac{E}{c} \hat{\mathbf{e}}_z \times \hat{\mathbf{e}}_x = \frac{E}{c} \hat{\mathbf{e}}_y$$

$$\mathbf{E}(\mathbf{r}, t) = \tilde{\mathbf{E}}_1 e^{i\omega t - ikz}$$

$$\mathbf{B}(\mathbf{r}, t) = \tilde{\mathbf{B}}_1 e^{i\omega t - ikz}$$

- Il periodo dell'onda

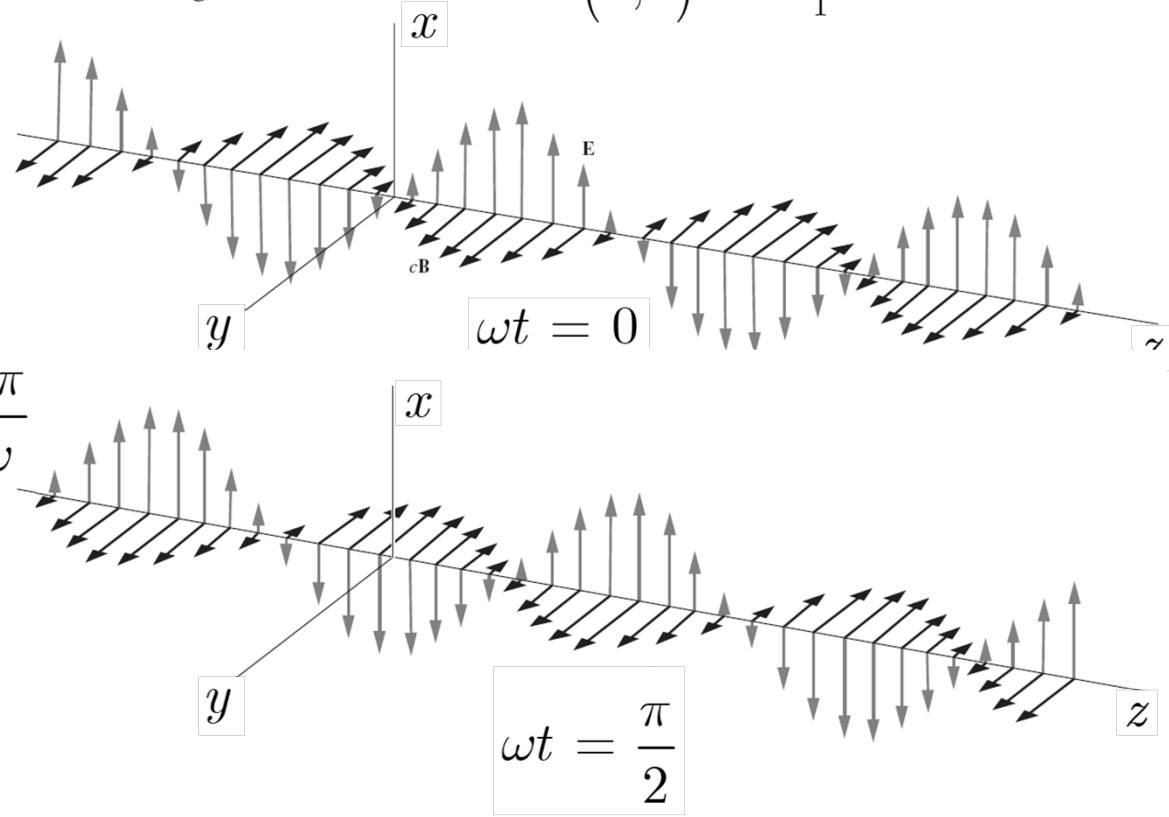
$$T = \frac{2\pi}{\omega}$$

- La lunghezza d'onda

$$\lambda = cT = \frac{\omega}{k} T = \frac{\omega}{k} \frac{2\pi}{\omega}$$

$$\lambda = \frac{2\pi}{k}$$

$$k = \frac{2\pi}{\lambda}$$



Lo spettro delle onde elettromagnetiche

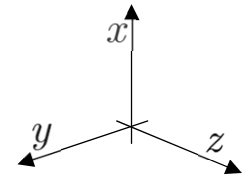
The Electromagnetic Spectrum		
Frequency (Hz)	Type	Wavelength (m)
10^{22}	gamma rays	10^{-13}
10^{21}		10^{-12}
10^{20}		10^{-11}
10^{19}		10^{-10}
10^{18}	x-rays	10^{-9}
10^{17}		10^{-8}
10^{16}	ultraviolet	10^{-7}
10^{15}	visible	10^{-6}
10^{14}	infrared	10^{-5}
10^{13}		10^{-4}
10^{12}		10^{-3}
10^{11}		10^{-2}
10^{10}	microwave	10^{-1}
10^9		1
10^8	TV, FM	10
10^7		10^2
10^6	AM	10^3
10^5		10^4
10^4	RF	10^5
10^3		10^6

Lo spettro visibile

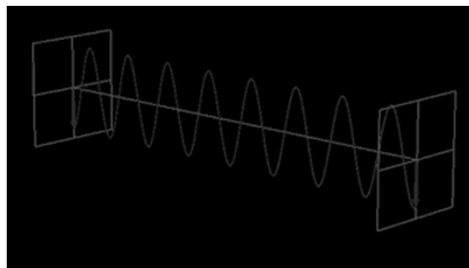
The Visible Range		
Frequency (Hz)	Color	Wavelength (m)
1.0×10^{15}	near ultraviolet	3.0×10^{-7}
7.5×10^{14}	shortest visible blue	4.0×10^{-7}
6.5×10^{14}	blue	4.6×10^{-7}
5.6×10^{14}	green	5.4×10^{-7}
5.1×10^{14}	yellow	5.9×10^{-7}
4.9×10^{14}	orange	6.1×10^{-7}
3.9×10^{14}	longest visible red	7.6×10^{-7}
3.0×10^{14}	near infrared	1.0×10^{-6}

Polarizzazione dell'onda

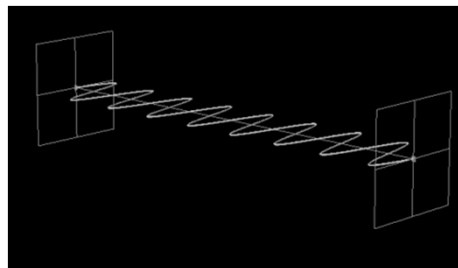
- L'onda che abbiamo visto ha il vettore campo elettrico che oscilla parallelamente alla direzione x
- Si definisce questo tipo di onda "polarizzata linearmente"
- Naturalmente il vettore $\mathbf{E}$ può puntare in qualsiasi direzione
- La direzione del vettore $\mathbf{E}$ è la direzione in cui è polarizzata l'onda
- Ad esempio ...



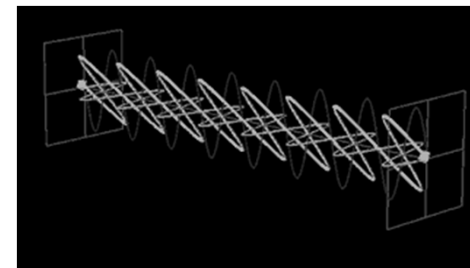
polarizzazione verticale



polarizzazione orizzontale



polarizzazione obliqua



- Vediamo in dettaglio come costruire un'onda polarizzata obliquamente tramite la sovrapposizione di altre due onde
- Utilizziamo due onde con polarizzazione Verticale e Orizzontale $\mathbf{E}_x$ e $\mathbf{E}_y$

$$\mathbf{E}_x(\mathbf{r}, t) = \tilde{\mathbf{E}}_a e^{i\omega t - ikz}$$

$$\mathbf{E}_y(\mathbf{r}, t) = \tilde{\mathbf{E}}_b e^{i\omega t - ikz}$$

- Scegliamo i due vettori $\tilde{\mathbf{E}}_a$ e $\tilde{\mathbf{E}}_b$ nel modo seguente

$$\tilde{\mathbf{E}}_a = E \hat{\mathbf{e}}_x$$

$$\tilde{\mathbf{E}}_b = E \hat{\mathbf{e}}_y$$

Polarizzazione dell'onda

- Sommiamo le due onde

$$\mathbf{E}_s(\mathbf{r}, t) = \tilde{\mathbf{E}}_a e^{i\omega t - ikz} + \tilde{\mathbf{E}}_b e^{i\omega t - ikz} = E(\hat{\mathbf{e}}_x e^{i\omega t - ikz} + \hat{\mathbf{e}}_y e^{i\omega t - ikz})$$

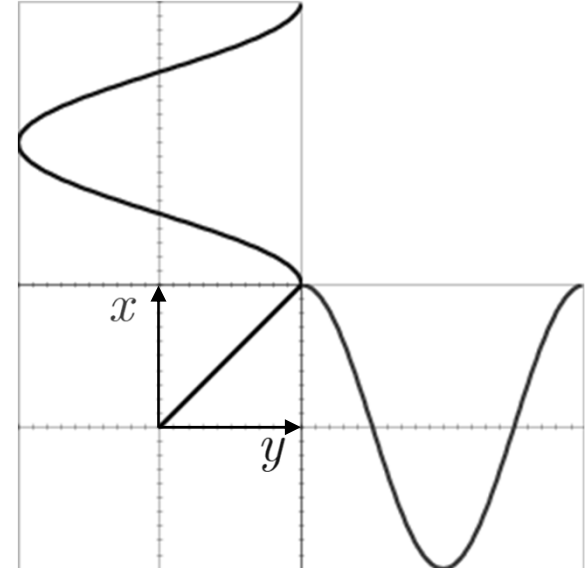
- Aniché scegliere opportunamente i vettori complessi $\tilde{\mathbf{E}}_a$ e $\tilde{\mathbf{E}}_b$ abbiamo scelto la costante E reale e di prendere la parte reale del vettore complesso $\mathbf{E}_s$

$$\begin{aligned}\mathbf{E}(z, t) &= \text{Re } \mathbf{E}_s(z, t) = E\hat{\mathbf{e}}_y \cos(\omega t - kz) + E\hat{\mathbf{e}}_x \cos(\omega t - kz) \\ &= E[\hat{\mathbf{e}}_x + \hat{\mathbf{e}}_y] \cos(\omega t - kz)\end{aligned}$$

- Abbiamo ottenuto un'onda polarizzata linearmente con polarizzazione obliqua
- Visualizziamo il campo $\mathbf{E}$ per $z = 0$ in funzione del tempo

$$\mathbf{E}(0, t) = E[\hat{\mathbf{e}}_x + \hat{\mathbf{e}}_y] \cos \omega t$$

- È l'andamento temporale del campo sul piano $z = 0$
 - La direzione del vettore è sempre la stessa
 - La lunghezza del vettore oscilla



Polarizzazione dell'onda

- Utilizziamo adesso altre due onde $\tilde{\mathbf{E}}_a = E e^{i\pi/2} \hat{\mathbf{e}}_x$ $\tilde{\mathbf{E}}_b = E \hat{\mathbf{e}}_y$
- Il vettore $\tilde{\mathbf{E}}_a$ ha una parte immaginaria che introduce una fase $(+\frac{\pi}{2})$
- Sommiamo le due onde

$$\mathbf{E}_s(z, t) = \tilde{\mathbf{E}}_a e^{i\omega t - ikz} + \tilde{\mathbf{E}}_b e^{i\omega t - ikz} = E(\hat{\mathbf{e}}_x e^{i\frac{\pi}{2}} e^{i\omega t - ikz} + \hat{\mathbf{e}}_y e^{i\omega t - ikz})$$

$$\mathbf{E}_s(z, t) = E(\hat{\mathbf{e}}_x e^{i\omega t - ikz + i\pi/2} + \hat{\mathbf{e}}_y e^{i\omega t - ikz})$$

- Calcoliamo la parte reale

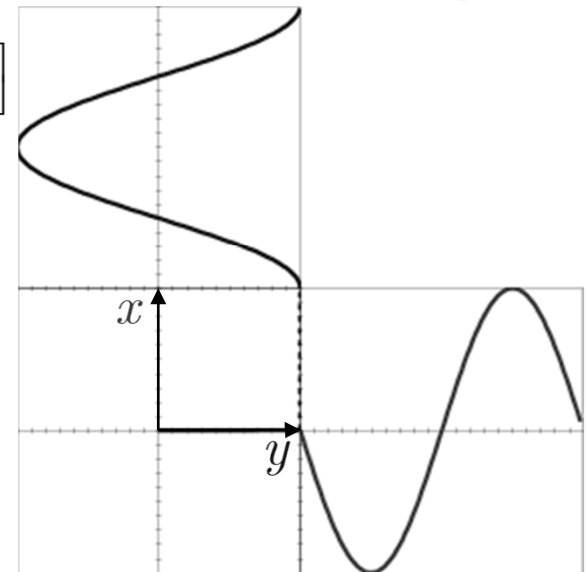
$$\mathbf{E}_s(z, t) = \text{Re } \mathbf{E}(z, t) = E[\hat{\mathbf{e}}_x \cos(\omega t - kz + \pi/2) + \hat{\mathbf{e}}_y \cos(\omega t - kz)]$$

$$\mathbf{E}_s(z, t) = E[-\hat{\mathbf{e}}_x \sin(\omega t - kz) + \hat{\mathbf{e}}_y \cos(\omega t - kz)]$$

- In questo caso la polarizzazione è circolare
- Studiamo il campo sul piano $z = 0$

$$\mathbf{E}_s(0, t) = E[-\hat{\mathbf{e}}_x \sin \omega t + \hat{\mathbf{e}}_y \cos \omega t]$$

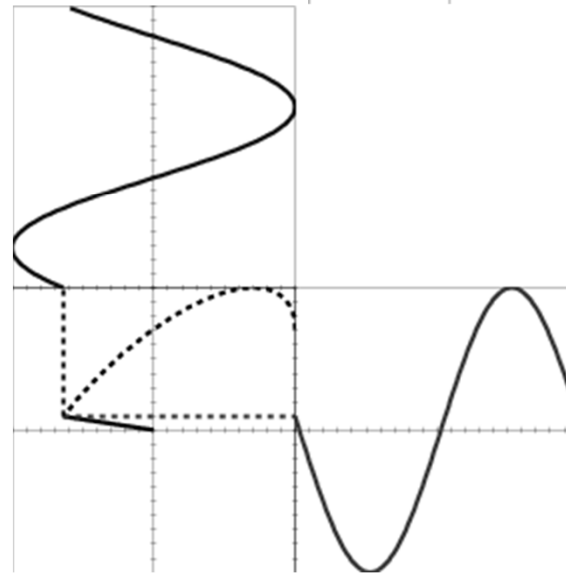
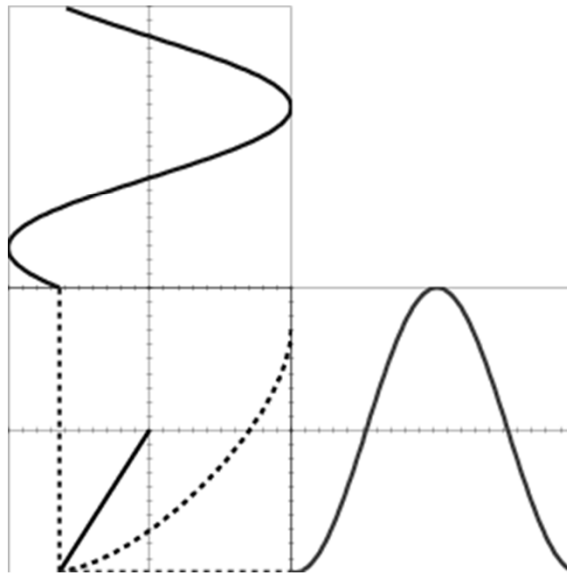
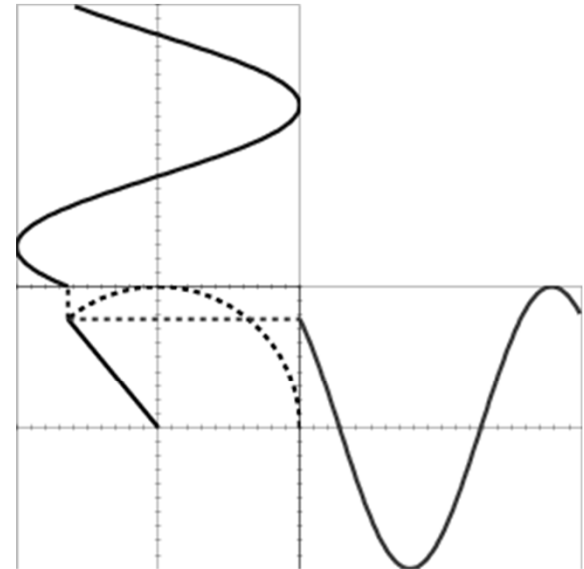
- Guardando verso la sorgente il vettore $\mathbf{E}$ ruota in senso antiorario: polarizzazione destrorsa
- L'onda rappresentata viaggia "entrando" nella figura



Polarizzazione dell'onda

- Se lo sfasamento è $-\pi/2$ E (visto dalla sorgente) ruota in senso orario: polarizzazione destra
- Infine consideriamo due ulteriori sfasamenti
 - $\phi = \pm\pi/4$
 - In questo caso le onde sono polarizzate ellitticamente
 - ϕ positivo polarizzazione sinistra
 - ϕ negativo polarizzazione destra

$$\mathbf{E}_s(0,t) = E[\hat{\mathbf{e}}_z \cos(\omega t + \pi/4) + \hat{\mathbf{e}}_y \cos(\omega t)]$$



Teorema di Poynting

- Abbiamo scritto l'energia associata ai campi elettrici e magnetici con le seguenti espressioni

$$U_E = \frac{\varepsilon_0}{2} \int E^2 dV \qquad U_M = \frac{1}{2\mu_0} \int B^2 dV$$

- Queste espressioni valgono anche per campi variabili nel tempo
- Per un campo elettromagnetico si scrive

$$U_{EM} = \frac{1}{2} \int (\varepsilon_0 E^2 + \frac{1}{\mu_0} B^2) dV$$

- Supponiamo che una distribuzione di cariche ρ e di correnti $\mathbf{J}$ generi un campo elettromagnetico descritto dai campi $\mathbf{E}$ e $\mathbf{B}$
- Supponiamo che le cariche si muovano
 - $\mathbf{v}$ è la velocità dell'elemento di carica contenuto in dV
- Calcoliamo il lavoro fatto dal campo elettromagnetico su di esse nel tempo dt
 - Consideriamo un elemento di volume dV

$$dq = \rho dV \qquad \mathbf{J} dV = \rho \mathbf{v} dV = dq \mathbf{v}$$

- Su questa carica (infinitesima) agisce la forza di Lorentz $\mathbf{f}$ (infinitesima)
- Il lavoro fatto nel volume dV (w densità di lavoro) è dato da

$$dw dV = \mathbf{f} \cdot d\mathbf{s} = \mathbf{f} \cdot \mathbf{v} dt = dq (\mathbf{E} + \mathbf{v} \times \mathbf{B}) \cdot \mathbf{v} dt = dq \mathbf{E} \cdot \mathbf{v} dt$$

$$dw dV = \rho dV \mathbf{E} \cdot \mathbf{v} dt = \rho \mathbf{v} \cdot \mathbf{E} dt dV = \mathbf{J} \cdot \mathbf{E} dt dV$$

Teorema di Poynting

- Pertanto la potenza erogata nel volume dV è data da

$$\frac{dw}{dt}dV = \mathbf{J} \cdot \mathbf{E}dV$$

- Integrando sul volume

$$\frac{dW}{dt} = \int \frac{dw}{dt}dV = \int \mathbf{E} \cdot \mathbf{J}dV$$

- Consideriamo l'equazione di Maxwell

$$\nabla \times \mathbf{B} = \mu_0 \mathbf{J} + \mu_0 \varepsilon_0 \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} \quad \longrightarrow \quad \mathbf{J} = \frac{1}{\mu_0} \nabla \times \mathbf{B} - \varepsilon_0 \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t}$$

- Introducendo nell'equazione per la potenza

$$\frac{dW}{dt} = \int \left(\frac{1}{\mu_0} \mathbf{E} \cdot \nabla \times \mathbf{B} - \varepsilon_0 \mathbf{E} \cdot \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} \right) dV$$

- Sviluppiamo il primo termine utilizzando (vedi diapositiva 55)

$$\nabla \cdot (\mathbf{A} \times \mathbf{C}) = \mathbf{C} \cdot (\nabla \times \mathbf{A}) - \mathbf{A} \cdot (\nabla \times \mathbf{C})$$

$$\mathbf{E} \cdot \nabla \times \mathbf{B} = -\nabla \cdot (\mathbf{E} \times \mathbf{B}) + \mathbf{B} \cdot \nabla \times \mathbf{E} \quad \nabla \times \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$

$$\mathbf{E} \cdot \nabla \times \mathbf{B} = -\nabla \cdot (\mathbf{E} \times \mathbf{B}) - \mathbf{B} \cdot \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$

Teorema di Poynting

$$\mathbf{E} \cdot \nabla \times \mathbf{B} = -\nabla \cdot (\mathbf{E} \times \mathbf{B}) - \mathbf{B} \cdot \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$

- Inseriamo nella espressione della potenza

$$\frac{dW}{dt} = \int \left(\frac{1}{\mu_0} \mathbf{E} \cdot \nabla \times \mathbf{B} - \varepsilon_0 \mathbf{E} \cdot \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} \right) dV$$

$$\frac{dW}{dt} = \int \left(-\frac{1}{\mu_0} \nabla \cdot (\mathbf{E} \times \mathbf{B}) - \frac{1}{\mu_0} \mathbf{B} \cdot \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} - \varepsilon_0 \mathbf{E} \cdot \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} \right) dV$$

- Osserviamo che

$$\mathbf{E} \cdot \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = \frac{1}{2} \frac{\partial E^2}{\partial t} \qquad \mathbf{B} \cdot \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} = \frac{1}{2} \frac{\partial B^2}{\partial t}$$

- Sostituendo

$$\frac{dW}{dt} = -\frac{1}{\mu_0} \int \nabla \cdot (\mathbf{E} \times \mathbf{B}) dV - \frac{\partial}{\partial t} \frac{1}{2} \int \left(\frac{1}{\mu_0} B^2 + \varepsilon_0 E^2 \right) dV$$

- Il secondo integrale è l'energia elettromagnetica
- Trasformiamo il primo integrale con il teorema della divergenza

Teorema di Poynting

$$\frac{dW}{dt} = -\frac{1}{\mu_0} \int \nabla \cdot (\mathbf{E} \times \mathbf{B}) dV - \frac{\partial}{\partial t} \frac{1}{2} \int \left(\frac{1}{\mu_0} B^2 + \varepsilon_0 E^2 \right) dV$$

- Utilizzando il teorema della divergenza

$$\int_V \nabla \cdot (\mathbf{E} \times \mathbf{B}) dV = \oint_{\partial V} (\mathbf{E} \times \mathbf{B}) \cdot d\mathbf{a}$$

- Il simbolo ∂V indica la superficie che delimita il volume V
- Sostituendo

$$\frac{dW}{dt} = -\frac{1}{\mu_0} \oint_{\partial V} (\mathbf{E} \times \mathbf{B}) \cdot d\mathbf{a} - \frac{\partial}{\partial t} \frac{1}{2} \int_V \left(\frac{1}{\mu_0} B^2 + \varepsilon_0 E^2 \right) dV$$

- Definiamo il vettore di Poynting

$$\mathbf{S} = \frac{1}{\mu_0} \mathbf{E} \times \mathbf{B} \quad \frac{dW}{dt} = -\oint_{\partial V} \mathbf{S} \cdot d\mathbf{a} - \frac{\partial U_{EM}}{\partial t} \quad [\mathbf{S}] = \text{Js}^{-1}\text{m}^{-2}$$

- Interpretiamo l'equazione trovata

Il lavoro fatto sulle cariche e sulle correnti dalle forze elettromagnetiche è uguale alla diminuzione dell'energia del campo meno l'energia che fluisce attraverso la superficie che delimita il sistema

Teorema di Poynting

$$\frac{dW}{dt} = -\oint_{\partial V} \mathbf{S} \cdot d\mathbf{a} - \frac{\partial U_{EM}}{\partial t}$$

- La relazione precedente può essere messa in forma differenziale

- Definiamo delle quantità per unità di volume: densità

Lavoro per unità di volume w $W = \int_V w dV$ Densità di energia del campo u_{EM} $U_{EM} = \int_V u_{EM} dV$

- Utilizziamo il teorema della divergenza

$$\oint_{\partial V} \mathbf{S} \cdot d\mathbf{a} = \int_V \nabla \cdot \mathbf{S} dV$$

- Sostituendo nella relazione iniziale

$$\int_V \frac{\partial w}{\partial t} dV = -\int_V \nabla \cdot \mathbf{S} dV - \int_V \frac{\partial u_{EM}}{\partial t} dV$$

- Uguagliamo gli integrandi

$$\frac{\partial w}{\partial t} = -\nabla \cdot \mathbf{S} - \frac{\partial u_{EM}}{\partial t} \rightarrow \nabla \cdot \mathbf{S} = -\frac{\partial}{\partial t}(w + u_{EM})$$

- Attraverso una superficie che racchiude un sistema elettromagnetico può fluire energia verso l'esterno: $\nabla \cdot \mathbf{S} > 0$

- a) Se la potenza dw/dt è negativa: le cariche cedono energia al campo
- b) L'energia immagazzinata nel campo diminuisce: $du_{EM}/dt < 0$