



Corso Luigi Einaudi, 55 - Torino

Appunti universitari

Tesi di laurea

Cartoleria e cancelleria

Stampa file e fotocopie

Print on demand

Rilegature

NUMERO: 1742A -

ANNO: 2015

A P P U N T I

STUDENTE: Loverre Michele

MATERIA: Fisica II, Appunti + Esercizi - prof. Kaniadakis

Il presente lavoro nasce dall'impegno dell'autore ed è distribuito in accordo con il Centro Appunti.

Tutti i diritti sono riservati. È vietata qualsiasi riproduzione, copia totale o parziale, dei contenuti inseriti nel presente volume, ivi inclusa la memorizzazione, rielaborazione, diffusione o distribuzione dei contenuti stessi mediante qualunque supporto magnetico o cartaceo, piattaforma tecnologica o rete telematica, senza previa autorizzazione scritta dell'autore.

ATTENZIONE: QUESTI APPUNTI SONO FATTI DA STUDENTIE NON SONO STATI VISIONATI DAL DOCENTE.
IL NOME DEL PROFESSORE, SERVE SOLO PER IDENTIFICARE IL CORSO.

CANPO = grandezza fisica che in una certa regione dello spazio assume valori dipendenti dalla posizione

CONDENSATORI

- serie $\frac{1}{C} = \sum \frac{1}{C_k}$

- parallelo $C = \sum C_k$

RESISTORI

- serie $R = \sum R_k$

- parallelo $\frac{1}{R} = \sum \frac{1}{R_k}$

- principio di conservazione della carica elettrica

In un sistema elettronicamente isolato la somma algebrica di tutte le cariche rimane costante nel tempo, ovvero si conserva

Il principio si osserva durante lo **strofinio** che è il processo in cui vengono separate, attraverso un agente elettro meccanico, delle cariche (e^-) e trasferite da un corpo all'altro.

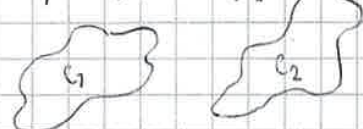
Prima dello strofinio, la carica dei corpi era neutra (tutti i corpi sono neutri perché ogni atomo costituente della materia è neutro)

Prima: $q_{c1} = 0, q_{c2} = 0, q_{TOT} = 0$



Dopo lo strofinio, i corpi acquistano una carica uguale ed opposta, ma nel complesso la carica del sistema rimane nulla

Dopo: $q_{c1} = q, q_{c2} = -q, q_{TOT} = 0$



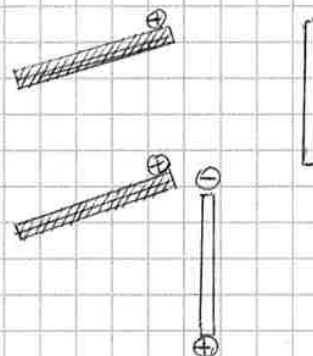
- induzione elettrostatica = processo di separazione della carica

fenomeno statico che avviene quando al corpo $\textcircled{1}$ elettrizzato viene avvicinato il corpo $\textcircled{2}$ non elettrizzato

l'eccesso di cariche dello stesso segno blocca la mobilitazione di altre cariche dello stesso segno, congelando in tal modo l'induzione elettrostatica.

Con l'induzione elettrostatica, avviene quanto segue:

- ① se il corpo elettrizzato è carico \oplus sulla superficie a contatto del corpo $\textcircled{2}$ si determina una distribuzione di cariche \ominus , mentre sulla superficie opposta una distribuzione di cariche \oplus
- ② viceversa, se il corpo $\textcircled{1}$ è carico \ominus



conclusione: sulla superficie del corpo non elettrizzato si determina una doppia distribuzione di cariche di segno opposto

LEGGE DI COULOMB (1785)

- è un assioma, non dimostrabile, verificata sperimentalmente
- Coulomb cercò di misurare l'entità delle interazioni fra corpi elettrizzati in funzione sia del valore delle cariche responsabili dell'elettizzazione, sia della distanza fra i corpi.

$F \propto \frac{q_1 q_2}{r^n}$ $n=2$ dimostrato successivamente

$F_c(r) = K \cdot \frac{q_1 q_2}{r^2}$ nel vuoto $K = \frac{1}{4\pi \epsilon_0}$ con $\epsilon_0 = \text{costante dielettrica del vuoto} = 8,85 \cdot 10^{-12} \text{ F/m}$
 $K = 9 \cdot 10^9 \text{ (N} \cdot \text{m}^2) / \text{C}^2$

K = coefficiente di Coulomb che dipende dal sistema di misura usato ovvero dipende dalle caratteristiche del mezzo (dielettrico) nel quale la misura è fatta

- carica unitaria = carica trasportata da una corrente unitaria (Ampere) in un tempo unitario (secondi)

$\Delta q = i \Delta t$
 $1 \text{ A} \cdot 1 \text{ s} = 1 \text{ C} = \text{coulomb}$

In unità meccaniche, si definisce carica unitaria quella carica che, posta ad una distanza unitaria da un'altra carica, risulta sottoposta all'azione di una forza unitaria

CAMPO ELETTROSTATICO

Def: rapporto fra la forza coulombiana (esercitata a distanza) sulla carica q e la carica stessa (carica q_0 , sorgente del campo)

$$\vec{E}_0(r) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q}{r^2} \vec{u}_r = \frac{\vec{F}_c}{q_0} \rightarrow \vec{F}_c = q \vec{E}_0$$

Il campo elettrostatico è una proprietà intrinseca della carica che lo genera, quindi esiste perché esiste la carica sorgente, indipendentemente dalla presenza di una qualche carica, (diversa dalla carica sorgente) che ne subisca l'effetto.

la carica sorgente non può esercitare alcuna azione su se stessa

- linee di campo: Faraday chiamò così quelle particolari linee che, in ogni punto del campo, hanno come tangente il vettore \vec{E}_0

Se le cariche sono puntiformi \rightarrow infinite ^{num.} linee uscenti dalla carica sorgente con simmetria sferica ed orientate: verso l'esterno $q+$
verso l'interno $q-$

Per il principio di sovrapposizione degli effetti, il campo elettrostatico generato da un insieme di cariche è dato dalla somma vettoriale dei campi elettrostatici generati dalle singole cariche

$$\vec{E}_{TOT} = \sum_k \vec{E}_k$$

Quindi: se $q > 0 \rightarrow$ repulsiva
 $q < 0 \rightarrow$ attrattiva



- cariche elettriche distribuite

$$\lambda = \frac{dq}{dl} \rightarrow \text{densità lineare (IC/m)}$$

$$\sigma = \frac{dq}{ds} \rightarrow \text{densità superficiale (IC/m}^2\text{)}$$

$$\rho = \frac{dq}{dV} \rightarrow \text{densità volumica (IC/m}^3\text{)}$$

la densità è funzione di (x, y, z) quindi si parla di distribuzione di carica:

$$d\vec{E}_0 = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{\lambda(x, y, z) dl \vec{u}_r}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \rightarrow \text{distribuzione lineare}$$

$$d\vec{E}_0 = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{\sigma(x, y, z) dS \vec{u}_r}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \rightarrow \text{distribuzione superficiale}$$

$$d\vec{E}_0 = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{\rho(x, y, z) dV \vec{u}_r}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \rightarrow \text{distribuzione volumica}$$

Se la densità risultasse uniforme per tutti i punti, il campo elettrostatico complessivo si determina sommando i contributi di infinite parti infinitesime. (p.s degli effetti)

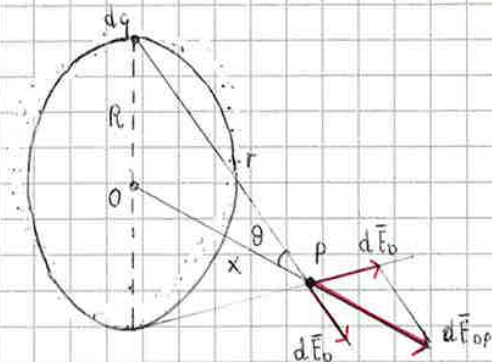
$$\vec{E}_0 = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \lambda \int \frac{dl \vec{u}_r}{|\vec{r} - \vec{r}'|}, \quad \vec{E}_0 = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \sigma \iint \frac{dS \vec{u}_r}{|\vec{r} - \vec{r}'|}, \quad \vec{E}_0 = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \rho \iiint \frac{dV \vec{u}_r}{|\vec{r} - \vec{r}'|}$$

① anello carico uniformemente

Calcolo il campo elettrostatico nei punti del suo asse, in funzione della distanza x , dal centro della distribuzione.

Considero il generico elemento $dq = \lambda dl$
Tale carica genera nel punto $P(x)$ il campo elettrostatico:

$$dE_o = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{dq}{r^2} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{\lambda dl}{r^2}$$



Considero il contributo dell'elemento diametralmente opposto al precedente: questo genera un campo elettrostatico di valore uguale a quello precedente.

Per il principio di sovrapposizione degli effetti, il campo elettrostatico complessivo nel punto $P(x)$ è uguale alla risultante dei due campi e, a causa della simmetria delle due cariche, è orientato lungo l'asse della distribuzione.

$$dE_{op} = 2 dE_o \cos\theta$$

Nota che $\cos\theta = \frac{x}{r}$

Quindi:

$$dE_{op} = 2 dE_o \cos\theta =$$

$$= 2 \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{\lambda dl}{r^2} \frac{x}{r} = \frac{1}{2\pi\epsilon_0} \frac{\lambda x dl}{r^3}$$

$$E_{op} = \int dE_{op} = \int_0^{2\pi R} \frac{1}{2\pi\epsilon_0} \frac{\lambda x dl}{r^3} =$$

$$= \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0} \frac{x}{r^3} \int_0^{2\pi R} dl =$$

$$= \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0} \frac{x}{r^3} \pi R =$$

$$= \frac{1}{2\epsilon_0} \frac{\lambda x R}{r^3} =$$

$$E_{op} = \frac{1}{2\epsilon_0} \frac{\lambda R}{(x^2 + R^2)^{3/2}} \cdot x$$

→ la x è costante perché comunque si scelga la coppia di cariche, x è la distanza di P dall'anello

Gli estremi di integrazione sono $0, 2\pi R$ ovvero si integra su metà circonferenza perché quando considero un elemento, poi considero immediatamente l'elemento diametralmente opposto e mi definiva, considero metà circonferenza perché l'altra metà viene automaticamente considerata quando prendo gli elementi diametralmente opposti

$$r^2 = x^2 + R^2$$

- il campo al centro dell'anello è nullo perché ogni coppia crea un campo nullo
- per $x \rightarrow \infty$, allontanandomi dall'anello, mi ritorna la legge di Coulomb perché l'anello è visto come una carica puntiforme.
- per $R \rightarrow 0$, ovvero quando il corpo perde la sua forma ma non la sua carica, si ottiene la legge di Coulomb

A causa della forza F_c la velocità di caduta delle goccioline, osservata con un oculare, viene rallentata.

$$\text{Si ha: } v' = v_0 - \frac{1}{6} \frac{E_0 \cdot q}{\pi \eta r} < v_0$$

Conoscendo i valori della carica q di elettrizzazione distribuita di E_0, v_0, r, η e v' si ricava il valore della carica q di elettrizzazione distribuita sulla superficie della gocciolina.

Ionizzando con opportune radiazioni l'aria all'interno del contenitore, la gocciolina acquisisce ulteriori cariche e varia il suo stato di moto. La variazione di velocità che subisce risulta

$$\Delta v = v' - v_0 = \frac{1}{6} \frac{E_0}{\pi \eta r} \Delta q$$

da qui si determina il valore della carica acquisita durante la caduta della gocciolina, indipendentemente dal valore iniziale dovuto al processo di reionizzazione.

Si verifica che Δv assume valori quantizzati $\Rightarrow \Delta q$ assume valori quantizzati. In assenza di radiazioni, ionizzati, deve essere multiplo intero di un valore minimo della carica.

$$q = n e \quad n = (10 \div 100) \\ e = 1,6 \cdot 10^{-19} \text{ C}$$

POTENZIALE ELETTROSTATICO

La carica puntiforme $+q_0$ genera un campo E_0 simmetrico sferico che esercita un'azione sulla carica q , in moto all'interno del campo lungo una traiettoria da A a B.

Quindi q si muove perché q_0 genera un campo elettrico.

$$\vec{F}_c = +q \vec{E}_0$$

$dL = F_c \cdot d\vec{l} \rightarrow$ lavoro compiuto dalla f. elettrostatica

$$L_{AB} = \int_A^B \vec{F}_c \cdot d\vec{l} = q \int_A^B \vec{E}_0 \cdot d\vec{l} \rightarrow \text{integrale di linea}$$

$$= q \int_A^B E_0(r) dl \cos \theta = \rightarrow d\vec{l} = d\vec{r} + d\vec{n} \\ \vec{E}_0 \cdot d\vec{l} = E_0 \cdot (d\vec{r} + d\vec{n}) = E_0 \cdot d\vec{r} \text{ perché } E_0 \perp d\vec{n} \\ = E_0 \cdot dr \cos \theta$$

$$= q \int_{r_A}^{r_B} E_0(r) dr =$$

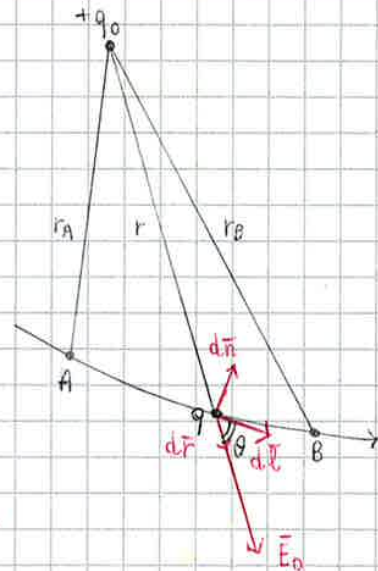
$$= q \int_{r_A}^{r_B} \frac{q_0}{4\pi \epsilon_0 r^2} dr =$$

$$= q \left(\frac{1}{4\pi \epsilon_0} \cdot \frac{q_0}{r_A} - \frac{1}{4\pi \epsilon_0} \cdot \frac{q_0}{r_B} \right) =$$

$$= -q \left(\frac{1}{4\pi \epsilon_0} \cdot \frac{q_0}{r_B} - \frac{1}{4\pi \epsilon_0} \cdot \frac{q_0}{r_A} \right) = \rightarrow \boxed{V(r) = \frac{1}{4\pi \epsilon_0} \frac{q_0}{r}} \rightarrow \text{potenziale elettrostatico del campo } \vec{E}_0 \text{ [V/C = 1 volt]} \\ \text{(grandezza scalare)}$$

$$= -q (V(r_B) - V(r_A)) =$$

$$\boxed{L_{AB} = -q \Delta V} \rightarrow \text{lavoro della forza elettrostatica agente sulla carica } q$$



DIPOLO ELETTRICO

È un sistema costituito da due cariche di identico valore, segno opposto, poste a distanza fissa tra loro

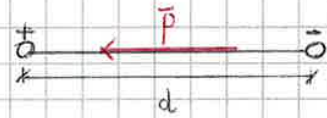
- momento di dipolo elettrico \vec{p} = grandezza fisica che descrive le caratteristiche del dipolo elettrico

$$\vec{p} = q \vec{d}_{AB}$$

modulo = $|\vec{p}| = q |\vec{d}_{AB}|$

direzione = congiungente delle cariche

verso = dalla carica negativa a quella positiva



- campo elettrostatico generato da un dipolo elettrico

I campi elettrostatici generati dalle due cariche nel punto P(x) hanno identico modulo

$$E_{0+} = E_{0-} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q}{r^2} = E_0$$

Applicando il principio di sovrapposizione degli effetti:

$$\vec{E}_{OP} = \vec{E}_{O+} + \vec{E}_{O-} \parallel \vec{p} \text{ ma di verso opposto}$$

Allora

$$E_{OP} = 2E_0 \cos\theta = E_0 \cos\theta + E_0 \cos\theta$$

Quindi

$$E_{OP} = 2 \cdot \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q}{r^2} \cos\theta =$$

$$\rightarrow \cos\theta = \frac{d/2}{r}$$

$$r^2 = x^2 + \left(\frac{d}{2}\right)^2$$

$$= \frac{q}{2\pi\epsilon_0 r^2} \frac{d}{r} =$$

$$= \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q d}{r^3} =$$

$$\rightarrow q \cdot d = p$$

$$= \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{p}{\left[x^2 + \left(\frac{d}{2}\right)^2\right]^{3/2}}$$

Assumendo il valore del momento di dipolo elett. si ricava un valore per il quale risulta impossibile distinguere il contributo della carica da quello di della distanza. Per questo motivo il calcolo del campo elett. è fatto ad una distanza assolutamente prevalente rispetto alla dimensione del dipolo ($x \gg d$)

Sperimentalmente $\vec{E}_{OP}(x) \approx - \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{\vec{p}}{x^3}$

- potenziale elettrostatico generato da un dipolo elettrico

Il potenziale elettrostatico totale è dato, per il p.s. eff, dalla somma dei potenziali elettrostatici generati dalle due cariche di segno opposto

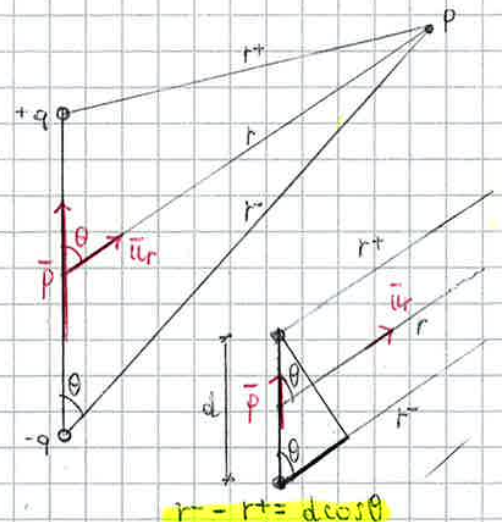
$$V_P(r) = V_+ + V_- = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q}{r_+} - \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q}{r_-} = \frac{q}{4\pi\epsilon_0} \frac{r_- - r_+}{r_+ r_-}$$

Il punto P si trova ad una distanza assolutamente prevalente rispetto alla sua dimensione.

In tale situazione le distanze di P dalle due cariche sono circa uguali, e

$$r_+ \approx r_- \approx r$$

$$r_+ r_- \approx r^2 \quad \text{e} \quad r_+ - r_- \approx d \cos\theta$$



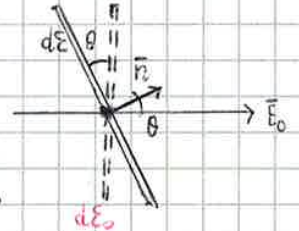
LEGGI DI GAUSS

Il flusso del campo \vec{E} attraverso una qualsiasi superficie chiusa è uguale alla somma algebrica delle cariche contenute dentro la superficie, comunque siano suddivise, diviso ϵ_0 .

- **flusso** = si definisce flusso orientato ad \vec{E}_0 attraverso la superficie dS lo prt scalare

$d\phi(\vec{E}_0) = \vec{E}_0 \cdot \vec{n} \cdot dS$ \vec{n} = vettore normale alla superficie dS nel punto ove considerato il campo \vec{E}_0

$d\phi(\vec{E}_0) = E_0 dS \cos\theta = E_0 dS_{\perp}$ → **area normalizzata** (proiezione della superficie in direzione normale a quella del campo)



Il flusso attraverso una superficie finita S si ottiene sommando i flussi infinitesimali degli infiniti elementi di area

$\phi(\vec{E}_0) = \iint_S \vec{E}_0 \cdot \vec{n} dS$ → elemento di area orientato, area di una regione piana perché è un'area infinitesima

Osservazioni:

$0 \leq \theta < \pi/2 \Rightarrow d\phi(\vec{E}_0) > 0$ **flusso uscente**

$\pi/2 \leq \theta \leq \pi \Rightarrow d\phi(\vec{E}_0) < 0$ **entrante**

$\theta = 0 \Rightarrow d\phi(\vec{E}_0) = E_0 dS$ **uscite massimo**

$\theta = \pi \Rightarrow d\phi(\vec{E}_0) = -E_0 dS$ **entrante minimo**

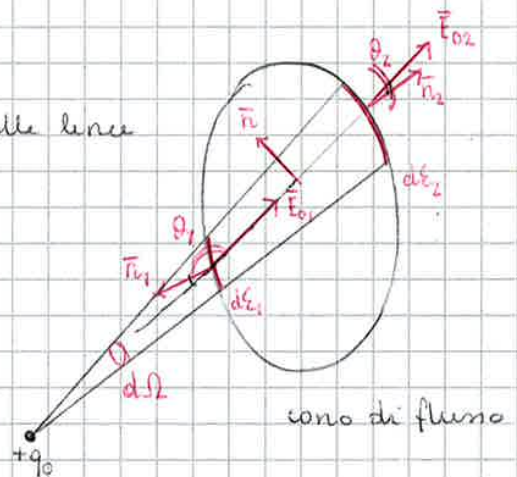
$\theta = \pi/2 \Rightarrow d\phi(\vec{E}_0) = 0$

⇒ il flusso dipende da θ e non dipende dalla distanza

- **Sorgente interna ad una superficie chiusa**

cono di flusso: superficie conica rigata costituita dalle linee di campo \vec{E}_0 uscenti dalla sorgente $+q_0$ con angolo solido $d\Omega$

Il flusso complessivo attraverso una sup. chiusa di volume dV , definita dalle sezioni dS_1 e dS_2 (intercettate dal cono di flusso) e dal mantello laterale del cono compreso fra le sezioni vale:



$d\phi_{tot}(\vec{E}_0) = d\phi_1(\vec{E}_0) + d\phi_2(\vec{E}_0) + d\phi_{lat}(\vec{E}_0)$

$\vec{E}_{01} \cdot \vec{n}_1 dS_1 = \vec{E}_{02} \cdot \vec{n}_2 dS_2 \Rightarrow E_{02} dS_2 \cos\theta_2 > 0$ perché $0 \leq \theta_2 < \pi/2 \Rightarrow$ **flusso entrante**

$\Rightarrow E_{01} \cdot dS_1 \cos\theta_1 < 0$ perché $\pi/2 \leq \theta_1 < \pi \Rightarrow$ **flusso uscente**

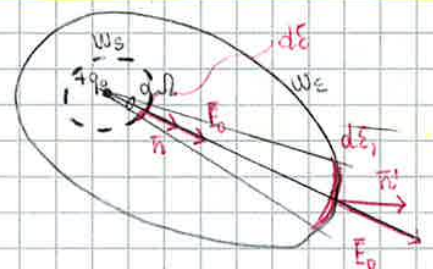
$\vec{E}_0 \cdot \vec{n} dS_{lat} = 0$ perché $\vec{E}_0 \perp \vec{n} \Rightarrow \cos\theta = 0$

Quindi:

$d\phi_{tot}(\vec{E}_0) = -d\phi_1(\vec{E}_0) + d\phi_2(\vec{E}_0) = 0 \Rightarrow$ all'interno del volume dV non ci sono sorgenti di campo ⇒ il numero di linee di campo entranti e quello uscente dS_1 è uguale a quello delle linee uscenti dalla sezione dS_2

- **Sorgente interna ad una superficie chiusa**

$d\phi = \vec{E}_0 dS \Rightarrow E_0 dS \cos\theta = d\phi \rightarrow dS_{\perp} = dS \cos\theta$
 $= \frac{1}{r^2} k q_0 r^2 d\Omega = k q_0 d\Omega \rightarrow dS_{\perp} = r^2 d\Omega$



Quindi:

$$\phi_{\text{tot}}(\vec{E}_0) = \begin{cases} 0 & \rightarrow \text{se la carica è esterna alla superficie} \\ \frac{1}{\epsilon_0} \sum_n q_k \text{ (interne)} & \rightarrow \text{se le cariche sono interne alla superficie e discrete} \\ \frac{1}{\epsilon_0} \int_V \rho(x, y, z) dV & \rightarrow \text{se le cariche sono interne alla superficie e continue} \end{cases}$$

$$\oint_S \vec{E}_0 \cdot d\vec{E} = \frac{Q}{\epsilon_0} \rightarrow \text{forma integrale del teorema di Gauss} \\ \text{Equazione di Maxwell}$$

Come scegliere la superficie di Gauss:

- passare per P
- scegliere superficie in modo che il campo elettrico investe normalmente la superficie
- se il sistema presenta simmetria sferica è tutto più facile

Legge di Gauss \Leftrightarrow legge di Coulomb

Partendo dalla legge di Gauss si deve giungere alla formula di Coulomb del campo elettrico.

Considero una carica puntiforme q_0 .
 Scelgo come superficie di Gauss una sfera di raggio r passante alla distanza $r_0 = q_0$ e il punto P in cui si vuol determinare il campo.
 Essendo a simmetria sferica, in ogni punto della superficie il campo elettrico \vec{E} è \perp ad essa.
 Quindi



$$\oint_S \vec{E}_0 \cdot d\vec{E} = E_0 \cdot d\Sigma \Rightarrow \phi(\vec{E}_0) = \oint_S E_0 d\Sigma = E_0 \int_S d\Sigma = E_0 \cdot 4\pi r^2 \rightarrow \text{area della superficie sferica}$$

\rightarrow è costante per costruzione

Applico Gauss

$$\phi(\vec{E}_0) = \frac{q}{\epsilon_0} \Rightarrow \frac{q}{\epsilon_0} = E_0 \cdot 4\pi r^2 \Rightarrow E_0 = \frac{q}{4\pi r^2 \epsilon_0} = k \cdot \frac{q}{r^2} \rightarrow \text{formula del campo elettrico}$$

Quindi si ha:

per $dx > 0$: $f(x+dx) \approx f(x) + \frac{\partial f(x)}{\partial x} dx$

per $dx < 0$: $f(x-dx) \approx f(x) - \frac{\partial f(x)}{\partial x} dx$

→ in 3 variabili:

$$f(x+dx, y, z) \approx f(x, y, z) + \frac{\partial f(x, y, z)}{\partial x} dx$$

$$f(x-dx, y, z) \approx f(x, y, z) - \frac{\partial f(x, y, z)}{\partial x} dx$$

Quindi per $d\phi$ si ha:

$$\begin{cases} d\phi_x = (E_x(x, y, z) + \frac{1}{2} \frac{\partial E_x(x, y, z)}{\partial x} dx) dy dz - (E_x(x, y, z) - \frac{1}{2} \frac{\partial E_x(x, y, z)}{\partial x} dx) dy dz - \\ d\phi_y = (E_y(x, y, z) + \frac{1}{2} \frac{\partial E_y(x, y, z)}{\partial y} dy) dx dz - (E_y(x, y, z) - \frac{1}{2} \frac{\partial E_y(x, y, z)}{\partial y} dy) dx dz - \\ d\phi_z = (E_z(x, y, z) + \frac{1}{2} \frac{\partial E_z(x, y, z)}{\partial z} dz) dx dy - (E_z(x, y, z) - \frac{1}{2} \frac{\partial E_z(x, y, z)}{\partial z} dz) dx dy - \end{cases}$$

$$\begin{cases} d\phi_x = \frac{\partial E_x(x, y, z)}{\partial x} dx dy dz \\ d\phi_y = \frac{\partial E_y(x, y, z)}{\partial y} dx dy dz \\ d\phi_z = \frac{\partial E_z(x, y, z)}{\partial z} dx dy dz \end{cases} \Rightarrow d\phi = \left(\frac{\partial E_x(x, y, z)}{\partial x} + \frac{\partial E_y(x, y, z)}{\partial y} + \frac{\partial E_z(x, y, z)}{\partial z} \right) dx dy dz$$

Nota che $dx dy dz = dV$, inoltre per il th di Gauss: $d\phi = \frac{dq}{\epsilon_0}$ dove $dq = \rho(x, y, z) dV$

Quindi si ha:

$$d\phi = \left(\frac{\partial E_x}{\partial x} + \frac{\partial E_y}{\partial y} + \frac{\partial E_z}{\partial z} \right) dV = \frac{1}{\epsilon_0} \rho dV dV$$

Nota: si è omessa la dipendenza di ρ, E_x, E_y, E_z da (x, y, z)

$$\left(\frac{\partial E_x}{\partial x} + \frac{\partial E_y}{\partial y} + \frac{\partial E_z}{\partial z} \right) = \frac{1}{\epsilon_0} \rho \rightarrow \text{forma differenziale del th di Gauss}$$

Si ha $\vec{\nabla} \cdot \vec{E} = \frac{\partial E_x}{\partial x} + \frac{\partial E_y}{\partial y} + \frac{\partial E_z}{\partial z}$ → divergenza del campo \vec{E} = prodotto scalare dell'operatore nabla per il campo
 ↓
 grandezza scalare

Quindi:

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{E} = \frac{\rho}{\epsilon_0} \rightarrow \text{legge di Gauss in forma differenziale (1° eq. di Maxwell')}$$

Osservazioni:

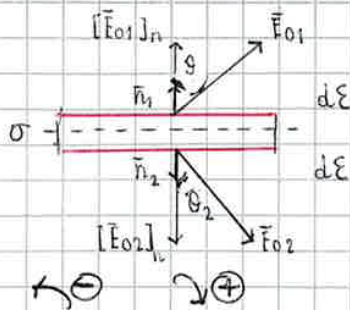
- è una relazione locale che lega le derivate del campo in un determinato punto con la densità di carica ρ in quel punto
- il campo \vec{E} ha divergenza diversa da zero solo nei punti in cui esiste una densità di carica, nello spazio vuoto, la divergenza di \vec{E} è nulla
- anche se abbiamo utilizzato le coordinate cartesiane nella def. della divergenza, essa è indipendente dal sistema di coordinate prescelto, per la sua natura di grandezza scalare

- dalla legge di Gauss:

$$d\phi = \frac{dq}{\epsilon_0} = \frac{\rho(x, y, z) dV}{\epsilon_0} \Rightarrow d\phi = \vec{\nabla} \cdot \vec{E} \cdot dV \rightarrow \vec{\nabla} \cdot \vec{E} = \frac{d\phi}{dV}$$

la divergenza del campo nel punto P è data dal rapporto tra il flusso attraverso la superficie di un parallelepipedo infinitesimo centrato su P e il suo volume

- la divergenza è diversa da 0 solo dove ci sono cariche



$$d\phi(\vec{E}_0) = d\phi(\vec{E}_{01}) + d\phi(\vec{E}_{02}) + d\phi_{\text{ext}}(\vec{E}_0) = \frac{1}{\epsilon_0} dq \rightarrow \text{Gauss}$$

$$d\phi(\vec{E}_0) = \vec{E}_{01} \cdot \vec{n}_1 d\epsilon + \vec{E}_{02} \cdot \vec{n}_2 d\epsilon = \frac{1}{\epsilon_0} \sigma d\epsilon \rightarrow \text{si semplifica (non mi interessa che } d\epsilon \neq 0)$$

$$\vec{E}_{01} \cos \theta_1 + \vec{E}_{02} \cos \theta_2 = \frac{1}{\epsilon_0} \sigma$$

$$\begin{cases} \vec{E}_{01} \cos \theta_1 = [\vec{E}_{01}]_n \\ \vec{E}_{02} \cos \theta_2 = -[\vec{E}_{02}]_n \end{cases} \rightarrow \text{la componente del campo elettrico va verso il basso}$$

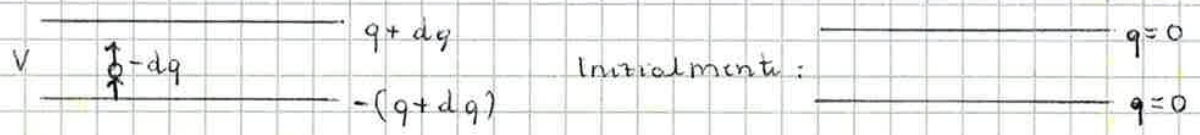
$[\vec{E}_{01}]_n - [\vec{E}_{02}]_n = \frac{1}{\epsilon_0} \sigma \rightarrow$ quando si attraversa una distribuzione piana di cariche, la componente normale del campo \vec{E} subisce una discontinuità pari a $\frac{1}{\epsilon_0} \sigma$

vale a livello locale: in ogni punto della superficie, non è necessario che σ sia costante né che la superficie sia piana

vettorialmente si esprime: $\vec{E}_n = \vec{E}_t$

ENERGIA DEL CAMPO ELETTROSTATICO

Considero un condensatore piano e suppongo non esista alcuna carica - carico il condensatore spostando una carica negativa infinitesimale



Ad un perisco istante t , forma una carica negativa e una carica positiva perché ho spostato una qnt infinitesimale di carica

Per fare questa operazione devo fornire lavoro (lavoro negativo perché fornito dal sistema) in quanto devo vincere le forze attrattive

Il lavoro infinitesimo da compiere sarà

$dL = -dq \Delta V \rightarrow$ il lavoro è infinitesimo perché la carica che sto considerando è infinitesimale ma (HA LO SPOSTAMENTO È FINITO) \rightarrow il lavoro è stato fornito dal sistema

Ricordo: $L_{ext} = -q \Delta V =$ lavoro della forza elettrostatica agente sulla carica q

$\Delta V = \frac{q}{C}$ avendo $C = \frac{q}{\Delta V}$ pu def. di capacità

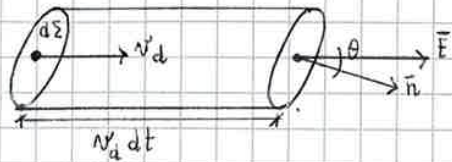
non è dq ma è la carica presente sulle armature $\rightarrow \Delta V = d\phi$ fra le armature

Quindi: $dL = -dq \frac{q}{\Delta V C}$

$L = \int_0^q dL \rightarrow$ somma gli infiniti lavori infinitesimi che ho fornito ogni qualvolta spostavo una carica infinitesimale, dalla situazione iniziale $q=0$ e quella finale $q=Q$

$$L = \int_0^q \frac{1}{\Delta V} dq q dq = - \int_0^q \frac{1}{C} q dq = - \frac{1}{C} \left(\frac{1}{2} q^2 \right)_0^q = - \frac{1}{2} \cdot \frac{1}{C} Q^2$$

CONDUZIONE ELETTRICA



il cilindro non è cilindro retto $\vec{n} \neq \vec{E}$

$$dQ = \vec{v} dt \cdot d\vec{S}$$

$\rho = Ne$ → densità di cariche
 → "elettroni (carica)"
 → densità di particelle

v_d = velocità di deriva = è uguale per tutte le cariche libere ed è orientata lungo la direzione del campo

le particelle dunque viaggiano tutte nella direzione del campo

Definisco: → cambia su ogni punto dello spazio → campo di velocità

$\vec{j} = \rho \cdot \vec{v}$ → vettore densità di carica corrente

$$\vec{j} \cdot d\vec{S} dt = dQ$$

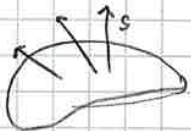
$dQ = \vec{j} \cdot d\vec{S} dt$ → n. di cariche che attraversano la sezione nell'unità di tempo

$i = \frac{dq}{dt}$ → intensità della corrente elettrica } Ampere = $\frac{1C}{1s}$ }

Quindi: gli elettroni di un conduttore carico, se sottoposti ad un campo elettrico esterno cominciano a mettersi in movimento.

i : ha corrente elettrica = flusso di elettroni in movimento

In una sezione qualsiasi:



$$di = \vec{j} \cdot d\vec{S}$$

$i = \phi_s(\vec{j})$ = flusso della densità di corrente = intensità di corrente

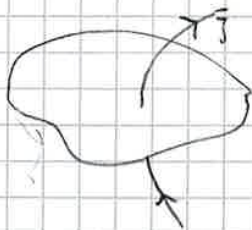
Ha $\phi_s(\vec{j}) = \int_S \vec{j} \cdot d\vec{S} \Rightarrow dQ = \vec{j} \cdot d\vec{S} dt \Rightarrow dQ = di \cdot dt$
 → III ordine
 differenziale del secondo ordine

Quindi: (pag 16)

\vec{j} = densità di corrente

i = intensità di corrente = flusso del vettore densità di corrente attraverso ad una qualunque sezione del conduttore

Attraverso una sezione chiusa



\vec{j} è positivo se entrante
 negativo se uscente

si ha:

essendo $i = -\frac{\partial q}{\partial t}$

→ convenzione fisica:
 se $\partial q < 0 \Rightarrow \frac{\partial q}{\partial t} < 0$ ha una diminuzione di cariche

$\vec{j} > 0 \Rightarrow i > 0$

- se l'intensità aumenta, diminuirebbe il numero di cariche libere interne al conduttore ($i > 0 \Rightarrow \partial q < 0$)

- se l'intensità diminuisce, aumenterebbe il numero di cariche libere interne al conduttore

Ma $\vec{j} = \rho \cdot \vec{v} =$
 $= -Ne\vec{v}$ *carica dell'elettrone* $\rightarrow \vec{v} = -\frac{\vec{j}}{Ne}$

Quindi

$\vec{a} = -\frac{e\vec{E}}{m} = \frac{\vec{v}}{\tau} \Rightarrow$

$\Rightarrow -\frac{\vec{j}}{Ne\tau} = -\frac{e\vec{E}}{m} \Rightarrow \vec{j} = \frac{Ne^2\tau}{m} \cdot \vec{E} \rightarrow \frac{\vec{j}}{\vec{E}} = \sigma \cdot \vec{E} \Rightarrow \sigma = \frac{Ne^2\tau}{m}, \rho = \frac{1}{\sigma}$

Quindi: $\sigma =$ *conduttività*
 $\rho =$ *resistenza*

Osservo che la densità di corrente è proporzionale al campo elettrico
 le particelle si mettono in moto e quindi ho corrente.

legge di Ohm

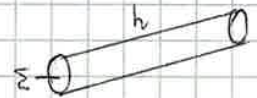
Per mezzo di questa legge si è nota la relazione tra resistenza, potenziale e intensità di corrente.

la velocità tra le particelle è sempre uguale.

l'intensità di corrente attraverso la superficie finita Σ è data da: $i = \int_{\Sigma} \vec{j} \cdot d\vec{\Sigma}$

Se la superficie Σ è ortogonale a \vec{j} e \vec{j} ha stesso valore in tutti i punti di Σ , la densità di corrente \vec{j} e la corrente che attraversa l'unità di superficie perpendicolare alla direzione del moto delle cariche

$i = \vec{j} \cdot \vec{\Sigma}$



Ma $\vec{j} = \sigma \cdot \vec{E} = \frac{1}{\rho} \vec{E}$

$\Rightarrow i = \frac{1}{\rho} \vec{j} \cdot \vec{E} \rightarrow \vec{E} =$

$\Rightarrow i = \frac{1}{\rho} \vec{E} \cdot \vec{\Sigma} \Rightarrow \vec{E} = \frac{\rho \cdot i}{\vec{\Sigma}}$

$\Rightarrow \vec{E} = \frac{\rho i}{\vec{\Sigma}}$

Essendo $E = -\frac{dV}{dx} \Rightarrow V = -E \cdot h \rightarrow$ prendo il modulo: $V = E \cdot h \Rightarrow V = \frac{\rho h}{\Sigma} \cdot i$

$R = \frac{\rho h}{\Sigma} \Rightarrow V = R \cdot i \rightarrow$ *legge di Ohm*

resistenza

$G = \frac{1}{R} =$ *conduttanza*

legge di Joule

per ricavare la potenza che bisogna fornire per far circolare la corrente elettrica i in un tratto di conduttore di sezione S e lungo h

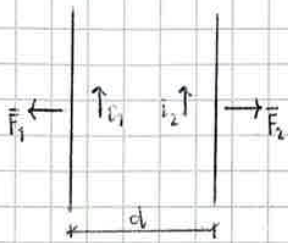
immagino la corrente come flusso di elettroni: in ogni punto equa carica equivale la forza elettrica F data da

$\vec{F} = e\vec{E} \rightarrow$ *positiva perché forza come vettore*

questa forza produce un lavoro dato da: $dW = \vec{F} \cdot d\vec{l} \Rightarrow dW = -F \cdot dl \rightarrow$ *lavoro negativo quindi da fornire*



FORZA MAGNETICA



i_1 crea \vec{B}_1 nello spazio circostante
 i_2 è immersa nel campo $\vec{B}_1 \Rightarrow$ sente la forza \vec{F}_2
 viceversa i_2 : crea $B_2 \Rightarrow i_1$ sente la forza \vec{F}_1

Solo se le cariche sono in movimento si ha la forza magnetica
 (la forza elettrica si ha anche se le cariche non sono in movimento)

$\vec{F} = q\vec{v} \wedge \vec{B} \rightarrow$ forza magnetica di Lorentz $\rightarrow F = qvB \sin \theta$

pag 58

Si assume $\theta = \frac{\pi}{2}$

Dimostriamo che la forza magnetica non compie lavoro

$dW = \vec{F} \cdot d\vec{l}$
 $\vec{F} = q\vec{v} \wedge \vec{B}$

$dW = \vec{F} \cdot d\vec{l} = (q\vec{v} \wedge \vec{B}) \cdot d\vec{l} =$

$= (q\vec{v} \wedge \vec{B}) \cdot \frac{d\vec{l}}{dt} \cdot dt =$

$= (q\vec{v} \wedge \vec{B}) \cdot \vec{v} \cdot dt \rightarrow \vec{v} \wedge \vec{B} =$ un certo vettore che è contemporaneamente
 perpendicolare a \vec{v} e \vec{B}
 ovvero \vec{F} è sempre normale a \vec{v}

$= \vec{F} \cdot d\vec{v} \cdot dt = 0$

↓
 prodotto scalare tra 2 vettori perpendicolari è nullo

Quindi:

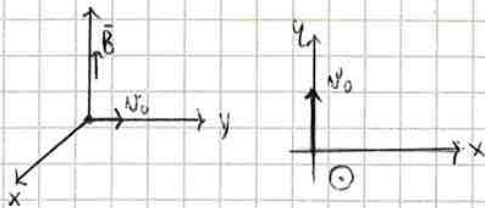
$W = \int dW = 0 \rightarrow$ il lavoro fatto dalla forza magnetica è identicamente nullo

Per il teorema dell'energia cinetica

$\Delta E_K = W_{AB} = \frac{1}{2}mv_B^2 - \frac{1}{2}mv_A^2 = 0$

$E_{KB} - E_{KA} = 0 \Rightarrow v_A = v_B \rightarrow$ la velocità resta costante in modulo ma non in direzione

- moto di una carica su un campo magnetico



⊙ campo magnetico uscente
 ⊗ " " entrante

$F = qvB$ (in modulo), $\theta = \frac{\pi}{2}$

$F = ma = m(a_T + a_N) \rightarrow$ legge di Newton: $a_T = \frac{dv}{dt}$, $a_N = \frac{v^2}{R}$

Quindi:

$qvB = m \frac{v^2}{R}$

$\frac{dv}{dt} = 0$ essendo $v = \text{cost}$ (dimostrato prima)

Quindi: $R = \frac{mv}{qB} \rightarrow$ essendo tutte le quantità costanti $\Rightarrow R = \text{cost}$

conclusione: la traiettoria di una carica in \vec{B} è una circonferenza



pag 59 pag 59

$$\frac{1}{C}q(t) + R \frac{dq}{dt} = \mathcal{E}; \quad \mathcal{E} - \frac{q(t)}{C} = R \frac{dq}{dt}$$

$$\frac{C\mathcal{E} - q(t)}{C} = R \frac{dq}{dt}$$

$$\frac{C\mathcal{E} - q(t)}{CR} = \frac{dq}{dt} \rightarrow \frac{C\mathcal{E} - q(t)}{dq} = \frac{CR}{dt} \rightarrow \frac{1}{C\mathcal{E} - q(t)} dq = \frac{1}{CR} dt$$

$$\int_0^q \frac{1}{C\mathcal{E} - q(t)} dq = \int_0^t \frac{1}{CR} dt \quad \rightarrow \quad -(q - \mathcal{E}C) \Rightarrow \int_0^q \frac{1}{q(t) - \mathcal{E}C} dq = - \int_0^t \frac{1}{RC} dt$$

$$\log(q(t) - \mathcal{E}C) \Big|_0^q = - \frac{1}{CR} t$$

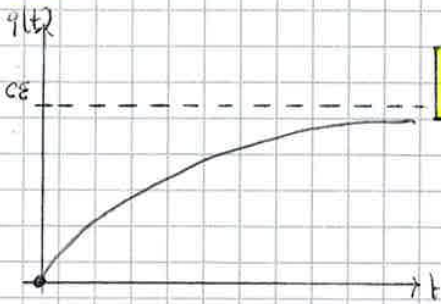
$$\log \frac{q - \mathcal{E}C}{-\mathcal{E}C} = - \frac{1}{CR} t$$

$$q(t) = C\mathcal{E} (1 - e^{-\frac{1}{RC}t})$$

$\rightarrow \tau = RC = \text{costante capacitiva di tempo}$

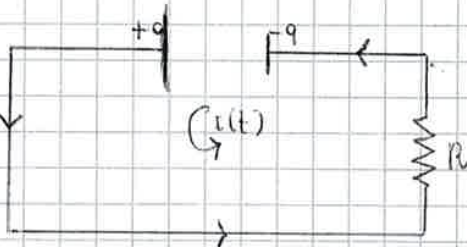
$$q(t) = C\mathcal{E} (1 - e^{-\frac{1}{RC}t})$$

per $t \rightarrow \infty \Rightarrow q(t) = q_{\infty} = C\mathcal{E} \rightarrow \text{VALORE STEADY STATE}$



oltre questa carica non posso andare, anche se continuo a fornire corrente.
Se necessito di maggior carica, devo cambiare condensatore visto che $q_{\infty} = C\mathcal{E}$ e C dipende solo dalla geometria del condensatore.

- scarica di un condensatore

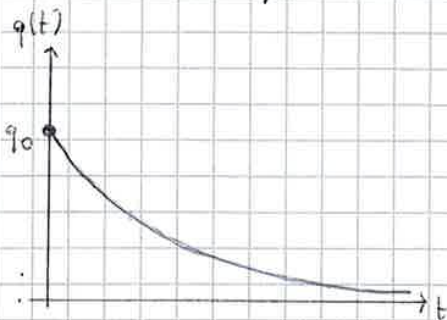


All'istante iniziale: $q(0) = q_0 \rightarrow$ condensatore carico
condizione di Kirchhoff!

$$\sum_k V_k = 0 \Rightarrow - \frac{q(t)}{C} - Ri = 0$$

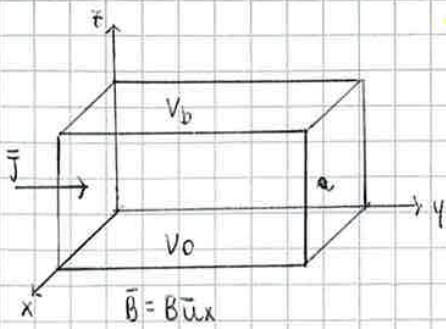
$$- \frac{q(t)}{C} - \frac{dq}{dt} \cdot R = 0 \Rightarrow \int_{q_0}^q \frac{dq}{q} = \int_0^t \frac{-1}{RC} dt$$

$$q(t) = q_0 e^{-\frac{1}{RC}t} \rightarrow \tau = RC$$



per $t \rightarrow \infty \Rightarrow q_{\infty} \rightarrow 0$

per scaricare completamente un condensatore bisogna aspettare tempi infiniti



\vec{j} = vettore densità di corrente
 $= \frac{i}{ab} \vec{u}_y = Ne \vec{v}$ per definizione

$\vec{v} = \vec{j} \cdot d\vec{l} = \frac{dq}{dt} \vec{j}$

$\vec{v} = \frac{i}{ab \cdot N \cdot e} \vec{u}_y \rightarrow$ velocità con cui fluisce un elettrone

$\vec{F} = e \vec{v} \wedge \vec{B} = e \frac{i}{ab N e} \vec{u}_y \wedge B \vec{u}_x = - \frac{i B}{ab N} \vec{u}_z$

la forza F genera una tensione, come se fosse un campo elettrico ridotto

$\vec{E}_B = \frac{\vec{F}}{e} \rightarrow$ campo elettromotore magnetico = campo elettrico che si crea tra le due facce piane

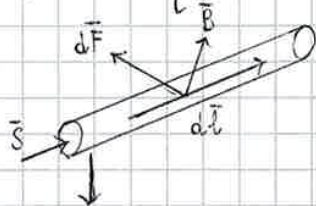
$\vec{E}_B = \vec{v} \wedge \vec{B}$

la forza è diretta verso il basso ($-\vec{u}_z$) e quindi si ha lo spostamento dei degli elettroni (cariche negative) verso l'alto che si carica positivamente. la faccia superiore quindi si carica negativamente e di conseguenza quella inferiore nego positivamente.

Si crea quindi anche una ddp tra le due facce, detta tensione di Hall.

$V_H = E_H = \int_0^b \vec{F}_B \cdot d\vec{l} = \vec{E}_B \cdot \int_0^b d\vec{l} = - \frac{i b B}{ab N e} = - \frac{i B}{a N e} \Rightarrow \dots$

forza magnetica su un conduttore



Un conduttore percorso da corrente elettrica (elettroni in movimento con velocità \vec{v}), immerso in un campo magnetico avverte di una forza magnetica

conduttore di lunghezza dl e sezione $S \Rightarrow dV = S \cdot dl$

1) forza su un elettrone: $\vec{F}_1 = -e \vec{v} \wedge \vec{B}$

2) forza su tutte gli elettroni nel volume $dV = d\vec{F} = \vec{F}_1 \cdot N \cdot dV$ \rightarrow n° particelle presenti nel volume dV

$d\vec{F} = \vec{F}_1 \cdot N \cdot dV =$

$\rightarrow \vec{j} = \rho \cdot \vec{v} = -Ne \vec{v} \rightarrow e = -|e|$

$= -e \vec{v} \wedge \vec{B} \cdot N \cdot dV =$

$\rightarrow dl$ ha la stessa direzione di \vec{v}
 $d\vec{l} = dl \cdot \frac{\vec{v}}{v}$

$= (-Ne \vec{v}) \wedge \vec{B} S dl =$

$= \vec{j} \wedge \vec{B} \cdot S dl =$

$= S \vec{j} \wedge \vec{B} dl =$

$= \vec{i} \wedge \vec{B} dl$

$\rightarrow \vec{j} dl = j d\vec{l} \rightarrow$ identità che vale quando j e dl hanno la stessa direzione

$= i d\vec{l} \wedge \vec{B}$

$d\vec{F} = i d\vec{l} \wedge \vec{B} \rightarrow$ 1° legge elementare di Laplace in forma differenziale
 forza su tratto infinitesimo di filo
 non ha segno

campi magnetici generati da correnti

$$d\vec{B} = \frac{\mu_0}{4\pi} q \vec{v} \wedge \frac{\vec{r}}{r^3} \quad \text{per analogia con } \vec{E} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} q \frac{\vec{r}}{r^3}$$

$$\vec{B} = \frac{\mu_0 \epsilon_0}{4\pi} q \vec{v} \wedge \frac{\vec{r}}{r^3} =$$

$$= \mu_0 \epsilon_0 \vec{v} \wedge \frac{1}{4\pi \epsilon_0} q \frac{\vec{r}}{r^3}$$

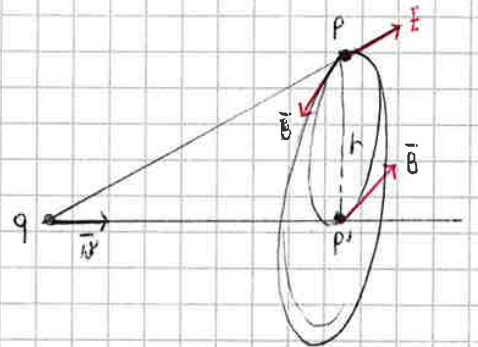
$$= \mu_0 \epsilon_0 \vec{v} \wedge \vec{E} \rightarrow \mu_0 \cdot \epsilon_0 = \frac{1}{c^2} \quad \text{velocità della luce nel vuoto} = 3 \cdot 10^8 \text{ m/s}^2$$

$\vec{B} = \frac{1}{c^2} \vec{v} \wedge \vec{E}$ \leftrightarrow una carica elettrica nel vuoto in moto genera contemporaneamente un campo elettrico ed un campo magnetico legati tra loro dalla formula

$$\vec{B} \perp \vec{v}, \vec{E}, \vec{r}$$

\vec{B} è \perp alla circonferenza di centro P' e raggio \vec{PP}'

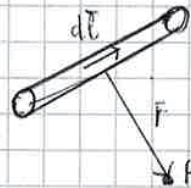
Sulla circonferenza il modulo del campo magnetico è costante, ma cambia direzione istante per istante.



Sull'asse di moto di q , $\vec{B} = \vec{0}$

In termini macroscopici:

$$\vec{B}_i = \frac{\mu_0}{4\pi} q \vec{v} \wedge \frac{\vec{r}}{r^3}$$



$d\vec{B} = N dV \vec{B}_i =$ numero di cariche presenti nel volume dV : ogni carica crea lo stesso campo

$$= N S \cdot dl \frac{\mu_0}{4\pi} q \vec{v} \wedge \frac{\vec{r}}{r^3} =$$

$$= dl S \cdot \frac{\mu_0}{4\pi} \cdot N q \vec{v} \wedge \frac{\vec{r}}{r^3} =$$

$$= dl S \cdot \frac{\mu_0}{4\pi} \cdot \vec{j} \wedge \frac{\vec{r}}{r^3} = \quad dl \vec{j} = j dl \text{ pezzi paralleli:}$$

$$= S \frac{\mu_0}{4\pi} j dl$$

$$= S \cdot \frac{\mu_0}{4\pi} \cdot j dl \wedge \frac{\vec{r}}{r^3} =$$

$$= S \cdot j \cdot \frac{\mu_0}{4\pi} \cdot dl \wedge \frac{\vec{r}}{r^3} =$$

$$= i \frac{\mu_0}{4\pi} \cdot dl \wedge \frac{\vec{r}}{r^3}$$

$d\vec{B} = \frac{\mu_0}{4\pi} \cdot i \cdot \frac{d\vec{l} \wedge \vec{r}}{r^3} \rightarrow$ legge di Ampere - Laplace

considerando un conduttore filiforme C esso crea un campo magnetico in P pari a:

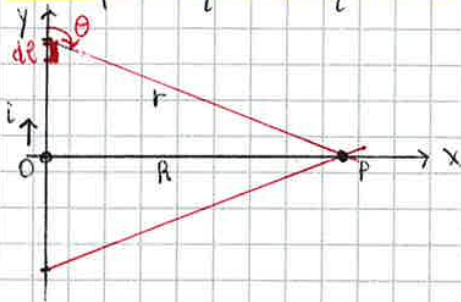
$$\vec{B} = \frac{\mu_0 i}{4\pi} \int_C \frac{d\vec{l} \wedge \vec{r}}{r^3}$$

Quindi

$\vec{A} = i \vec{s} \vec{n} \wedge \vec{B} = \vec{m} \wedge \vec{B} \rightarrow$ *adattando la formula del momento meccanico delle forze magnetiche*

- campo magnetico generato da una carica in moto

- campo magnetico generato da un conduttore lineare finito percorso da una corrente i



Scelgo come riferimento il punto medio O del conduttore.
l'elemento

Calcolo prima il contributo sul tratto superiore

a) prendo un elemento dl

$d\vec{B} = \frac{\mu_0 \cdot i \cdot dl \wedge \vec{r}}{4\pi r^3} \rightarrow$ legge di Ampere-Laplace

$\rightarrow dl \wedge \vec{r} = dl \cdot r \cdot \sin\theta (-\vec{u}_z) = -dlr \sin\theta \vec{u}_z = dlr \sin\theta \vec{u}_y$ (ponendo $\varphi \vec{u}_y = -\vec{u}_z$)
~~infatti $dl \vec{u}_y \wedge \vec{r} = -dlr \sin\theta$~~

perché $\vec{r} = r' \vec{u}_x + r'' \vec{u}_y$
 $\vec{u}_y \wedge \vec{u}_x = -\vec{u}_z$
perché $r'' \vec{u}_y \wedge \vec{u}_y = 0$

l'è il segno \ominus perché la rotazione da dl verso \vec{r} avviene in senso orario

Quindi:

$d\vec{B} = \frac{\mu_0 \cdot i \cdot dl \cdot \sin\theta}{4\pi r^2} \vec{u}_y$

Ora devo sommare tutti gli infinitesimi elementi $d\vec{B}$

$\vec{B} = \int_0^A d\vec{B} = \int_{\frac{\pi}{2}}^{\theta_1} d\vec{B}$ infatti $\theta \leq \theta \leq \theta_1 \quad \frac{\pi}{2} \leq \theta \leq \theta_1$

Per la geometria del problema:

\rightarrow Per la \sin

\rightarrow Per la geometria del problema

$\sin\theta = \sin(\pi - \theta) = \frac{l}{r}$
 $\Rightarrow \frac{1}{r^2} = \frac{\sin^2\theta}{R^2}$

$\tan\theta = -\tan(\pi - \theta) = -\frac{l}{R}$
 $\Rightarrow l = -\frac{R \cdot dl}{\tan\theta} \Rightarrow dl = \frac{R \cdot d\theta}{\sin^2\theta}$

per esprimere la funzione integrando con una sola variabile

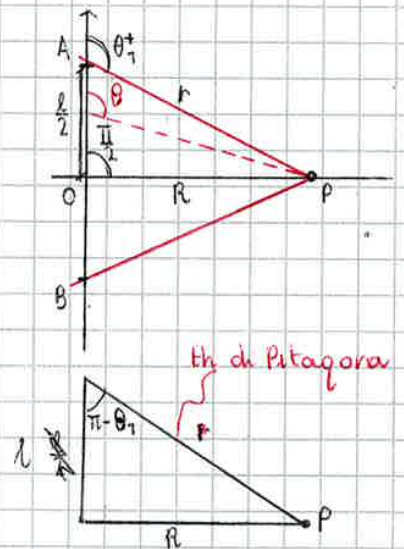
$\frac{1}{\tan\theta} \rightarrow -\frac{1}{\sec^2\theta}$

Quindi:

$d\vec{B} = \frac{\mu_0 \cdot i \cdot dl \cdot \sin\theta}{4\pi r^2} \vec{u}_y = \frac{\mu_0 \cdot i \cdot R \cdot d\theta}{4\pi R^2 \cdot \sin^2\theta} \sin\theta \vec{u}_y = \frac{\mu_0 \cdot i \cdot \sin\theta}{4\pi R} d\theta \vec{u}_y$

Quindi:

$\vec{B} = \int_{\frac{\pi}{2}}^{\theta_1} d\vec{B} = -\vec{u}_y \frac{\mu_0 \cdot i}{4\pi R} \cos\theta_1$

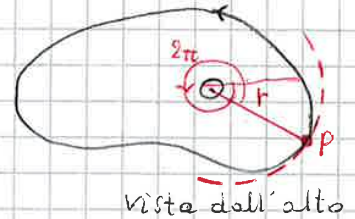
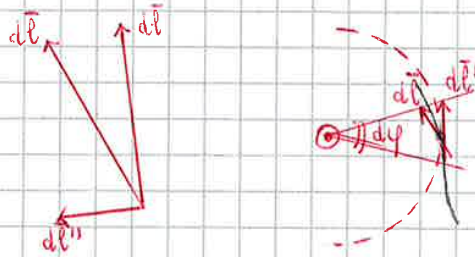
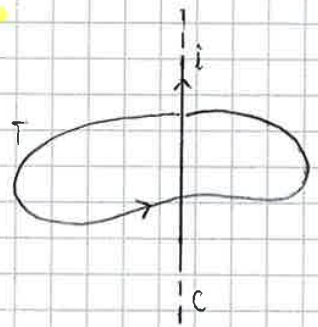


- legge di Ampere - Maxwell = correlazione tra campo magnetico e le sue sorgenti
 Dimostrazione:

considero un filo indefinito rettilineo percorso da una corrente i e considero una superficie qualsiasi curva chiusa percorsa in senso antiorario

Calcolo la circolazione del campo magnetico lungo la curva Γ

$\vec{B} = \oint_{\Gamma} \vec{B} \cdot d\vec{l}$
 $\oint_{\Gamma} \vec{B} \cdot d\vec{l} \Rightarrow$ il campo magnetico B è tangente alle linee di campo magnetico
 la linea di campo magnetico creata dal conduttore e la circonferenza di raggio r che ha centro nel conduttore



$\vec{B} \perp d\vec{l}''$
 $\vec{B} \parallel d\vec{l}'$
 $d\vec{l} = d\vec{l}' + d\vec{l}''$

$dl' = r dy$

$= \oint_{\Gamma} \vec{B} \cdot (d\vec{l}' + d\vec{l}'') =$

$= \oint_{\Gamma} B \cdot dl' \Rightarrow B = \frac{\mu_0 i}{2\pi r}$ = legge di B-S, ovvero campo generato da un filo indefinito

$= \int_{\Gamma} \frac{\mu_0 i}{2\pi r} \cdot r dy =$

$= \frac{\mu_0 i}{2\pi} \int_{\Gamma} dy \Rightarrow \int_{\Gamma} dy = 2\pi$ perché la curva è chiusa.

$\Rightarrow \oint \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 i$ \rightarrow legge di Ampere se Γ è chiusa e il conduttore è all'interno
 $i =$ corrente concatenata alla curva

\rightarrow se i è esterno alla curva considerata

$\oint_{\Gamma} \vec{B} \cdot d\vec{l} \neq \oint_{\Gamma} \vec{B} \cdot (d\vec{l}^+ + d\vec{l}^-) \rightarrow$ due integrali solo sulla curva $\Gamma' = P_1 P_2$

$= \int_{\Gamma'} \vec{B} \cdot (d\vec{l}^+ + d\vec{l}^-) \rightarrow$ decompongo $d\vec{l}^+$ e $d\vec{l}^-$

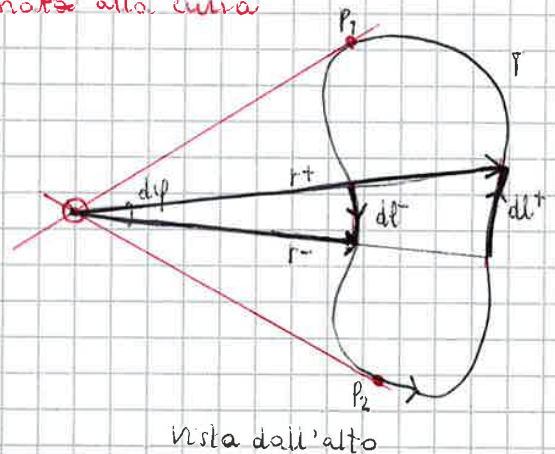
$= \int_{\Gamma'} (B^+ dl^+ - B^- dl^-) \rightarrow B = \frac{\mu_0 i}{2\pi r}$ (legge di B-S)

$dl = r dy$

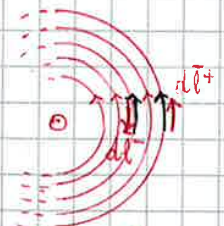
$= \int_{\Gamma'} \left(\frac{\mu_0 i}{2\pi r^+} r^+ dy - \frac{\mu_0 i}{2\pi r^-} r^- dy \right) = \int_{\Gamma'} 0 dy = 0$

Quindi se i è esterno alla curva considerata, il valore dell'integrale è 0

N.B. visto che la curva è arbitraria, conviene scegliere quella per cui il campo B ha modulo costante e sempre con lo stesso verso



vista dall'alto



$\vec{B} \cdot d\vec{l}^+ \perp$
 $\vec{B} \cdot d\vec{l}^- \perp$
 $\vec{B} \cdot d\vec{l}^+ \parallel$
 $\vec{B} \cdot d\vec{l}^- \parallel$

Quindi

$$\vec{\nabla} \cdot (\vec{\nabla} \wedge \vec{B}) = 0 \neq \vec{\nabla} \mu_0 \vec{j} = 0 \Rightarrow \vec{\nabla} \vec{j} = 0 \rightarrow \text{condizione per cui vale A-M}$$

In condizioni stazionarie, poiché $\frac{\partial \rho}{\partial t} = 0$ ($\rho = \text{cost}$), si ha $\vec{\nabla} \cdot \vec{j} = 0$

In condizioni dinamiche:
 \rightarrow eq di continuità: $\frac{\partial \rho}{\partial t} + \vec{\nabla} \cdot \vec{j} = 0$

\rightarrow legge di Gauss: $\vec{\nabla} \cdot \vec{E} = \frac{1}{\epsilon_0} \rho$

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{E} = \frac{1}{\epsilon_0} \rho$$

$$\epsilon_0 \vec{\nabla} \cdot \vec{E} = \rho \rightarrow \text{derivando i membri rispetto al tempo } \left(\frac{\partial}{\partial t} (\epsilon_0 \vec{\nabla} \cdot \vec{E}) \right) = \frac{\partial \rho}{\partial t}$$

$$\epsilon_0 \vec{\nabla} \cdot \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} = \frac{\partial \rho}{\partial t}$$

commutano perché variabile temporale e variabili spaziali ($\vec{\nabla}$) sono indipendenti

\rightarrow combino ① e ②

$$\frac{\partial \rho}{\partial t} + \vec{\nabla} \cdot \vec{j} = 0$$

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{j} + \epsilon_0 \vec{\nabla} \cdot \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} = 0$$

$$\vec{\nabla} \cdot \left(\vec{j} + \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \right) = 0 \rightarrow \text{ma } 0 = \vec{\nabla} \cdot (\vec{\nabla} \wedge \vec{A})$$

$$\vec{\nabla} \cdot \left(\vec{j} + \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \right) = \vec{\nabla} \cdot (\vec{\nabla} \wedge \vec{A}) \rightarrow A = \text{funzione vettoriale generica}$$

$$\vec{j} + \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} = \vec{\nabla} \wedge \vec{A} \rightarrow \text{moltiplico per } \mu_0 \text{ i membri}$$

$$\mu_0 \vec{j} + \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} = \vec{\nabla} \wedge \mu_0 \vec{A}$$

In condizioni stazionarie $\frac{\partial \vec{E}}{\partial t} = 0$, quindi $\mu_0 \vec{j} = \vec{\nabla} \wedge \mu_0 \vec{A}$.

Ma abbiamo dimostrato che in c. stat.: $\vec{\nabla} \wedge \vec{B} = \mu_0 \vec{j} \neq$ necessariamente $\vec{\nabla} \wedge \mu_0 \vec{A} = \vec{\nabla} \wedge \vec{B}$

Quindi

$$\vec{\nabla} \wedge \vec{B} = \mu_0 \vec{j} + \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \rightarrow \text{th. di A-M in condizioni dinamiche}$$

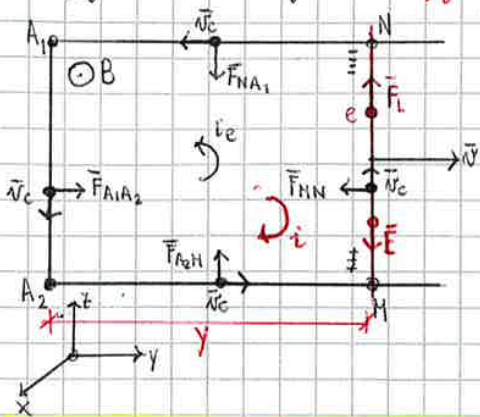
Oppure: ~~$\vec{\nabla} \wedge \vec{B} = \mu_0 \vec{j} + \mu_0$~~

Conclusione: le sorgenti del campo magnetico non sono solo le correnti ma anche i campi elettrici variabili nel tempo

infatti se $\vec{j} = 0$ (non ci sono particelle di correnti):

$$\vec{\nabla} \wedge \vec{B} = \mu_0 \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \rightarrow \text{eq di A-M in condizioni dinamiche e in assenza di sorgenti}$$

- legge di Faraday (ovvero legge di Faraday è basata la conversione di energia meccanica in elettrica)



- Considero un circuito con lato mobile MN, con velocità \vec{v} verso dx

- Fisso un sistema di riferimento cartesiano

- noto la presenza del campo magnetico $\vec{B} = B\vec{u}_x$ costante

Mentre il lato mobile MN si sposta verso destra, gli elettroni liberi di conduzione sono sottoposti a forze di Lorentz perché sono cariche in movimento in presenza di campo magnetico.

Calcolo la forza di Lorentz per una generica carica presente su MN, dovuta alla presenza di \vec{v}

$$\vec{F}_l = -e\vec{v} \wedge \vec{B} = -e v B (\vec{u}_y \wedge \vec{u}_x) = +e v B \vec{u}_z$$
 → la forza magnetica che sente un elettrone presente sul tratto MN è una forza positiva, ovvero è una forza che spinge verso su le cariche

Quindi dato che ogni carica (elettrone) viene spinta verso su, vicino a M si genera una mancanza di elettroni

vicino a N, l'eccesso di elettroni si mette in movimento sul circuito riconducendo il tratto NA₁, A₁A₂ e A₂M e quindi si compensa la mancanza di cariche.

Poi ripercorre il percorso delle cariche.

Il lato mobile quindi funge da pompa di cariche elettriche ed è quindi l'unico elemento attivo del circuito: posso dunque immaginarlo come generatore di tensione

- \vec{v}_c è la velocità di corrente che fornisce a ciascun elettrone mentre compie il percorso all'interno del ciclo NA₁A₂M

Su ogni tratto del circuito vengono quindi a crearsi delle forze (di Lorentz) dovute alla presenza di \vec{v}_c

Calcolo la forza di Lorentz per una generica carica presente su ogni lato del circuito, dovuta alla presenza di \vec{v}_c

NA₁: $\vec{F}_{NA_1} = -e\vec{v}_c \wedge \vec{B} = -e v_c B (-\vec{u}_y \wedge \vec{u}_x) = -e v_c B \vec{u}_z$

A₁A₂: $\vec{F}_{A_1A_2} = -e\vec{v}_c \wedge \vec{B} = -e v_c B (-\vec{u}_z \wedge \vec{u}_x) = +e v_c B \vec{u}_y$

A₂M: $\vec{F}_{A_2M} = -e\vec{v}_c \wedge \vec{B} = -e v_c B (\vec{u}_y \wedge \vec{u}_x) = +e v_c B \vec{u}_z$

MN: $\vec{F}_{MN} = -e\vec{v}_c \wedge \vec{B} = -e v_c B (\vec{u}_z \wedge \vec{u}_x) = -e v_c B \vec{u}_y$

in ogni caso, le forze che si vengono a creare sono \perp al conduttore, ~~per~~
Per questo, la velocità v_c non crea ulteriore fem indotta su ogni tratto
 $fem = \mathcal{E} = \oint_C \vec{E} \cdot d\vec{l} = \int_{MN} (-\cancel{v_c} B \vec{u}_y \cdot d\vec{l} \vec{u}_z) = 0$
nessun fatto su MN vale su ogni tratto

- quantifico il campo elettrico indotto:

$$\vec{E} = \frac{\vec{F}}{-e} = \odot v B \vec{u}_z = +v B (\vec{u}_y \wedge \vec{u}_x) = v \vec{u}_y \wedge B \vec{u}_x = \vec{v} \wedge \vec{B}$$

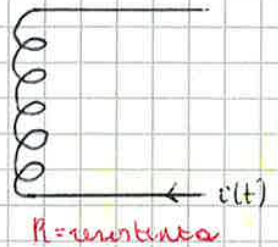
$$= -v B (\vec{u}_y \wedge \vec{u}_x)$$

Riscrivo E nel modo seguente:

$$\vec{E} = -v B \vec{u}_z = v B (\vec{u}_y \wedge \vec{u}_x) = v \vec{u}_y \wedge B \vec{u}_x = \vec{v} \wedge \vec{B}$$

→ campo elettrico indotto solo nel tratto MN è negativo infatti la corrente è pensata come flusso di cariche positive ma poiché si ha un flusso di cariche negative (in senso antiorario) quello delle cariche positive sarà in senso orario, quindi \int negativo.

- **autoinduzione** in un solenoide indefinito
 Immagino un circuito percorso da una corrente
 Si hanno i seguenti fatti:



- 1) $i(t)$ circola nel C (circuito) e crea una \vec{B}
- 2) \vec{B} investe C e crea una fem indotta \mathcal{E}
- 3) la fem indotta \mathcal{E} , secondo la legge di Faraday è responsabile di una corrente autoindotta $i_i(t)$

Infatti:

1) posso determinare B

$\vec{B}(t) = \mu_0 n i(t)$ → campo B al centro di un solenoide indefinito (nel vuoto)
 infatti per un solenoide ~~infinito~~ finito $B = \mu_0 n i \frac{d}{\sqrt{d^2 + 4R^2}}$ (per $d \rightarrow \infty$ ottengo $\mu_0 n i$)
 n = n° di spire per unità di lunghezza

2) $\phi(\vec{B}) = N \cdot S \cdot B(t)$ → N = numero di spire
 S = superficie

$\phi(\vec{B}) = N \pi r^2 \cdot B(t) =$

$= N \pi r^2 \cdot \mu_0 n i(t) = N \pi r^2 \cdot \mu_0 \frac{N}{l} i(t) =$

$= \frac{N^2 r^2 \pi \mu_0}{l} i(t)$ → flusso

→ $\mathcal{E}(t) = - \frac{d\phi(\vec{B})}{dt} = - \mu_0 \frac{N^2 r^2 \pi}{l} \frac{d i(t)}{dt}$ → \mathcal{E} = fem $\neq 0$ ⇔ i ~~non~~ ^{non} varia nel tempo

3) dalla legge di Ohm: $V = \mathcal{E} = fem = R i$

$i_i(t) = \frac{\mathcal{E}(t)}{R} = - \frac{\mu_0 \pi r^2 N^2}{R l} \frac{d i(t)}{dt}$

$L = \frac{\mu_0 \pi r^2 N^2}{l} = \mu_0 \pi r^2 n^2 l = \mu_0 l \cdot S \cdot n^2$

$R, L = \text{cost}$

definisce l'induttanza $= L$

Per il caso in esame (solenoidi) $L = \frac{\mu_0 \pi r^2 N^2}{l} = \frac{\mu_0}{l} k$

→ $\mathcal{E} = - \frac{d(i i)}{dt} = - L \frac{d i(t)}{dt}$ → fem per autoinduzione

In generale L è composto sempre dai due fattori:

k dipende solo dalla geometria del circuito

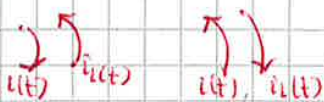
→ $i_i(t) = - L \frac{d i(t)}{dt}$ → corrente autoindotta

Voto che:

$\frac{d i(t)}{dt} > 0$ ⇒ $i(t)$ cresce ⇒ $i_i(t) < 0$

$\frac{d i(t)}{dt} < 0$ ⇒ $i(t)$ decresce ⇒ $i_i(t) > 0$

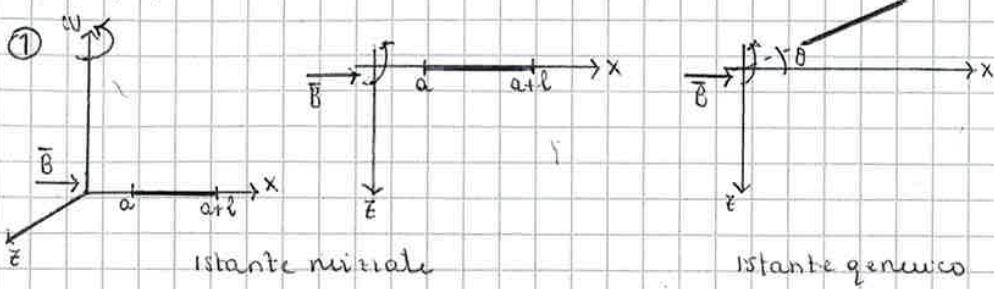
⇒ la corrente autoindotta si oppone alla variazione di $i(t)$



PER ESERCIZI: $B \rightarrow \phi \rightarrow \int L i$

Conversione di energia meccanica in elettrica

Esempi principali



$$\vec{F} = q \vec{v} \wedge \vec{B}$$

$$\vec{v} \wedge \vec{B} = v B \sin\left(\frac{\pi}{2} + \theta\right) \hat{z}$$

$$= v B \cos(\theta) \hat{z}$$

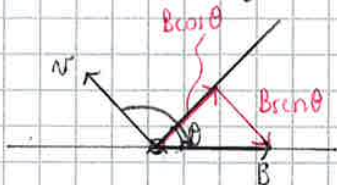
$$\vec{v} \wedge \vec{B} = v \hat{u}_x \wedge B \hat{u}_x =$$

$$= v B \sin\left(\frac{\pi}{2} + \theta\right) \hat{u}_y = -v B \cos\theta \hat{u}_y \Rightarrow \vec{F} = -qv B \cos\theta \hat{u}_y$$

\vec{N} è perpendicolare alla velocità angolare $\vec{\omega}$



oppure decompongo B in componenti \parallel e \perp all'asta



$$\Rightarrow \vec{v} \wedge \vec{B} = qv B \cos\theta \hat{u}_y$$

da v verso B faccio una rotazione in senso orario quindi negativa

$$\vec{E} = \frac{q \vec{v} \wedge \vec{B}}{q} = \vec{v} \wedge \vec{B} = -v B \cos\theta \hat{u}_y$$

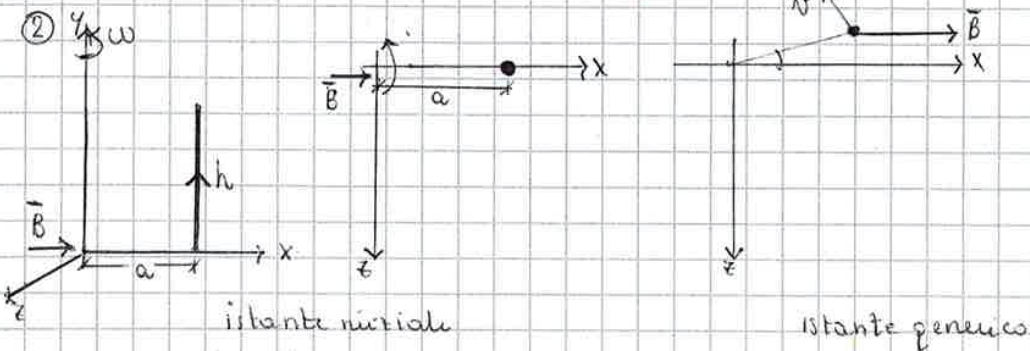
$$= -\omega r B \cos\theta \hat{u}_y$$

$$v = \omega r$$

$$\omega = \frac{v}{r}$$

$$\mathcal{E} = \oint \vec{E} \cdot d\vec{l} = \int \vec{E} \cdot \hat{u}_x \cdot dl \hat{u}_y = 0$$

non si genera tensione elettrica, dato che il campo elettrico è perpendicolare al conduttore



$$\omega = \frac{d\theta}{dt}$$

$$\int d\theta = \int \omega dt \Rightarrow \theta = \int \omega dt$$

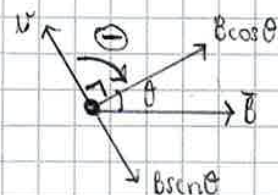
$$v = \omega a$$

$$\vec{F} = q \vec{v} \wedge \vec{B} =$$

$$\vec{E} = \vec{v} \wedge \vec{B} = v \hat{u}_x \wedge B \hat{u}_x =$$

$$= -v B \cos\theta \hat{u}_y$$

rotazione data da v verso B



coefficienti di autoinduzione o induttanza

Ricordo:

$d\vec{B} = \frac{\mu_0 i}{4\pi} \frac{d\vec{l} \wedge \vec{r}}{r^3} \rightarrow 1^\circ \text{ legge di Laplace in forma differenziale}$

$\vec{B} = \frac{\mu_0 i}{4\pi} \oint_C \frac{d\vec{l} \wedge \vec{r}}{r^3} \rightarrow 1^\circ \text{ legge di Laplace in forma integrale}$

$\phi = \int_S \vec{B} \cdot d\vec{\sigma} \rightarrow \text{flusso del campo magnetico}$

Se il flusso del campo magnetico è variabile, allora vale la formula seguente:

$\varepsilon = -\frac{\partial \phi}{\partial t} \rightarrow \text{legge di Faraday}$

$\Rightarrow \varepsilon = -\frac{\partial \phi}{\partial t} = -\frac{\partial}{\partial t} \int_S \vec{B} \cdot d\vec{\sigma} =$

$= -\frac{\partial}{\partial t} \int_S \left(\frac{\mu_0 i}{4\pi} \oint_C \frac{d\vec{l} \wedge \vec{r}}{r^3} \right) \cdot d\vec{\sigma} \rightarrow \text{l'unico variabile tempo dipendente è la corrente}$

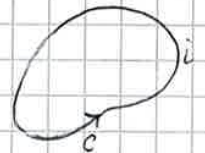
$\Rightarrow \varepsilon = -\int_S \left(\frac{\mu_0}{4\pi} \oint_C \frac{d\vec{l} \wedge \vec{r}}{r^3} \cdot \frac{di}{dt} \right) \cdot d\vec{\sigma} = -\frac{di}{dt} \mu_0 \int_S \left(\oint_C \frac{d\vec{l} \wedge \vec{r}}{r^3} \right) \cdot d\vec{\sigma}$

Definisco $L = \frac{\mu_0}{4\pi} \int_S \left(\oint_C \frac{d\vec{l} \wedge \vec{r}}{r^3} \right) \cdot d\vec{\sigma} \rightarrow \text{coeff di induzione o induttanza}$

$\Rightarrow \varepsilon = -L \cdot \frac{di}{dt} \rightarrow \text{relazione tra } \varepsilon \text{ e induttanza}$

Essendo $\varepsilon = -\frac{\partial \phi}{\partial t} \Rightarrow -\frac{\partial \phi}{\partial t} = -L \frac{di}{dt} \Rightarrow \int \frac{\partial \phi}{\partial t} dt = +L \int \frac{di}{dt} dt \Rightarrow \phi = Li$

$\Rightarrow L = \frac{\phi}{i} \rightarrow \text{relazione tra flusso e induttanza}$



esempi:

calcolo dell'induttanza per un solenoide

Il campo magnetico è diverso da 0 solo all'interno del solenoide dove vale:

$B = \mu_0 n i \rightarrow \text{campo B all'interno di un solenoide rettilineo indefinito}$
 $n = n^\circ \text{ spire/m}$

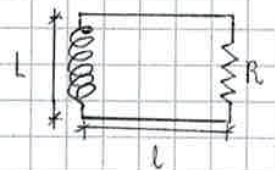
$\phi = S \cdot B \rightarrow \text{def di flusso (trascurando gli effetti al bordo dovuti alla lunghezza finita)}$

$\phi = N \cdot S_1 \cdot B \rightarrow \text{considera il contributo di una sola spira } S_1 \text{ e lo moltiplica per il n^\circ \text{ di spire totali}$
 $N = n l$

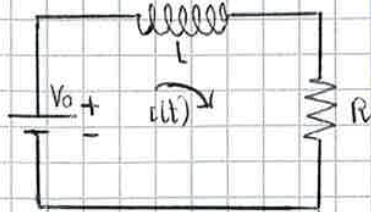
$= n l S_1 (\mu_0 n i) = \mu_0 n^2 (l S_1) \cdot i = \mu_0 n^2 V \cdot i$

Ma essendo $\phi = Li$

$\Rightarrow L = \mu_0 n^2 V \rightarrow \text{induttanza di un solenoide}$



- circuito RL



la corrente circola in senso orario perché le cariche positive "soffrono", ovvero la corrente è un flusso di cariche positive

Applico la 2° legge di Kirchhoff al circuito: $\sum_k V_k = 0$

$$V_0 + \mathcal{E} - Ri = 0$$

Ricordo:

RESISTORE $\Rightarrow V = -Ri$

CAPACITORE $\Rightarrow V = -\frac{q}{C}$

\rightarrow i condensatori e i resistori sono elementi passivi, ovvero elementi che dissipano energia ovvero $\Delta V < 0$

\mathcal{E} del solenoide $\Rightarrow \mathcal{E} = -L \frac{di}{dt}$

$\Rightarrow V_0 - L \frac{di}{dt} - Ri = 0 \rightarrow$ eq differenziale del primo ordine

$$\frac{di}{dt} = \frac{1}{L} (V_0 - Ri)$$

$$\frac{di}{V_0 - Ri} = \frac{1}{L} dt \rightarrow -\frac{1}{R} \log(V_0 - Ri) = \frac{1}{L} t + \text{cost}$$

$$\Rightarrow \log(V_0 - Ri) = -\frac{R}{L} t + \text{cost}$$

$$\Rightarrow \log(V_0 - Ri) = -\frac{t}{\tau} + \text{cost}$$

$$\Rightarrow V_0 - Ri = e^{-\frac{t}{\tau}}$$

$$\Rightarrow i =$$

$$\Rightarrow V_0 - Ri = e^{-\frac{t}{\tau}}$$

$$\Rightarrow i(t) = \frac{1}{R} (V_0 - ce^{-\frac{t}{\tau}})$$

\rightarrow pongo $\tau = \frac{L}{R}$

$$\rightarrow e^{-\frac{t}{\tau} + \text{cost}} = e^{\text{cost}} \cdot e^{-\frac{t}{\tau}} \Rightarrow c \cdot e^{-\frac{t}{\tau}}$$

\rightarrow impongo la condizione al contorno: $t=0 \Rightarrow i(0)=0$

$$\Rightarrow V_0 - c = 0 \Rightarrow c = V_0$$

$$\Rightarrow i(t) = \frac{V_0}{R} (1 - e^{-\frac{t}{\tau}})$$



$i(\infty) = \frac{V_0}{R} \rightarrow$ all'infinito gli effetti dell'induttore non sono insentiti

stationarietà

ONDE ELETTROMAGNETICHE pag 119

Ⓐ

Ricordo:

1) $\int_V \vec{E} \cdot d\vec{\sigma} = \frac{Q}{\epsilon_0}$ → eq di Gauss

2) $\int_V \vec{B} \cdot d\vec{\sigma} = 0$

3) $\int_C \vec{E} \cdot d\vec{l} = -\frac{\partial \phi(\vec{r})}{\partial t}$ → legge di Faraday

4) $\int_C \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 i + \mu_0 \epsilon_0 \frac{\partial \phi(\vec{r})}{\partial t}$ → legge di Ampere-Maxwell

1) $\vec{\nabla} \cdot \vec{E} = \frac{\rho}{\epsilon_0}$

2) $\vec{\nabla} \cdot \vec{B} = 0$

3) $\vec{\nabla} \wedge \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}$ → eq di Maxwell (condizioni non stazionarie)

4) $\vec{\nabla} \wedge \vec{B} = \mu_0 \vec{j} + \mu_0 \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}$

① $\vec{\nabla} \cdot \vec{E} = 0$

② $\vec{\nabla} \cdot \vec{B} = 0$

③ $\vec{\nabla} \wedge \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}$

④ $\vec{\nabla} \wedge \vec{B} = \mu_0 \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}$

→ eq di Maxwell (condizioni stazionarie)
eq di Maxwell libere (assenza di sorgenti)

Ⓑ Esplicito la natura vettoriale delle 4 eq di Maxwell sotto le seguenti ipotesi:

1) considero il campo libero (senza sorgenti)

2) Immagino la sorgente che crea il campo magnetico, molto lontana.

La sorgente emette delle onde in una regione di spazio dove non ci sono sorgenti.

Il campo elettrico e magnetico dipendono solo dalla posizione particolare sull'asse x.

⇒ si parla di onde piane

Se un piano è ⊥ all'asse x ⇒ il campo elettrico e magnetico dipendono solo dalle variabili y e dalla variabile t (tempo)

Un'onda piana è un'onda descritta da una funzione di perturbazione invariata nello spazio

⇒ nelle 4 eq di Maxwell, "sopra" ruotano solo i termini che dipendono da x, ovvero i termini visti come variabile da t.

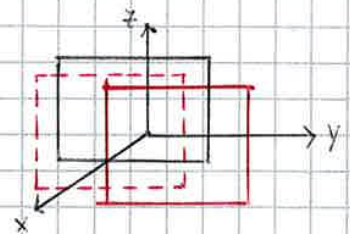
Quindi:

1) $\vec{\nabla} \cdot \vec{E} = \left(\frac{\partial E_x}{\partial x} + \frac{\partial E_y}{\partial y} + \frac{\partial E_z}{\partial z} \right) = 0$

non c'è variazione lungo y e z

$\vec{\nabla} \cdot \vec{E} = 0 \Rightarrow \frac{\partial E_x}{\partial x} = 0$

2) $\vec{\nabla} \cdot \vec{B} = \left(\frac{\partial B_x}{\partial x} + \frac{\partial B_y}{\partial y} + \frac{\partial B_z}{\partial z} \right) = 0 \Rightarrow \frac{\partial B_x}{\partial x} = 0$



① Missoco le eq. differenziali, aumentandone l'ordine

* Ricordo che per il th di Schwarz: $\frac{\partial^2 f}{\partial x \partial y} = \frac{\partial^2 f}{\partial y \partial x}$ (sotto alcune ipotesi)

→ E_z compare in 1) e 3)

Devo 1) rispetto a t e 3) rispetto ad x

$$1) \frac{\partial}{\partial t} \left(\frac{\partial E_z}{\partial x} \right) = \frac{\partial}{\partial t} \left(\frac{\partial B_y}{\partial t} \right) \Rightarrow \frac{\partial^2 E_z}{\partial t \partial x} = \frac{\partial^2 B_y}{\partial t^2}$$

$$3) \frac{\partial}{\partial x} \left(\frac{\partial E_z}{\partial t} \right) = \frac{\partial}{\partial x} \left(\frac{1}{\mu \epsilon} \frac{\partial B_y}{\partial x} \right) \Rightarrow \frac{\partial^2 E_z}{\partial x \partial t} = \frac{1}{\mu \epsilon} \frac{\partial^2 B_y}{\partial x^2} \Rightarrow \frac{\partial^2 B_y}{\partial x^2} = \mu \epsilon \frac{\partial^2 B_y}{\partial t^2}$$

→ E_y compare in 2) e 4)

Devo 2) rispetto a t e 4) rispetto ad x

$$2) \frac{\partial}{\partial t} \left(\frac{\partial E_y}{\partial x} \right) = - \frac{\partial}{\partial t} \left(\frac{\partial B_z}{\partial t} \right) \Rightarrow \frac{\partial^2 E_y}{\partial t \partial x} = - \frac{\partial^2 B_z}{\partial t^2}$$

$$4) \frac{\partial}{\partial x} \left(\frac{\partial E_y}{\partial t} \right) = - \frac{\partial}{\partial x} \left(\frac{1}{\mu \epsilon} \frac{\partial B_z}{\partial x} \right) \Rightarrow \frac{\partial^2 E_y}{\partial x \partial t} = - \frac{1}{\mu \epsilon} \frac{\partial^2 B_z}{\partial x^2} \Rightarrow \frac{\partial^2 B_z}{\partial x^2} = \mu \epsilon \frac{\partial^2 B_z}{\partial t^2}$$

→ B_y compare in 1) e 3)

Devo 1) rispetto a x e 3) rispetto a t

$$1) \frac{\partial}{\partial x} \left(\frac{\partial E_z}{\partial x} \right) = \frac{\partial}{\partial x} \left(\frac{\partial B_y}{\partial t} \right) \Rightarrow \frac{\partial^2 B_y}{\partial x \partial t} = \frac{\partial^2 E_z}{\partial x^2}$$

$$3) \frac{\partial}{\partial t} \left(\frac{\partial E_z}{\partial t} \right) = \frac{\partial}{\partial t} \left(\frac{1}{\mu \epsilon} \frac{\partial B_y}{\partial x} \right) \Rightarrow \frac{\partial^2 B_y}{\partial t \partial x} = \frac{1}{\mu \epsilon} \frac{\partial^2 E_z}{\partial t^2} \Rightarrow \frac{\partial^2 E_z}{\partial x^2} = \mu \epsilon \frac{\partial^2 E_z}{\partial t^2}$$

→ B_z compare in 2) e 4)

Devo 2) rispetto a x e 4) rispetto a t

$$2) \frac{\partial}{\partial x} \left(\frac{\partial E_y}{\partial x} \right) = \frac{\partial}{\partial x} \left(- \frac{\partial B_z}{\partial t} \right) \Rightarrow \frac{\partial^2 B_z}{\partial x \partial t} = - \frac{\partial^2 E_y}{\partial x^2}$$

$$4) \frac{\partial}{\partial t} \left(\frac{\partial E_y}{\partial t} \right) = - \frac{\partial}{\partial t} \left(\frac{1}{\mu \epsilon} \frac{\partial B_z}{\partial x} \right) \Rightarrow \frac{\partial^2 B_z}{\partial t \partial x} = - \frac{1}{\mu \epsilon} \frac{\partial^2 E_y}{\partial t^2} \Rightarrow \frac{\partial^2 E_y}{\partial x^2} = \mu \epsilon \frac{\partial^2 E_y}{\partial t^2}$$

Quindi:

$$1) \frac{\partial^2 B_y}{\partial x^2} = \mu \epsilon \frac{\partial^2 B_y}{\partial t^2}$$

$$2) \frac{\partial^2 B_z}{\partial x^2} = \mu \epsilon \frac{\partial^2 B_z}{\partial t^2}$$

$$3) \frac{\partial^2 E_y}{\partial x^2} = \mu \epsilon \frac{\partial^2 E_y}{\partial t^2}$$

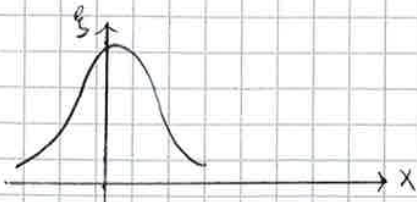
$$4) \frac{\partial^2 E_z}{\partial x^2} = \mu \epsilon \frac{\partial^2 E_z}{\partial t^2}$$

→ hanno la stessa formula: $\frac{\partial^2 \xi}{\partial x^2} = \mu \epsilon \frac{\partial^2 \xi}{\partial t^2}$ con $\xi = E_y, E_z, B_y, B_z$

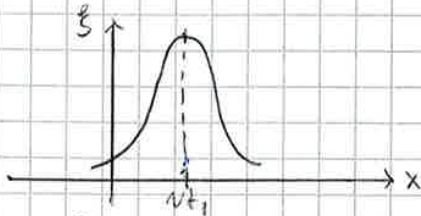
→ **sig. fisico della soluzione $f(x \pm vt)$**

Facciamo

Suppongo che all'istante iniziale ($t=0$), $f(x) = e^{-x^2}$

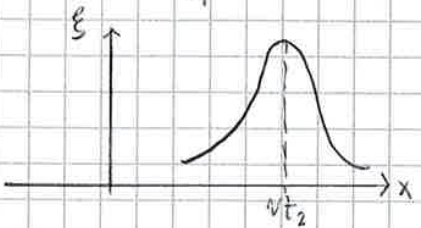


$$\rightarrow t=0 \Rightarrow f(w) = f(x) = e^{-x^2}$$



$$\rightarrow t > 0, t_1 \Rightarrow f(w) = f(x-vt) = e^{-(x-vt_1)^2}$$

punto di massimo: $x = vt_1$



$$\rightarrow t > 0, t_2 > t_1 \Rightarrow f(w) = f(x-vt_2) = e^{-(x-vt_2)^2}$$

punto di massimo: $x = vt_2$

Quindi, ricordando che l'onda si propaga lungo l'asse x , al tempo $t=t_0$ e nel punto $x=x_0$ la funzione vale $f(x_0 - vt_0)$ e tale valore vale per ogni $t > t_0$

$\Rightarrow f(x-vt)$ rappresenta un'onda piano progressiva perché si sposta verso le $x > 0$ $\forall t > t_0$.

$\Rightarrow f(x+vt)$ rappresenta un'onda piano regressiva perché si sposta verso le $x < 0$

In entrambi i casi, la traslazione è rapida, ovvero la forma della funzione si mantiene inalterata durante il moto di propagazione.

Ⓔ le eq. (1), (2), (3), (4) del punto Ⓓ hanno la forma dell'eq. delle onde, quindi il campo elettrico e magnetico hanno una natura ondosa e la ~~me~~

la misura dei campi all'istante iniziale è sufficiente per conoscere il valore dei campi a tutti gli istanti successivi (data la natura ondosa)

$$\vec{E} = E_y(x-vt) \vec{u}_y + E_z(x+vt) \vec{u}_z$$

$$\vec{B} = B_y(x-vt) \vec{u}_y + B_z(x-vt) \vec{u}_z$$

Nei disaccoppiare le eq con l'algoritmo del punto D, perdo delle informazioni: cerco di recuperare ricordandomi che:

$$w = x - vt \Rightarrow \frac{\partial w}{\partial x} = 1 \Rightarrow \frac{\partial w}{\partial x} = \frac{\partial x}{\partial x} \Rightarrow \frac{\partial w}{\partial x} = 1$$

$$\frac{\partial w}{\partial t} = -v \Rightarrow \frac{\partial w}{\partial t} = -v \frac{\partial t}{\partial t} \Rightarrow \frac{\partial w}{\partial t} = -v$$

$$\rightarrow \frac{\partial E_z}{\partial x} = \frac{\partial B_y}{\partial t}$$

$$\frac{\partial E_z}{\partial x} = \frac{\partial w}{\partial x} \frac{\partial E_z}{\partial w} = \frac{\partial E_z}{\partial w}$$

$$\Rightarrow \frac{\partial B_y}{\partial t} = \frac{\partial E_z}{\partial w}$$

$$B_y = \int \frac{\partial B_y}{\partial t} dt = \int \frac{\partial E_z}{\partial w} \frac{\partial w}{\partial t} dt = \int \dots -v dt$$

Quindi:

$$E = v \cdot B$$

$$\vec{E} \cdot \vec{B} = 0 \Rightarrow \vec{E} \perp \vec{B}$$

$$\vec{E} \wedge \vec{B} = \frac{E^2}{v} \vec{u}_x = v B^2 \vec{u}_x = E B \vec{u}_x$$

proprietà del campo elettrico e magnetico delle onde piane

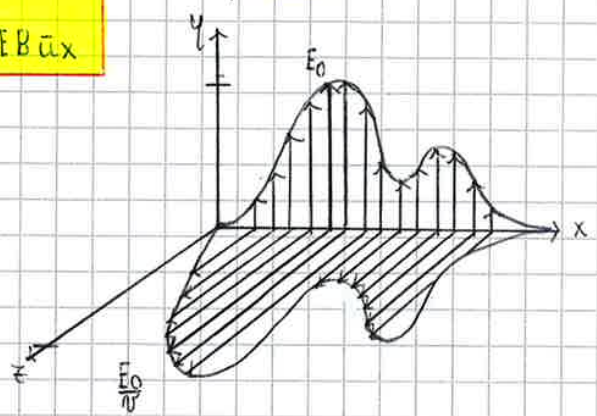
Ad esempio:

$$\vec{E} = E_x \vec{u}_y$$

per $t=0$:

$$\vec{E} = E(x) \vec{u}_y$$

$$\vec{B} = \frac{1}{v} E(x) \vec{u}_z$$



- onde armoniche

per $t=0$:

$$\vec{E} = E_{0y} \sin(Kx) \vec{u}_y + E_{0z} \sin(Kx + \delta) \vec{u}_z$$

K serve per rendere adimensionale x
 $(K [m^{-1}])$
 "velocità d'onda"

per $t > 0$:

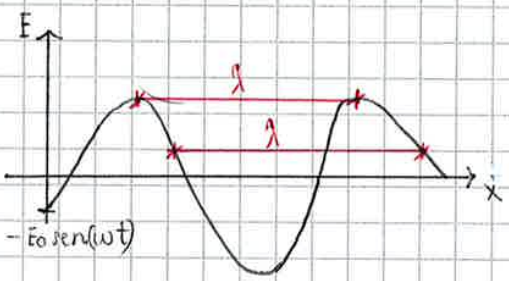
$$\vec{E} = E_{0y} \sin(K(x-vt)) \vec{u}_y + E_{0z} \sin(K(x-vt) + \delta) \vec{u}_z$$

δ è una costante arbitraria che consente lo sfasamento rispetto $\sin Kx$

\Rightarrow pongo $Kv = \omega$

$$\vec{E} = E_{0y} \sin(Kx - \omega t) \vec{u}_y + E_{0z} \sin(Kx - \omega t + \delta) \vec{u}_z$$

$\omega = Kv =$ pulsazione
 $K =$ numero d'onda o velocità d'onda
 $\lambda = \frac{2\pi}{K}$ lunghezza d'onda
 $T = \frac{2\pi}{\omega}$ periodo
 $\nu = \frac{1}{T}$ frequenza



$\lambda =$ distanza tra 2 punti di ugual fase adiacente

Quindi:

$$\vec{E} = (0, E_y, E_z)$$

$$\vec{E}_y = E_{0y} \sin(Kx - \omega t) \vec{u}_y$$

$$\vec{E}_z = E_{0z} \sin(Kx - \omega t + \delta) \vec{u}_z$$

$$\vec{B} = (0, -\frac{1}{v} E_z, \frac{1}{v} E_y)$$

$$\vec{B} = -\frac{1}{v} E_{0z} \sin(Kx - \omega t + \delta) \vec{u}_y + \frac{1}{v} E_{0y} \sin(Kx - \omega t) \vec{u}_z$$

$$\vec{B} \perp \vec{E}$$

→ onda piana armonica polarizzata linearmente

$$E = E_0 \cos(kx - \omega t)$$

$$S = \vec{E} \times \vec{H} = \epsilon_0 \vec{E} \times \vec{H} = \epsilon_0 E_0^2 \cos^2(kx - \omega t)$$

$$S_m = \frac{1}{T} \int_0^T S(t) dt =$$

$$= \frac{1}{T} \int_0^T \epsilon_0 E_0^2 \cos^2(kx - \omega t) dt = \frac{1}{T} \lim_{T \rightarrow +\infty} \int_0^T \epsilon_0 E_0^2 \cos^2(kx - \omega t) dt =$$

$$= \frac{1}{T} \epsilon_0 E_0^2 \lim_{T \rightarrow +\infty} \int_0^T \cos^2(kx - \omega t) dt \rightarrow z = \omega t - kx \quad dz = \omega dt$$

$$t \rightarrow 0 \rightarrow z = -kx$$

$$t \rightarrow T \rightarrow z = \omega T - kx$$

$$\Rightarrow S_m = \frac{\epsilon_0 E_0^2}{\omega T} \lim_{T \rightarrow +\infty} \int_{-kx}^{\omega T - kx} \cos^2 z dz$$

$E = E_0 \sin(kx - \omega t)$

→ calcolo il vettore di Poynting

$$\vec{S} = \vec{E} \times \vec{H} = \epsilon_0 \vec{E} \times \vec{H} = \epsilon_0 E_0^2 \sin^2(kx - \omega t)$$

$$S = \epsilon_0 E_0^2 \sin^2(kx - \omega t)$$

→ calcolo il vettore di Poynting medio

$$S_m = \frac{1}{T} \int_0^T S(t) dt =$$

$$= \frac{1}{T} \int_0^T \epsilon_0 E_0^2 \sin^2(kx - \omega t) dt =$$

$$= \epsilon_0 E_0^2 \frac{1}{T} \lim_{T \rightarrow +\infty} \int_0^T \sin^2(kx - \omega t) dt \rightarrow \text{Pongo } z = -kx + \omega t$$

$$dz = \omega dt \rightarrow dt = \frac{1}{\omega} dz \quad \text{per } T \rightarrow \infty \quad z \rightarrow \infty$$

$$= \epsilon_0 E_0^2 \frac{1}{T} \cdot \frac{1}{\omega} \lim_{T \rightarrow +\infty} \int_{-kx}^{\omega T - kx} \sin^2 z dz =$$

$$\text{per } t=0 \rightarrow z = -kx$$

$$\text{per } t=T \rightarrow z = -kx + \omega T$$

$$= \epsilon_0 E_0^2 \frac{1}{T} \cdot \frac{1}{\omega} \lim_{T \rightarrow +\infty} \int_{-kx}^{\omega T - kx} \sin^2 z dz = \int_a^b f(x) dx = \int_a^{a+T} f(x) dx \text{ se } f \text{ è periodica con periodo } T$$

$$= \epsilon_0 E_0^2 \frac{1}{T} \cdot \frac{1}{\omega} \lim_{T \rightarrow +\infty} \left[\frac{1}{2} (z - \sin z \cos z) \right]_{-kx}^{\omega T - kx} =$$

$$= \epsilon_0 E_0^2 \frac{1}{\omega T} \lim_{T \rightarrow +\infty} \left(\frac{1}{2} \omega T - \sin \omega T \cos \omega T \right) =$$

$$= \epsilon_0 E_0^2 \frac{1}{\omega T} \cdot \frac{1}{2} \omega T$$

$$\Rightarrow S_m = \frac{\epsilon_0 E_0^2}{2}$$

$$E_m^2 = \frac{1}{2} E_0^2$$

$$S_m = \epsilon_0 E_m^2$$

CONDENSATORI

- in serie $\frac{1}{C} = \sum_k \frac{1}{C_k}$ $q = \text{cost}$
 - in parallelo $C = \sum_k C_k$ $\Delta V = \text{cost}$

$\oplus \rightarrow \odot$ uscite
 $\ominus \rightarrow \otimes$ entrate

RESISTORI

- in serie $R = \sum_k R_k$ $\Delta V = \text{cost}$
 - in parallelo $\frac{1}{R} = \sum_k \frac{1}{R_k}$ $\Delta V = \text{cost}$

$$V(r) = - \int E(r) dr$$

$$\phi(\vec{E}) = \int_S \vec{E} \cdot d\vec{\sigma} \quad \text{Gauss} \rightarrow \phi(\vec{E}) = \int_S \vec{E} \cdot d\vec{\sigma} = \frac{q}{\epsilon_0} \rightarrow \text{carica racchiusa dalla superficie di Gauss}$$

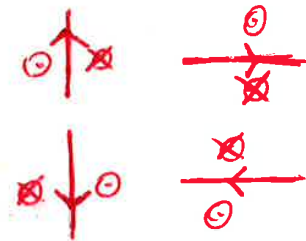
$$\phi(\vec{E}) = \vec{E} \cdot \vec{\Sigma} \quad \text{def di flusso}$$

Induzione dielettrica

$$\vec{D} = \epsilon \vec{E}$$

$$\phi(\vec{D}) = \int_S \vec{D} \cdot d\vec{\sigma} = q$$

$$\phi(\vec{D}) = \vec{D} \cdot \vec{\Sigma}$$



In definitiva:

$$\vec{E} = 2K\sigma \log \frac{\sin \theta_2}{\sin \theta_1} \cdot \vec{i} + 2K\sigma (\theta_2 - \theta_1) \vec{j} = 2K\sigma \left(\log \frac{\sin \theta_2}{\sin \theta_1} \cdot \vec{i} + (\theta_2 - \theta_1) \vec{j} \right)$$

Osservazioni: \vec{i} e \vec{j} sono concordi con gli assi, quindi positivi se un loro nel II quadrante \vec{i} ha verso discorde ad x quindi \vec{j} è il tangente con \vec{i} è negativo (e così negli altri quadranti)

- I q: $+\vec{i}$
 $+\vec{j}$
- II q: $-\vec{i}$
 $+\vec{j}$
- III q: $-\vec{i}$
 $-\vec{j}$
- IV q: $+\vec{i}$
 $-\vec{j}$

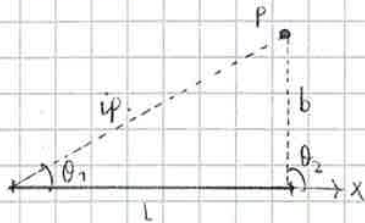
esempio:

II quadrante $\Rightarrow \vec{E} = 2K\sigma \left(-\log \frac{\sin \theta_2}{\sin \theta_1} \vec{i} + (\theta_2 - \theta_1) \vec{j} \right)$

CASI SPECIALI

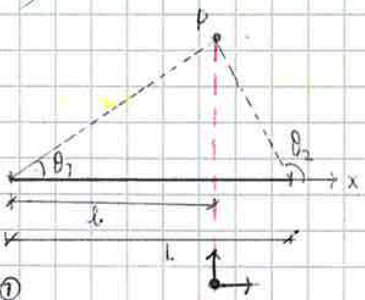
a) $\theta_2 = \frac{\pi}{2}$

$$\sin \theta_1 = \frac{b}{\sqrt{l^2 + b^2}} \rightarrow \theta_1 = \arcsin \frac{b}{\sqrt{l^2 + b^2}}$$



$$\vec{E} = 2K\sigma \left(\log \frac{\sqrt{l^2 + b^2}}{b} \cdot \vec{i} + \left(\frac{\pi}{2} - \arcsin \frac{b}{\sqrt{l^2 + b^2}} \right) \vec{j} \right)$$

b) $\theta_2 > \frac{\pi}{2}$ la proiezione di P cade sul nostro



Divido il problema in 2 parti e applico la formula di prima

① tratto l

$$\vec{E}_1 = 2K\sigma \left(\log \frac{\sqrt{l^2 + b^2}}{b} \cdot \vec{i} + \left(\frac{\pi}{2} - \arcsin \frac{b}{\sqrt{l^2 + b^2}} \right) \vec{j} \right)$$

② tratto l-l

$$\vec{E}_2 = 2K\sigma \left(-\log \frac{\sqrt{(l-l)^2 + b^2}}{b} \cdot \vec{i} + \left(\frac{\pi}{2} - \arcsin \frac{b}{\sqrt{(l-l)^2 + b^2}} \right) \vec{j} \right)$$

Adesso applico P.S. effetti e sommo i due contributi

$$\vec{E} = \vec{E}_1 + \vec{E}_2$$

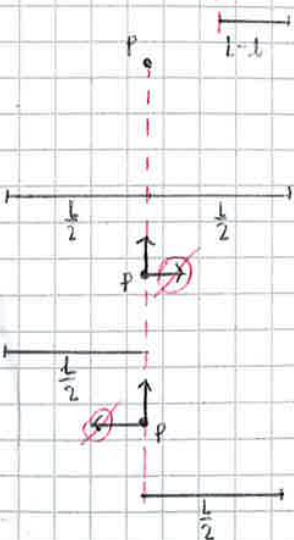
\rightarrow caso particolare $l = \frac{1}{2}$

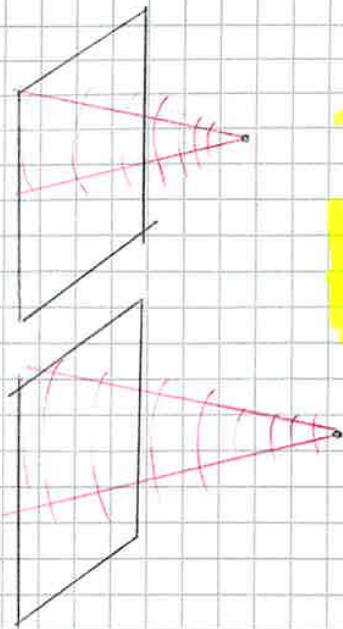
In questo caso le componenti lungo x si elidono essendo uguali in modulo e aventi verso opposto.

Le componenti lungo y si sommano, avendo raddoppio perché sono uguali in modulo e verso.

Quindi:

$$\vec{E} = \vec{E}_x + \vec{E}_y = 2\vec{E}_y = 4K\sigma \left(\frac{\pi}{2} - \arcsin \frac{b}{\sqrt{b^2 + \frac{1}{4}}} \right) \vec{j}$$



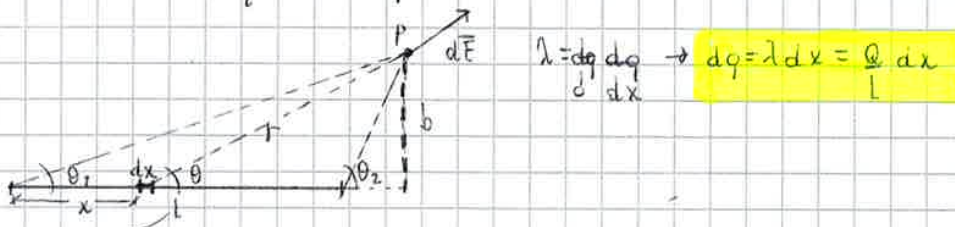


Sostanzialmente, allontanandosi dal punto vuoto delle cariche che prima non riuscivo a vedere

la dipendenza del campo elettrico dalla ^{carica} distanza è r^{D-2} dove D è la dimensione del corpo

punto \rightarrow dimensione 0 $\Rightarrow r^{-2}$
 filo \rightarrow dimensione 1 $\Rightarrow r^{-1}$
 piano \rightarrow dimensione 2 $\Rightarrow r^0$

- sbarretta di lunghezza L portante una carica Q distribuita uniformemente



$$\lambda = \frac{dq}{dx} \rightarrow dq = \lambda dx = \frac{Q}{L} dx$$

$$dF = \frac{dq}{4\pi\epsilon_0 r^2} = k \frac{dq}{r^2} = k \frac{Q dx}{L r^2}$$

dF_x, dF_y calcolati come d'es precedente

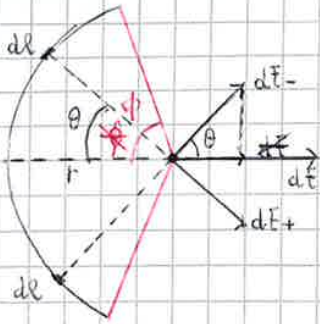
$$\tan \theta = \frac{b}{L+a-x} \rightarrow \frac{dx}{d\theta} = \frac{b}{\sec^2 \theta} \rightarrow dx = \frac{b}{\sec^2 \theta} d\theta$$

$$\sec \theta = \frac{b}{r} \rightarrow r = \frac{b}{\sec \theta}$$

$$dF = \frac{k Q \lambda d\theta \cos^2 \theta}{L \sec^4 \theta \cdot b^2} = \frac{k Q \lambda d\theta}{L b} \quad ?$$

2) Teorema di Gauss e PSE

- arco di circonferenza → calcolo del campo nel centro

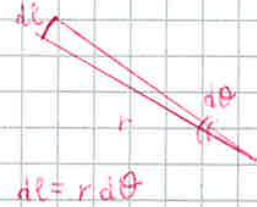


Attenzione! Non necessariamente l'arco è una semicirconferenza. È più ϕ l'angolo che individua il segmento

Considero due elementi diametralmente opposti

$$dq = \lambda \frac{dl}{l} \rightarrow dq = \lambda dl$$

$$\lambda = \frac{dq}{dl} \rightarrow dq = \lambda dl = q \frac{dl}{l}$$



$$dE^- = dE^+ = k \frac{dq}{r^2} = \frac{kq}{Lr^2} dl$$

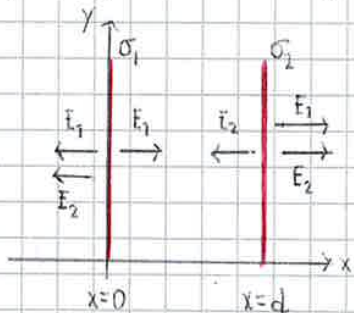
$$dE = dE^- \cos \theta + dE^+ \cos \theta = 2 dE^+ \cos \theta = \frac{2kq}{Lr^2} dl \cos \theta = \frac{2kq}{Lr^2} r d\theta \cos \theta$$

$$dE = \frac{2kq}{Lr} \cos \theta d\theta$$

Applico PSE: devo integrare tra 0 e ϕ perché l'altra parte di arco è tenuta già conto visto che considero elementi diametralmente opposti

$$E = \int_0^\phi dE = \int_0^\phi \frac{2kq}{Lr} \cos \theta d\theta \rightarrow E = \frac{2kq}{Lr} \sin \phi$$

- piani paralleli indefiniti con cariche distribuite diverse $\sigma_1 \neq \sigma_2, \sigma_1, \sigma_2 > 0$ ($\sigma_1 > \sigma_2$)



Ricordo: campo elettrico di un piano indefinito $E = \frac{\sigma}{2\epsilon_0}$
Il campo è normale ed uscente dal piano

Applico PSE nei tre tratti diversi per calcolare E: faccio la somma algebrica dei campi elettrici. Per calcolare V(x) ricordo che

$$E(x) = -\nabla V \rightarrow \text{in una variabile } E(x) = -\frac{dV}{dx} \rightarrow V = \int -E dx + C$$

$$E(x) = \begin{cases} x < 0: & -\frac{\sigma_1}{2\epsilon_0} - \frac{\sigma_2}{2\epsilon_0} \\ 0 < x < d: & +\frac{\sigma_1}{2\epsilon_0} - \frac{\sigma_2}{2\epsilon_0} \\ x > d: & +\frac{\sigma_1}{2\epsilon_0} + \frac{\sigma_2}{2\epsilon_0} \end{cases} \Rightarrow V(x) = \begin{cases} x < 0: & +\frac{\sigma_1 + \sigma_2}{2\epsilon_0} x + C_1 \\ 0 < x < d: & \frac{\sigma_2 - \sigma_1}{2\epsilon_0} x + C_2 \\ x > d: & -\frac{\sigma_1 + \sigma_2}{2\epsilon_0} x + C_3 \end{cases}$$

per determinare le costanti:
① V(x) è una funzione continua
② V(inf) = 0
↓
si può fissare convenientemente un'altezza

$V(0^-) = V(0^+) \rightarrow$ continuità in 0
 $C_1 = C_2$

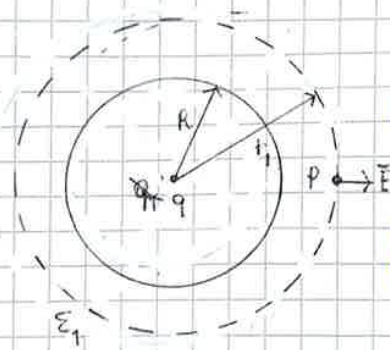
$V(d^-) = V(d^+) \rightarrow$ continuità in d

$$\frac{\sigma_2 - \sigma_1}{2\epsilon_0} d + C_2 = -\frac{\sigma_1 + \sigma_2}{2\epsilon_0} d + C_3$$

$$\frac{\sigma_2}{2\epsilon_0} d - \frac{\sigma_1}{2\epsilon_0} d = -\frac{\sigma_1}{2\epsilon_0} d + \frac{\sigma_2}{2\epsilon_0} d + C_3 - C_2 \rightarrow C_3 - C_2 = \frac{\sigma_2}{\epsilon_0} d \rightarrow C_3 = \frac{\sigma_2}{2\epsilon_0} d + C_2$$

Per semplicità ipotizzo $C_2 = 0 \neq V(x) =$
 $C_1 = 0$

- sfera con carica q distribuita uniformemente al suo interno.



① $r > R$ (fuori dalla sfera)

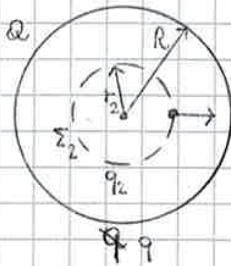
Prendo una superficie di Gauss passante per il centro
specie a quello della sfera

~~$\phi = E \cdot \epsilon \rightarrow \text{def di flusso} \text{ area della sfera} = 4\pi r^2$~~

~~$\phi = 4\pi r^2 \cdot E$~~

~~$\phi = \frac{q}{\epsilon_0} \rightarrow \text{th di Gauss}$~~

~~$\text{trpo: } E \cdot 4\pi r^2 = \frac{q}{\epsilon_0} \rightarrow E = \frac{q}{4\pi \epsilon_0 r^2}$~~



② $r < R$ (dentro la sfera)

~~q_{enc}~~ perché della superficie è solo la carica racchiusa
dalla sup di Gauss ϵ

~~$\phi = 4\pi r^2 \cdot E$~~

~~$\phi = \frac{q}{\epsilon_0} \rightarrow \rho = \frac{q}{\frac{4}{3}\pi R^3} \rightarrow \rho = \frac{3q}{4\pi R^3} \rightarrow q = \frac{4}{3}\pi r^3 \rho$~~

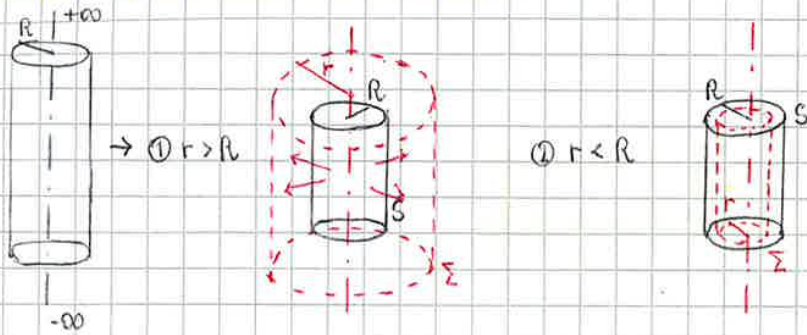
~~Quindi $\frac{4}{3}\pi r^3 \rho = \frac{1}{\epsilon_0} \cdot \frac{4}{3}\pi r^3 \rho \rightarrow E = \frac{1}{3\epsilon_0} \rho r$~~

~~$\phi = \frac{4}{3}\pi r^3 \rho \cdot E$~~

~~$\frac{4}{3}\pi r^3 \rho = \frac{4}{3}\pi r^3 \rho \rightarrow q_2 = \rho \cdot \frac{4}{3}\pi r^3 \rightarrow \phi = \frac{4}{3}\pi r^3 \rho \cdot E$~~

~~Quindi $\frac{4}{3}\pi r^3 \rho = \frac{4}{3}\pi r^3 \rho \rightarrow E = \frac{1}{3\epsilon_0} \rho r$~~

- campo elettrico di una carica distribuita uniformemente su una superficie cilindrica indefinita di densità di carica lineare λ



① $r > R$: scelgo come superficie di Gauss uno sup. cilindrica coassiale con il cilindro S fisico (cathartube sono indefinite)

$\phi_{\text{basi}} = 0$ per def di flusso $\phi = \vec{E} \cdot \vec{\Sigma}$ $\vec{\Sigma} \perp \vec{E}$ quindi $\phi_{\text{basi}} = 0$

$\phi_{\text{lat}} = \phi$ area laterale di un cilindro di raggio r e altezza L

$\phi = E \cdot \Sigma = E \cdot 2\pi R L = 2\pi r L E$ (circled)

$q = \sigma = \frac{dq}{dS} \rightarrow \sigma = \frac{q}{S} \rightarrow q = \sigma \cdot S = \sigma \cdot 2\pi R L$ dove la carica è racchiusa dalla sup di Gauss e ripete a quella posta sulla superficie cilindrica di raggio R
 $\lambda = \frac{dq}{dL} = \frac{q}{L} \rightarrow q = \lambda L$

Th di Gauss: $\phi = \frac{q}{\epsilon_0}$

$\frac{q}{\epsilon_0} = 2\pi r L \cdot E$

$\frac{q}{\epsilon_0} = 2\pi r L \cdot E \rightarrow E = \frac{\lambda}{2\pi r \epsilon_0}$ → il campo creato da un filo indefinito è uguale a quello generato dal cilindro solo se $r > R$

② $r < R$:

def di flusso: $\phi = E \cdot \Sigma = E \cdot 2\pi r L$

Th di Gauss: $\phi = \frac{q}{\epsilon_0}$

$q = 0$ perché la carica è posta sulla superficie cilindrica di raggio R e, essendo $r < R$, non vi è nessuna carica racchiusa dalla sup di Gauss

Quindi:

$E(r) = \begin{cases} 0 & \text{se } r < R \\ \frac{\lambda}{2\pi r \epsilon_0} & \text{se } r > R \end{cases}$

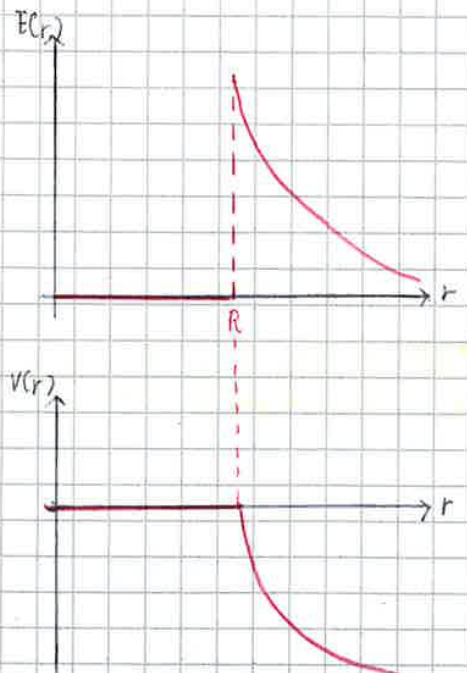
$V(r) = \begin{cases} c_1 & \text{se } r < R \\ -\frac{\lambda}{2\pi \epsilon_0} \log r + c_2 & \text{se } r > R \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} 0 & \text{per } r < R \\ -\frac{\lambda}{2\pi \epsilon_0} \log \frac{R}{r} & \text{per } r > R \end{cases}$

Per continuità: $V(R^-) = V(R^+) \Rightarrow c_1 = -\frac{\lambda}{2\pi \epsilon_0} \log R + c_2$

Per $V(\infty) = 0 \Rightarrow c_2 = 0$

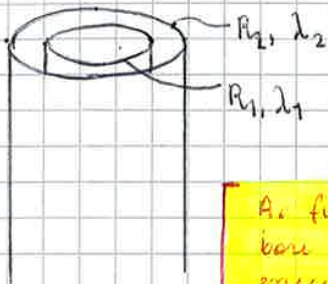
Per trovare c_1 : $V(R) = 0 \Rightarrow c_1 = \frac{\lambda}{2\pi \epsilon_0} \log R$

$V(r) = -\int E dr$



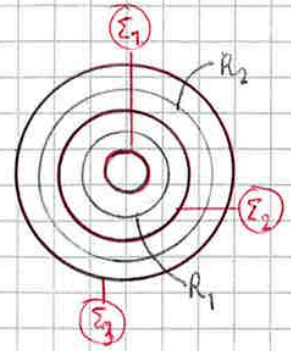
③ ESERCITAZIONE

- superficie cilindriche indefinite



considero 3 sup. di Gauss

- ① $\Sigma_1: r < R_1$
- ② $\Sigma_2: R_1 < r < R_2$
- ③ $\Sigma_3: r > R_2$



Ai fini del calcolo del flusso non considero le barre perché il campo elettrico non le investe
 stesso radiale in ogni punto

① $r < R_1$

def. di flusso: $\phi = E \cdot \Sigma_1 = E \cdot 2\pi r \cdot L$

th di Gauss: $\phi = \frac{q}{\epsilon_0}$ *carica racchiusa dalla sup di Gauss q=0*

$q=0$

Quindi $E=0$ ($r < R_1$) \rightarrow il campo elettrico è identicamente nullo all'interno di R_1

② $R_1 < r < R_2$

def di flusso: $\phi = E \cdot \Sigma_2 = 2\pi r L \cdot E$

th di Gauss: $\phi = \frac{q}{\epsilon_0}$ *carica interna racchiusa dalla sup di Gauss*

$q = \lambda_1 \cdot L$

quindi:

$\lambda_1 \cdot L = 2\pi r L \cdot E \rightarrow E = \frac{\lambda_1}{2\pi r \epsilon_0}$

③ $r > R_2$

def di flusso: $\phi = 2\pi r \cdot L \cdot E$

th di Gauss: $\phi = \frac{q}{\epsilon_0}$ *carica interna racchiusa dalla sup di Gauss*

$q = \lambda_1 L + \lambda_2 L = L(\lambda_1 + \lambda_2)$

quindi: $E = \frac{\lambda_1 + \lambda_2}{2\pi r \epsilon_0}$

-o-

quindi:

$$E(r) = \begin{cases} 0 & \text{per } r < R_1 \\ \frac{\lambda_1}{2\pi r \epsilon_0} & \text{per } R_1 < r < R_2 \\ \frac{\lambda_1 + \lambda_2}{2\pi r \epsilon_0} & \text{per } r > R_2 \end{cases}$$

$V(r) = -\int E(r) dr$

$$V(r) = \begin{cases} c_1 & \text{per } r < R_1 \\ -\frac{\lambda_1}{2\pi \epsilon_0} \cdot \log r + c_2 & \text{per } R_1 < r < R_2 \\ -\frac{(\lambda_1 + \lambda_2)}{2\pi \epsilon_0} \cdot \log r + c_3 & \text{per } r > R_2 \end{cases}$$

$V(R_1^-) = V(R_1^+)$

$c_1 = -\frac{\lambda_1}{2\pi \epsilon_0} \log R_1 + c_2$

- condizioni per trovare le costanti:

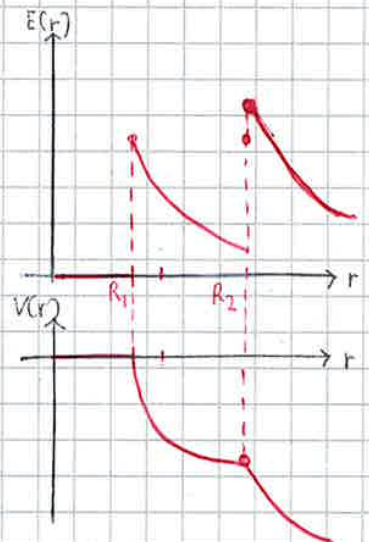
① $V(R_1^-) = V(R_1^+)$

② $V(R_2^-) = V(R_2^+)$

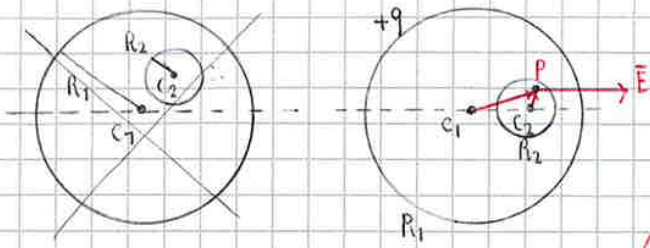
③ $c_1 = 0 \rightarrow$ all'interno il potenziale è costante e quindi $\Delta V = 0$

$c_2 = \frac{\lambda_1}{2\pi \epsilon_0} \log R_1$

$c_3 = \frac{\lambda_1 + \lambda_2}{2\pi \epsilon_0} \log R_2 + \frac{\lambda_1}{2\pi \epsilon_0} \log \frac{R_1}{R_2}$



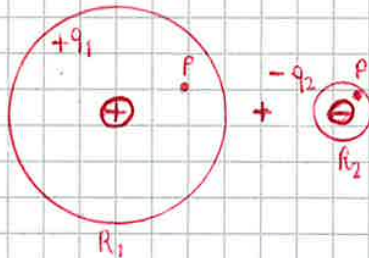
- sfera R_1 con q_1 , avuta all'interno una cavità sferica con centro diverso da quello della sfera. Calcolare il campo nel punto P interno



P è individuato univocamente da $\vec{C_1P}$ e $\vec{C_2P}$

l'assenza di simmetria impedisce che non è possibile applicare il th di Gauss (non è facile applicarlo)

Penso il problema nel seguente modo:



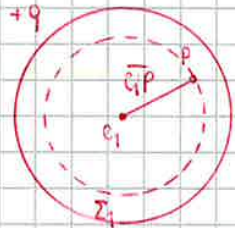
$$\rho = \frac{q}{V} = \frac{q}{\frac{4}{3}\pi(R_1^3 - R_2^3)}$$

$$q_1 = \rho \cdot V_1 = \frac{4}{3}\pi R_1^3 \cdot \rho$$

$$q_2 = -\rho \cdot V_2 = -\frac{4}{3}\pi R_2^3 \cdot \rho$$

$\vec{E} =$

① sfera ①: R_1, q_1 , distanza dal punto P - centro = $\vec{C_1P}$



$\vec{E}(r)$

def flusso: $\phi = E \cdot \Sigma_1 = E \cdot 4\pi R_1^2$

$$\rightarrow E \cdot 4\pi R_1^2 = \frac{1}{\epsilon_0} \frac{4}{3}\pi R_1^3 \cdot \rho$$

th di Gauss: $\phi = \frac{q}{\epsilon_0} = \frac{q_1}{\epsilon_0} = \frac{1}{\epsilon_0} \frac{4}{3}\pi R_1^3 \cdot \rho$

considero come superficie di Gauss una sfera di centro C_1 e raggio uguale alla distanza di P da C_1

def. di flusso: $\phi = E \cdot \Sigma_1 = 4\pi C_1 P^2 E$

th di Gauss: $\phi = \frac{q}{\epsilon_0}$ carica racchiusa dalla sup di Gauss

$$q = \rho \cdot V_{\Sigma_1} = \rho \cdot \frac{4}{3}\pi C_1 P^3$$

Quindi:

$$\phi = E \cdot 4\pi C_1 P^2 \cdot E = \frac{4}{3}\pi C_1 P^3 \cdot \rho \rightarrow E = \frac{\rho \cdot C_1 P}{3\epsilon_0} \rightarrow \vec{E} = \frac{\rho}{3\epsilon_0} \cdot \vec{C_1P}$$

② sfera ②: R_2, q_2 , distanza dal punto P - origine = $\vec{C_2P}$

Analogamente al caso 1, si considera come superficie di Gauss, questa la sfera di centro C_2 e raggio uguale alla distanza di P da C_2

$$E = -\frac{\rho}{3\epsilon_0} \cdot C_2 P \rightarrow \vec{E} = -\frac{\rho}{3\epsilon_0} \cdot \vec{C_2P}$$

carica negativa

Per il principio di sovrapposizione degli effetti: $\vec{E} = \vec{E}_1 + \vec{E}_2$

$$\vec{E} = \frac{1}{3\epsilon_0} \rho (\vec{C_1P} - \vec{C_2P}) = \frac{1}{3\epsilon_0} \rho (\vec{C_1P} + \vec{PC_2})$$

invertito il verso al vettore $\vec{C_2P}$ e cambio di segno

$$\vec{E} = \frac{1}{3\epsilon_0} \rho \vec{C_1C_2} \rightarrow \text{il campo è orientato lungo } \vec{C_1C_2}$$



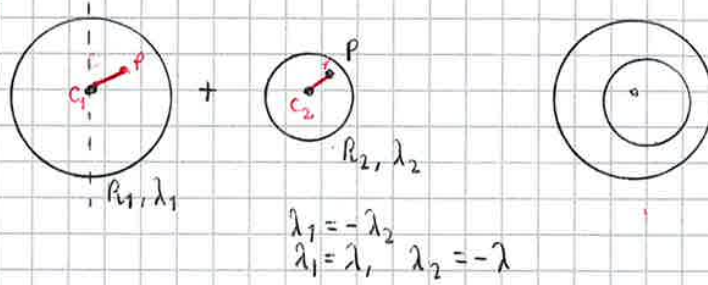
ESERCITAZIONE

- cilindro indefinito con cavit  cilindrica al suo interno

Determinare il campo elettrico al suo interno



Non avendo simmetria cilindrica immagino il sistema come sovrapposizione di due cilindri: uno carico + e l'altro -



$$\lambda_1 = -\lambda_2$$

$$\lambda_1 = \lambda, \lambda_2 = -\lambda$$

$$\lambda = \frac{q}{L} \rightarrow q = \lambda L$$

$$\rho = \frac{q}{V} \rightarrow q = \rho V$$

$$\lambda L = \rho V \rightarrow \lambda = \frac{\rho V}{L} = \rho A = \rho \pi R^2$$

Volume cilindro = $\pi R^2 \cdot L$

def. di flusso $\phi(\vec{E}) = \sum \vec{E} \cdot \vec{A} = \pi R_1^2 E$

$\lambda_1 = \rho \pi R_1^2$

$\lambda_2 = -\rho \pi R_2^2$

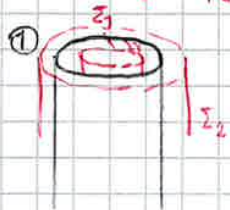
$\lambda_2 = -\frac{q}{L} = -\lambda_1 = -\frac{q}{L}$

$\rho = \frac{q}{V} \rightarrow q = \rho V$

$q_1 = \rho \pi R_1^2 L$

$q_2 = \rho \pi R_2^2 L$

~~$\lambda = \lambda_1 + \lambda_2 = (\pi R_1^2 - \pi R_2^2) \rho$~~ \rightarrow densit  di carica lineare di cavit 



1) $\Sigma_1: r < R_1$

def di flusso: $\phi(\vec{E}) = \vec{E} \cdot \vec{\Sigma} = E \cdot \pi r^2$

$\vec{E} \pi r^2 = \frac{\rho \pi r^2 L}{\epsilon_0}$

th di Gauss: $\phi(\vec{E}) = \frac{q}{\epsilon_0} = \frac{\rho V}{\epsilon_0}$

def di flusso: $\phi(\vec{E}) = \vec{E} \cdot \vec{\Sigma}$

th di Gauss

\rightarrow Ricomincio da qua ! \leftarrow

$\lambda = \frac{q}{L} \rightarrow q = \lambda L = q_1 + q_2 = q_1 - |q_2|$

$\lambda_1 = \frac{q_1}{L} \rightarrow q_1 = \lambda_1 L =$

$\lambda_2 = \frac{q_2}{L} \rightarrow q_2 = \lambda_2 L =$

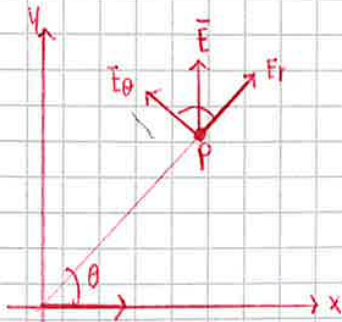
$\rho =$

$\rho = \frac{q}{V} \rightarrow q = \rho V$

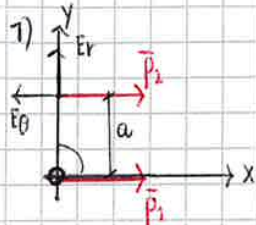
$\rho V = \lambda L$

$\rho A \cdot L = \lambda L \Rightarrow \lambda = \rho \cdot A = \rho \pi R^2$

interazione tra dipoli



$E_r \perp E_\theta$
 $E_r = \frac{2p \cos \theta}{4\pi \epsilon_0 r^3}$ $E_\theta = \frac{p \sin \theta}{4\pi \epsilon_0 r^3}$
 $U = -\vec{p} \cdot \vec{E} \begin{cases} U_1 = -\vec{p}_1 \cdot \vec{E}_2 \\ U_2 = -\vec{p}_2 \cdot \vec{E}_1 \end{cases}$
 $\vec{M} = \vec{p} \wedge \vec{E}$



fisso il polo in \vec{p}_1 e vedo cosa succede in \vec{p}_2
 $a =$ distanza tra dipoli
 $\theta = \frac{\pi}{2}$

So che E_r sta sul raggio congiungente p_1 a p_2 e ha verso da p_1 a p_2 (applicato a p_2)
 E_θ è rotato di $\frac{\pi}{2}$ in senso antiorario rispetto E_r

$\vec{E}_1 = \vec{E}_r + \vec{E}_\theta = E_r \vec{u}_r + E_\theta \vec{u}_\theta$

$E_r = \frac{2p_1 \cos \theta}{4\pi \epsilon_0 r^3} = 0$ perché $\theta = \frac{\pi}{2}$

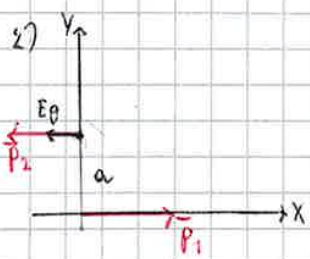
campo elettrico generato da 1 su 2
 $\Rightarrow \vec{E}_1 = -E_\theta \vec{u}_\theta = -E_\theta \vec{u}_x = -\frac{p_1}{4\pi \epsilon_0 a^3} \vec{u}_x$

$E_\theta = \frac{p_1 \sin \theta}{4\pi \epsilon_0 r^3} = \frac{p_1}{4\pi \epsilon_0 a^3}$

$U = -\vec{p} \cdot \vec{E} \begin{cases} U_1 = -\vec{p}_1 \cdot \vec{E}_2 \\ U_2 = -\vec{p}_2 \cdot \vec{E}_1 \end{cases}$ $\vec{M} = \vec{p} \wedge \vec{E} \begin{cases} M_1 = \vec{p}_1 \wedge \vec{E}_2 \\ M_2 = \vec{p}_2 \wedge \vec{E}_1 \end{cases}$

$U_1 = -\vec{p}_2 \cdot \vec{E}_2 = \frac{p_1 p_2}{4\pi \epsilon_0 a^3} \rightarrow$ non si riesce a distinguere se è energia potenziale del primo dipolo o del secondo

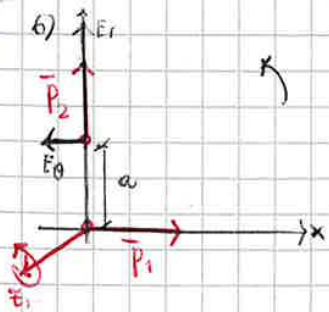
$\vec{M}_2 = \vec{p}_2 \wedge \vec{E}_1 = p_2 \vec{u}_x \wedge \left(-\frac{p_1}{4\pi \epsilon_0 a^3}\right) \vec{u}_x = 0$ perché $\vec{u}_x \wedge \vec{u}_x = \vec{0}$



$r = a$
 $\theta = \frac{\pi}{2}$
 $\vec{E}_1 = \vec{E}_r + \vec{E}_\theta$
 $E_r = \frac{2p_1 \cos \theta}{4\pi \epsilon_0 r^3} = 0$, $E_\theta = \frac{p_1}{4\pi \epsilon_0 r^3}$
 $\vec{E}_1 = -E_\theta \vec{u}_\theta = -\frac{p_1}{4\pi \epsilon_0 r^3} \vec{u}_x$

$U_2 = -\vec{p}_2 \cdot \vec{E}_1 = -p_2 (-\vec{u}_x) \cdot \left(-\frac{p_1}{4\pi \epsilon_0 r^3}\right) \vec{u}_x = -\frac{p_1 p_2}{4\pi \epsilon_0 r^3}$

$\vec{M}_2 = \vec{p}_2 \wedge \vec{E}_1 = \vec{0}$



$$r = a$$

$$\theta = \frac{\pi}{2}$$

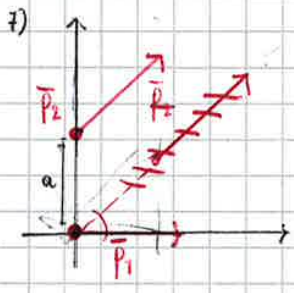
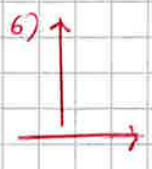
$$\vec{E}_r = \frac{p_1 \cos \theta}{4\pi \epsilon_0 r^3} = 0$$

$$E_\theta = \frac{p_1 \sin \theta}{4\pi \epsilon_0 r^3} = \frac{p_1}{4\pi \epsilon_0 r^3}$$

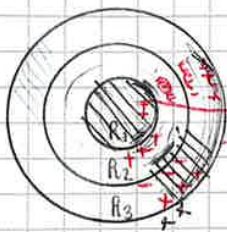
$$\vec{E}_1 = E_r \vec{u}_r + E_\theta \vec{u}_\theta = - \frac{p_1}{4\pi \epsilon_0 r^3} \vec{u}_x$$

$$V_2 = -\vec{p}_2 \cdot \vec{E}_1 = -p_2 \vec{u}_y \cdot \left(-\frac{p_1}{4\pi \epsilon_0 r^3}\right) \vec{u}_x = 0 \text{ perché } \vec{u}_x \cdot \vec{u}_y = 0$$

$$\vec{M}_2 = \vec{p}_2 \wedge \vec{E}_1 = p_2 \vec{u}_y \wedge \left(-\frac{p_1}{4\pi \epsilon_0 r^3}\right) \vec{u}_x = \frac{p_1 p_2}{4\pi \epsilon_0 r^3} \vec{u}_z \rightarrow \text{infatti ruota in senso antiorario rotazione attorno all'asse z}$$



- condensatore sferico



sfera di carica +q

guscio sferico che inizialmente non porta carica

Cosa succede nel guscio sferico?

gli elettroni liberi del guscio rimangono attratti dalla sfera e quindi una parte libera di elettroni del guscio vanno a sistemarsi internamente.

Si creano tante cariche positive quante sono quelle negative

Le cariche del guscio sono uguali a quelle della sfera perché il campo elettrico tra R_2 e R_3 è 0 e anche all'interno della sfera vale 0

La sfera è dunque il 1° conduttore mentre il guscio è il 2° conduttore.

Calcolo $E(r)$ nei vari tratti ricordando che, all'interno del condensatore, il campo è nullo. Negli altri tratti applico il th di Gauss

① $r < R_1 \rightarrow E(r) = 0$ (interno della sfera = 1° conduttore)

② $R_1 < r < R_2$

considero la sup. di Gauss sferica tra R_1 e R_2

def di flusso: $\phi(\vec{E}) = \vec{E} \cdot \vec{\Sigma} = E \cdot (4\pi r^2)$ → area della sfera

th di Gauss: $\phi(\vec{E}) = \frac{Q}{\epsilon_0}$ → carica racchiusa dalla sf sup di Gauss

$\phi(\vec{E}) = \frac{q}{\epsilon_0}$ → carica della sfera

Quindi: $\frac{q}{\epsilon_0} = E \cdot 4\pi r^2 \rightarrow k = \frac{1}{4\pi \epsilon_0} \Rightarrow \epsilon_0 = \frac{1}{4\pi \cdot k}$

$q \cdot 4\pi k = E \cdot 4\pi r^2$

$E = \frac{kq}{r^2}$ per $r \in (R_1, R_2)$

③ $R_2 < r < R_3 \rightarrow E(r) = 0$ perché la carica racchiusa dalla sup di Gauss è 0 infatti la carica del guscio sferico è uguale a quella della sfera

④ $r > R_3$

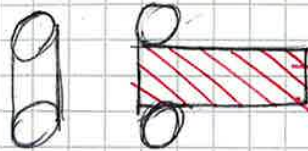
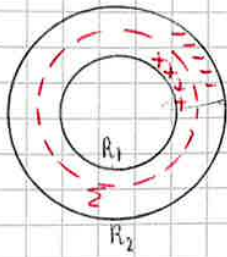
def di flusso: $\phi(\vec{E}) = \vec{E} \cdot \vec{\Sigma} = E \cdot 4\pi r^2$

th di Gauss: $\phi(\vec{E}) = \frac{q}{\epsilon_0} = 4\pi k \cdot q$ → la carica racchiusa è q (si annullano quella + della sfera e - del guscio, ma rimane la carica esterna del guscio)

Quindi $E(r) = \frac{kq}{r^2}$

- superfici cilindriche ~~≠~~ concentriche = cilindro vuoto + guscio cilindrico (ESANE)

Stene considerate come folte piastre



area della superficie di Gauss $2\pi r \cdot L$

① $r < R_1 \rightarrow E(r) = 0$ perché all'interno del condensatore il campo elettrico è nullo

② $R_1 < r < R_2$: per la simmetria del problema, considero una sup. di Gauss cilindrica e concentrica alla precedente

def di flusso $\phi(E) = E \cdot \Sigma = E \cdot 2\pi r \cdot L$

$$\Rightarrow E \cdot 2\pi r \cdot L = \frac{\lambda L}{\epsilon_0} \rightarrow E \cdot 2\pi r \cdot r = \frac{\lambda L}{\epsilon_0} \rightarrow E = \frac{2K\lambda}{r}$$

Th di Gauss: $\phi(E) = \frac{q}{\epsilon_0} = \frac{\lambda L}{\epsilon_0}$

$$q = \frac{\lambda L}{\epsilon_0} \rightarrow \lambda = \frac{q}{L} \rightarrow q = \lambda L$$

③ $r > R_2 \rightarrow E_r(r) = 0$ perché?

Quindi

$$E(r) = \begin{cases} 0 & \text{per } r < R_1 \\ \frac{2K\lambda}{r} & \text{per } R_1 < r < R_2 \\ 0 & \text{per } r > R_2 \end{cases}$$

per $r < R_1$
per $R_1 < r < R_2$
per $r > R_2$

$$\Rightarrow V(r) = -\int E(r) dr + C \Rightarrow V(r) = \begin{cases} C_1 & \text{per } r < R_1 \\ -2K\lambda \log(r) + C_2 & \text{per } R_1 < r < R_2 \\ C_3 & \text{per } r > R_2 \end{cases}$$

per $r < R_1$

per $R_1 < r < R_2$

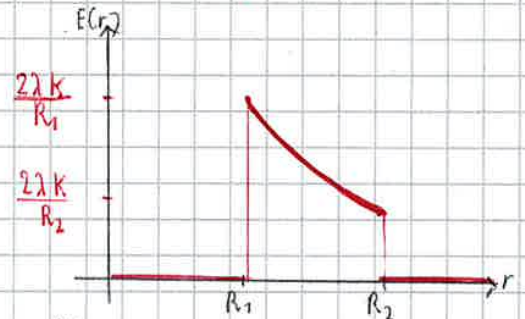
per $r > R_2$

$$V(R_1^-) = V(R_1^+) \rightarrow C_1 = -2K\lambda \log R_1 + C_2 \rightarrow C_1 = +2K\lambda (\log R_2 - \log R_1) = 2K\lambda \log \frac{R_2}{R_1}$$

$$V(R_2^-) = V(R_2^+) \rightarrow -2K\lambda \log R_2 + C_2 = C_3 \rightarrow C_2 = 2K\lambda \log R_2$$

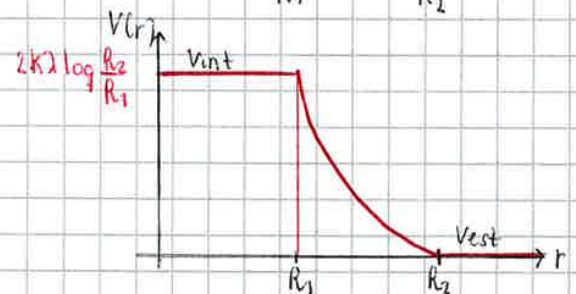
$$V(\infty) = 0 \Rightarrow C_3 = 0$$

$$V(r) = \begin{cases} 2K\lambda \log \frac{R_2}{R_1} & \text{per } r < R_1 \\ 2K\lambda \log \frac{R_2}{r} & \text{per } R_1 < r < R_2 \\ 0 & \text{per } r > R_2 \end{cases}$$



$$\Delta V = \text{d.d.p. tra le due armature} = V_{int} - V_{est} =$$

$$= V_{int} = 2K\lambda \log \frac{R_2}{R_1} \rightarrow \text{punto del grafico i punti più interni e più esterni dove V è costante}$$



$$C = \frac{q}{\Delta V} =$$

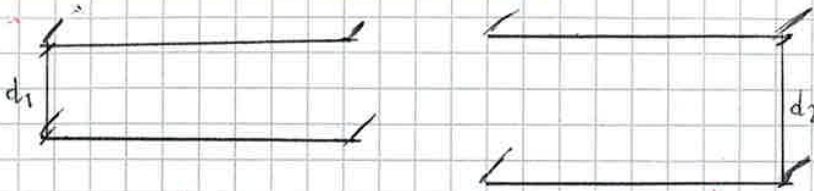
$$K = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \rightarrow \Delta V = 2K\lambda \log \frac{R_2}{R_1} = \frac{1}{2} \cdot \frac{1}{\pi\epsilon_0} \cdot \lambda \log \frac{R_2}{R_1} = \frac{\lambda}{2\pi\epsilon_0} \log \frac{R_2}{R_1} = \frac{q}{2\pi\epsilon_0 L} \log \frac{R_2}{R_1}$$

$$q = \lambda L \rightarrow \lambda = \frac{q}{L}$$

Quindi: $C = \frac{q}{\Delta V} = \frac{2\pi\epsilon_0 \cdot L}{\log \frac{R_2}{R_1}} \rightarrow$ capacità di un condensatore cilindrico nel vuoto. Vale solo per un tratto di lunghezza L purché se $L \rightarrow \infty \Rightarrow C \rightarrow \infty$

⑤ ESERCITAZIONE

- un condensatore piano a distanza iniziale d_1
 successivamente distanza $d_2 > d_1$



$$u = \frac{1}{2C} Q^2 = \frac{1}{2} Q \Delta V = \frac{1}{2} C (\Delta V)^2$$

$$Q_1 = C_1 V_1$$

① BATTERIA $\Rightarrow V = \text{cost}$ $\neq f$

energia potenziale: $\Delta U_A = U_2 - U_1 = \frac{1}{2} C_2 V_2^2 - \frac{1}{2} C_1 V_1^2$ $V_1 = V_2$

$$\Delta U_A = \frac{1}{2} V^2 (C_2 - C_1)$$

$u = \frac{1}{2} \epsilon V^2$
 energia elettrostatica

$$C = \frac{Q}{\Delta V}$$

$$C = \epsilon_0 \frac{A}{d}$$

$$C = \frac{Q}{\Delta V}$$

$$\Delta U_A = \frac{1}{2} V^2 \left(\frac{Q_2}{\Delta V} - \frac{Q_1}{\Delta V} \right) =$$

$C = \epsilon_0 \frac{A}{d} \rightarrow$ condensatore piano! $A_2 = A_1$

$$C_1 = \epsilon_0 \frac{A}{d_1} \rightarrow C_2 = \epsilon_0 \frac{A}{d_2}$$

$\Delta U_A = \frac{1}{2} V^2 \epsilon_0 A \left(\frac{1}{d_2} - \frac{1}{d_1} \right) \rightarrow$ RFC perché allontanando le armature due otteniamo $\Delta U < 0$
 infatti $d_2 > d_1 \Rightarrow \frac{1}{d_2} < \frac{1}{d_1}$

$$\Delta Q_A = Q_2 - Q_1 = C_2 V_2 - C_1 V_1 = V (C_2 - C_1) =$$

$$= \epsilon_0 A \cdot V \left(\frac{1}{d_2} - \frac{1}{d_1} \right) = \frac{2 \Delta U_A}{V} < 0 \rightarrow$$
 RFC perché allontanando le armature la differenza il campo elettrico si indebolisce

② NO BATTERIA $\Rightarrow Q = \text{cost}$

$$\Delta U_B = \frac{Q^2}{2C_2} - \frac{Q^2}{2C_1} = -\frac{1}{2} Q^2 \left(\frac{1}{C_2} - \frac{1}{C_1} \right)$$

$$\Delta U_B = \frac{Q^2}{2C_2} - \frac{Q^2}{2C_1} = \frac{1}{2} Q^2 \left(\frac{1}{C_2} - \frac{1}{C_1} \right) =$$
 infatti

$$= \frac{Q^2}{2\epsilon_0 A} (d_2 - d_1) > 0 \rightarrow$$
 RFC

$$L = \int_{q_0}^q dl \text{ dove } dl = -dq \Delta V = -dq \frac{q}{C}$$

$$L = \int_0^q -dq \cdot \frac{q}{C} = \frac{1}{C} \left(-\frac{1}{2} q^2 \Big|_0^q \right) = -\frac{1}{2} \frac{q^2}{C}$$

$$L = \Delta U = U_1 - U_2 = -(U_2 - U_1)$$

$$U_2 - U_1 = \frac{1}{2} \frac{q^2}{C}$$

Quindi: BATTERIA $\Rightarrow V = \text{cost} \Rightarrow \Delta U = \frac{1}{2} C (\Delta V)^2$

NO BATTERIA $\Rightarrow Q = \text{cost} \Rightarrow \Delta U = \frac{1}{2} \frac{1}{C_2} Q^2 - \frac{1}{2} \frac{1}{C_1} Q^2$

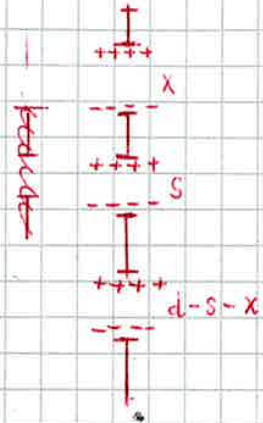
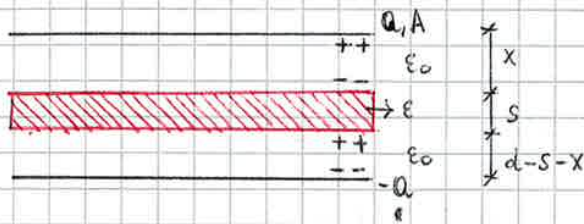
BATTERIA $\Rightarrow V = \text{cost} \Rightarrow \Delta U = U_2 - U_1 = \frac{1}{2} C_2 V_2^2 - \frac{1}{2} C_1 V_1^2 = \frac{1}{2} V^2 (C_2 - C_1)$

NO BATTERIA $\Rightarrow Q = \text{cost} \Rightarrow \Delta U = U_2 - U_1 = \frac{1}{2} \frac{1}{C_2} Q^2 - \frac{1}{2} \frac{1}{C_1} Q^2 = \frac{1}{2} Q^2 \left(\frac{1}{C_2} - \frac{1}{C_1} \right)$

B) BATTERIA $\rightarrow V = \text{cost}$

$$\Delta U_B = \frac{1}{2} V^2 (C_2 - C_1) = \frac{1}{2} V^2 (C_2 - C_1) = \frac{1}{2} V^2 \left(\frac{\epsilon_0 A}{d-s} - \frac{\epsilon_0 A}{d} \right) = \frac{1}{2} V^2 \cdot \epsilon_0 A \left(\frac{1}{d-s} - \frac{1}{d} \right) > 0$$

- inserimento di un dielettrico fra le armature di un condensatore di costanti dielettrica ϵ (senza batteria $Q = \text{cost}$)



immagino il condensatore come 3 condensatori in serie

Per i condensatori in serie $\frac{1}{C} = \sum \frac{1}{C_k}$

$$\frac{1}{C_2} = \frac{1}{C(x)} + \frac{1}{C(s)} + \frac{1}{C(d-s-x)} = \frac{x}{\epsilon_0 A} + \frac{s}{\epsilon A} + \frac{d-s-x}{\epsilon_0 A}$$

$C = \epsilon_0 \frac{A}{d} \rightarrow f. \text{ generale}$

$$\frac{1}{C_2} = \frac{1}{A} \left(\frac{d-s}{\epsilon_0} + \frac{s}{\epsilon} \right)$$

quindi

$$\Delta U = U_2 - U_1 = \frac{1}{2} Q^2 \left(\frac{1}{C_2} - \frac{1}{C_1} \right) = \frac{1}{2} Q^2 \left(\frac{1}{A} \left(\frac{d-s}{\epsilon_0} + \frac{s}{\epsilon} \right) - \frac{1}{\epsilon_0 A} \right) =$$

$$= \frac{1}{2} Q^2 \left(\frac{s}{\epsilon} - \frac{s}{\epsilon_0} \right) = \frac{1}{2} Q^2 \cdot s \left(\frac{1}{\epsilon} - \frac{1}{\epsilon_0} \right) = \frac{1}{2} Q^2 s \left(\frac{\epsilon_0 - \epsilon}{\epsilon \cdot \epsilon_0} \right) = - \frac{\epsilon - \epsilon_0}{\epsilon} \left(\frac{Q^2 s}{2 \epsilon_0 A} \right)$$

$\Delta U < 0$ perché $\epsilon_0 < \epsilon$

è diminuita quindi l'energia dopo l'inserimento del dielettrico

Se tenuto costante la ddp allora aumentando la capacità, aumentava l'energia.

Si perde energia per polarizzare il dielettrico.

la polarizzazione dei dielettrici non avviene gratis

Quando $\Delta V = 0, V = \text{cost} \rightarrow$ presenza di batteria che fornisce energia per polarizzare il dielettrico

$\forall \epsilon, \epsilon_0 < \epsilon$

$\epsilon = k_e \epsilon_0$ dove $k_e =$ costante dielettrica relativa $k_e = \frac{V_0}{V_k} = \frac{\epsilon_0}{\epsilon_k} > 1$

$$u(x) = u_2 - u_1 = \frac{1}{2} c(x) V_2^2 - \frac{1}{2}$$

$$u(x) = \frac{1}{2} V^2 c(x) = \frac{1}{2} \frac{Q^2}{c(x)} \rightarrow u(x) = \frac{1}{2} V^2 c(x) = \frac{1}{2} \frac{Q^2}{c(x)}$$

$$c(x) = \frac{Q}{V(x)}$$

$$V(x) = F \cdot h = \frac{\sigma_1(x) \cdot h}{\epsilon} = \frac{\sigma_2(x) \cdot h}{\epsilon_0}$$

Quindi

$$V(x) = \frac{Q}{L(x(\epsilon - \epsilon_0) + l\epsilon_0)} \cdot h \cdot \frac{1}{\epsilon} = \frac{Qh}{L(x(\epsilon - \epsilon_0) + l\epsilon_0)} \rightarrow V(x)$$

Quindi

$$c(x) = \frac{h}{L(x(\epsilon - \epsilon_0) + l\epsilon_0)}$$

Quindi

$$u(x) = \frac{1}{2} Q^2 \cdot \frac{h}{L(x(\epsilon - \epsilon_0) + l\epsilon_0)}$$

$$c(x) = \frac{L(x(\epsilon - \epsilon_0) + l\epsilon_0)}{h} \rightarrow c(x)$$

Quindi

$$u(x) =$$

$$u(x) = \frac{1}{2} Q^2 \frac{h}{L(x(\epsilon - \epsilon_0) + l\epsilon_0)} \rightarrow u(x) \rightarrow \epsilon_0 \text{ perché se il dielettrico non c'è } \Rightarrow x=0$$

$$u = \frac{1}{2} Q^2 \frac{h}{L \cdot l \cdot \epsilon_0} = \frac{1}{2} Q^2 \frac{h}{A \cdot \epsilon_0} = \frac{1}{2} \frac{Q^2}{C}$$

formula dell'energia elettrostatica per condensatori piani

Per def di lavoro
 $W = F \cdot x$

In termini infinitesimali

$$dW = F dx$$

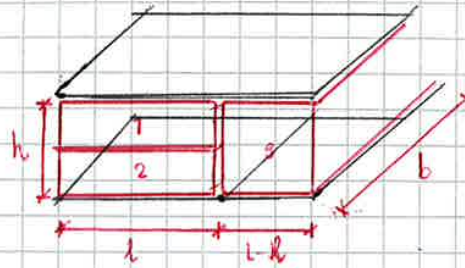
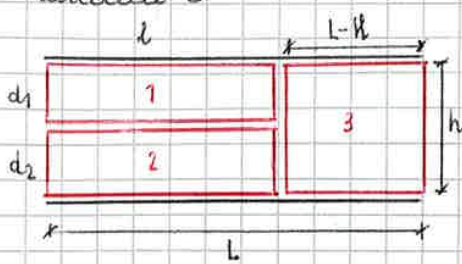
$$F = \frac{dW}{dx} \text{ ricordo che } dW = -du$$

$$F = - \frac{du}{dx} = - \frac{1}{2} \frac{Q^2}{L} \frac{d}{dx}$$

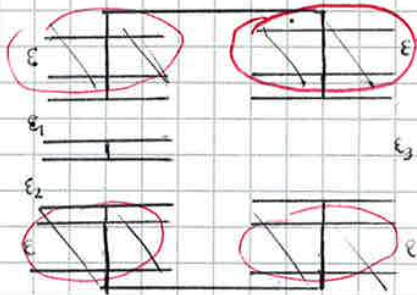
$$F = - \frac{1}{2} \frac{Q^2 h}{L} \frac{d}{dx} \left(\frac{1}{x\epsilon - x\epsilon_0 + l\epsilon_0} \right) = + \frac{1}{2} \frac{Q^2 h}{L} \frac{\epsilon}{(x\epsilon - x\epsilon_0 + l\epsilon_0)^2} =$$

$$= \frac{1}{2} \frac{Q^2 h}{L} \frac{\epsilon - \epsilon_0}{[x(\epsilon - \epsilon_0) + l\epsilon_0]^2} = \frac{Q^2 h}{2L} \frac{\epsilon - \epsilon_0}{(x(\epsilon - \epsilon_0) + l\epsilon_0)^2}$$

→ Sono note $\epsilon_1, \epsilon_2, \epsilon_3$ dei mezzi che occupano lo spazio tra le armature del condensatore calcolate C

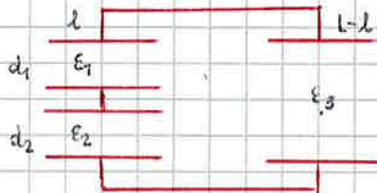


→ Analizziamo il sistema come una combinazione di condensatori in serie e in parallelo



→ queste zone non ci sono perché il dielettrico occupa tutta la distanza h tra le armature

$$A_1 = bl = A_2$$



Calcolare la capacità del sistema equivale a calcolare la capacità del condensatore fatto due condensatori in serie e uno in parallelo

Calcolo prima la capacità dei due condensatori in serie

→ condensatori in serie → $\frac{1}{C} = \sum_k \frac{1}{C_k}$

$$\frac{1}{C_s} = \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} = \frac{d_1}{\epsilon_1 \cdot A_1} + \frac{d_2}{\epsilon_2 \cdot A_2} = \frac{1}{bl} \left(\frac{\epsilon_1 \epsilon_2}{\epsilon_2 d_1 + \epsilon_1 d_2} \right) \Rightarrow C_s = C_{12} = bl \left(\frac{\epsilon_1 \epsilon_2}{\epsilon_2 d_1 + \epsilon_1 d_2} \right)$$

$C = \frac{\epsilon A}{d}$ in generale

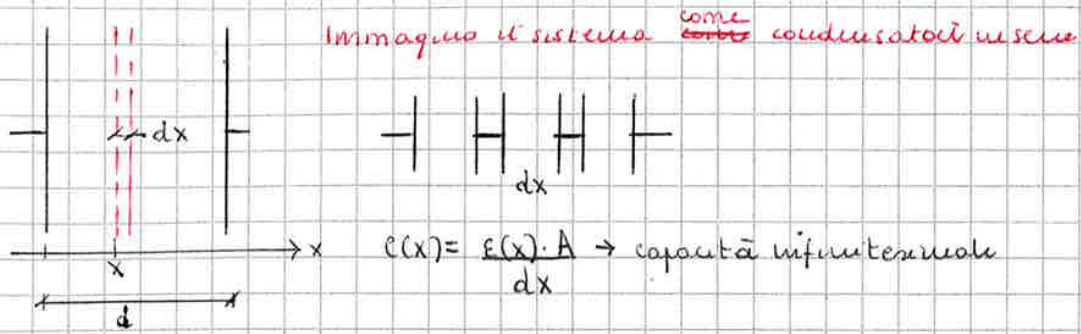
→ condensatori in parallelo → $C = \sum_k C_k$

$$C_p = C_{TOT} = C_{12} + C_3 = bl \left(\frac{\epsilon_1 \epsilon_2}{\epsilon_2 d_1 + \epsilon_1 d_2} \right) + \frac{\epsilon_3 \cdot A_3}{h} = bl \left(\frac{\epsilon_1 \epsilon_2}{\epsilon_2 d_1 + \epsilon_1 d_2} \right) + \frac{b(l-l) \cdot \epsilon_3}{h}$$

$$= bl \left(\frac{\epsilon_1 \epsilon_2}{\epsilon_2 d_1 + \epsilon_1 d_2} \right) + \frac{bl \epsilon_3}{d_1 + d_2} + \frac{b(l-l) \epsilon_3}{d_1 + d_2} =$$

$$= b \left(\frac{\epsilon_1 \cdot \epsilon_2}{\epsilon_2 d_1 + \epsilon_1 d_2} \cdot l - \frac{\epsilon_3 \cdot l}{d_1 + d_2} + \frac{\epsilon_3 \cdot l_3}{d_1 + d_2} \right)$$

- tra le armature c'è un mezzo dielettrico con ϵ che dipende da x
 Calcolare la capacità del condensatore



$$\frac{1}{C(x)} = \sum_k \frac{1}{C_k} = \frac{1}{C(x)} \Rightarrow \frac{1}{C} = \int_0^d \frac{1}{C(x)} = \int_0^d \frac{1}{A \cdot \epsilon(x)} dx = \frac{1}{A} \int_0^d \frac{1}{\epsilon(x)} dx$$

$$\Rightarrow C(x) = \frac{A}{\int_0^d \frac{1}{\epsilon(x)} dx}$$

se ad esempio $\epsilon(x) = \epsilon_1 + \frac{\epsilon_2 - \epsilon_1}{d} x \Rightarrow C(x) = \frac{\epsilon_2 - \epsilon_1}{d \log \frac{\epsilon_2}{\epsilon_1}} A$

Ricordo - REGOLA EO -

$$\sin\left(\frac{\pi}{2} + \alpha\right) = \cos \alpha$$

$$\cos\left(\frac{\pi}{2} + \alpha\right) = -\sin \alpha$$

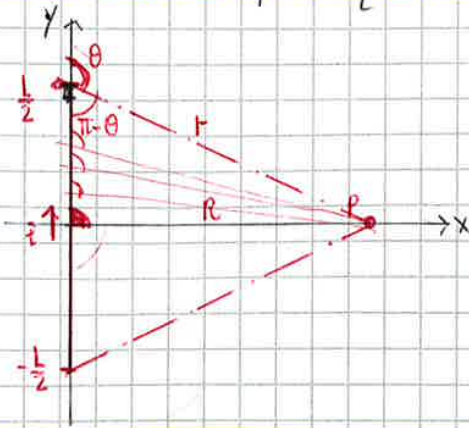
$$\sin(\pi + \alpha) = -\sin \alpha$$

$$\cos(\pi + \alpha) = -\cos \alpha$$



- calcolo del campo magnetico di un conduttore i, L ad una distanza R dal centro

il filo è finito!



a) prendo un elemento dl sul tratto superiore

$$d\vec{B} = \frac{\mu_0 i}{4\pi r^3} d\vec{l} \Delta \vec{r} \quad \text{legge di Ampere-Laplace}$$

$$d\vec{l} \wedge \vec{r} = dl r \sin\theta \vec{u}_z \quad \ominus \text{ rotazione in senso orario}$$

inoltre scomponendo r ho solo la componente allineata $r \vec{u}_x$ e quindi $\vec{u}_y \wedge \vec{u}_x = -\vec{u}_z$

$$\text{Si ha } -\vec{u}_z = \vec{u}_y$$

$$d\vec{l} \wedge \vec{r} = dl r \sin\theta \vec{u}_y$$

$$\Rightarrow d\vec{B} = \frac{\mu_0 i}{4\pi} \frac{dl \sin\theta}{r^2} \vec{u}_y$$

$$\vec{B} = \int d\vec{B}$$

due tracce degli ~~estremi~~ estremi di integrazione "intelligenti"

Sto considerando solo il tratto superiore

Nota che ^{conosco} θ_1 (del problema più ~~caloso~~ caloso P)



scelgo come estremi di integrazione gli angoli che fanno il tratto infinitesimo dl scelto di volta in volta con il punto P
 noto che questo angolo varia da π a θ_1
 il valore π è assunto dall'elemento infinitesimo che si trova sulla stessa direzione di P.

Devo esprimere tutte le grandezze dipendenti da θ_1 in funzione di θ

i non dipende da θ
 r^2 dipende da θ



$$\frac{L}{2} \quad \begin{matrix} \pi - \theta \\ r \\ R \end{matrix} \quad \sin(\pi - \theta) = \frac{R}{r} \Rightarrow \sin(\pi - \theta) = \sin\theta = \frac{R}{r}$$

$$r = \frac{R}{\sin\theta} \Rightarrow \frac{1}{r^2} = \frac{\sin^2\theta}{R^2}$$

$$\Rightarrow \vec{B} = \int_{\frac{\pi}{2}}^{\theta_1} \frac{\mu_0 i}{4\pi} \frac{dl \sin\theta}{R^2}$$

dl dipende da $\theta \rightarrow$ CONTINUA SUL QUA VERMO