

a

Abel Doñate Muñoz  
abel.donate@estudiantat.upc.edu

## Contents

<b>1</b>	<b>Electrostática</b>	<b>2</b>
1.1	Triángulo eléctrico . . . . .	2
1.2	Dipolos . . . . .	2
1.2.1	Puntual . . . . .	2
1.2.2	Lineal . . . . .	2
1.3	Conductores . . . . .	2
1.4	Método de las cargas imagen . . . . .	2
<b>2</b>	<b>Dieléctricos y medios polarizados</b>	<b>3</b>
<b>3</b>	<b>Medios polarizados</b>	<b>3</b>
3.1	Dieléctricos lineales . . . . .	3
<b>4</b>	<b>Campo de desplazamiento <math>\overline{D}</math></b>	<b>3</b>
4.1	Condensadores . . . . .	4
<b>5</b>	<b>Magnetostática</b>	<b>4</b>
<b>6</b>	<b>Corriente</b>	<b>4</b>
6.1	Currents of free and bound charges . . . . .	4
6.2	Ohm's law . . . . .	4
6.3	Laws for magnetism and current . . . . .	4
6.4	Analogy Electric and Magnetic circuits . . . . .	5

# 1 Electrostática

## 1.1 Triángulo eléctrico

Podemos relacionar las variables eléctricas  $E, V, \rho$  con las siguientes fórmulas

$$\begin{cases} \nabla \cdot E = \frac{\rho}{\varepsilon_0} \\ E = -\nabla V \\ \nabla^2 V = -\frac{\rho}{\varepsilon_0} \end{cases} \implies \begin{cases} E = \frac{1}{4\pi\varepsilon_0} \int \frac{\hat{r}}{r^2} \rho d\tau \\ V = -\int E dr \\ V = \frac{1}{4\pi\varepsilon_0} \int \frac{\rho}{r} d\tau \end{cases}$$

## 1.2 Dipolos

### 1.2.1 Puntual

Un dipolo puntual consta de dos cargas iguales y opuestas. Por simplicidad las ponemos en el eje  $z$  a una distancia de  $\pm \frac{d}{2}$  del origen. Definimos  $\boxed{\bar{p} = qd}$  como el momento dipolar. Calculando el potencial y el campo en el punto  $\bar{r}$

$$V = \frac{q}{4\pi\varepsilon_0} \left( \frac{1}{r_+} - \frac{1}{r_-} \right) \approx \frac{\bar{p} \cdot \bar{r}}{4\pi\varepsilon_0} \implies \bar{E} = \frac{3\bar{p} \cdot \bar{r}}{4\pi\varepsilon_0} \frac{\bar{r}}{r^5} - \frac{\bar{p}}{4\pi\varepsilon_0 r^3}$$

donde la aproximación es válida para  $r \gg d$

### 1.2.2 Lineal

Un dipolo lineal consta de dos barras con carga uniforme y opuesta. Por simplicidad ponemos las barras a distancia  $\frac{d}{2}$  del origen paralelas al eje  $z$ . Definimos  $\boxed{\bar{\mathcal{P}} = \lambda d}$ . Calculamos el potencial y el campo en el punto  $\bar{r}$

$$V = \frac{\lambda}{2\pi\varepsilon_0} \ln\left(\frac{s_-}{s_+}\right) \approx \frac{\bar{\mathcal{P}} \cdot \bar{s}}{2\pi\varepsilon_0 s^2} \implies \bar{E} = \frac{1}{2\pi\varepsilon_0} \left( \frac{2\bar{\mathcal{P}} \cdot \bar{s}}{s^4} \bar{s} - \frac{\bar{\mathcal{P}}}{s^2} \right)$$

## 1.3 Conductores

**Theorem.** *Propiedad electrostática de los conductores. Dentro de un conductor se cumple  $\boxed{\bar{E} = 0}$*

**Theorem.** *Teorema de unicidad. Si se conoce  $V$  en una superficie que encierra una región y la distribución de cargas, entonces la ecuación de Laplace  $\nabla^2 V = 0$  dentro de la región tiene una única solución*

## 1.4 Método de las cargas imagen

### Bloque conductor

Tenemos una configuración con una carga  $q$  en la posición  $h\hat{z}$  y un bloque conductor en  $z \leq 0$ . La carga inducirá una distribución de carga  $\sigma_f$  en la superficie del conductor, y entre  $q$  y la carga superficial se creará un campo eléctrico  $\bar{E}$

Para resolver este problema aprovechamos el teorema de unicidad y planteamos una situación equivalente donde tenemos la carga  $q$  en  $h\hat{z}$  y una carga ficticia  $-q$  en  $-h\hat{z}$ . Observamos que:

1. El potencial en el plano  $z = 0$  y en el infinito es el mismo en ambos problemas

2. La distribución de cargas en  $z \geq 0$  es la misma en ambos problemas

Por tanto por el teorema de unicidad el potencial es el mismo en  $z \geq 0$  en ambos problemas. Calcularemos  $\bar{E}$  con la ley de Coulomb y la  $\sigma_f$  con el Teorema de Gauss en  $z = 0 \implies \sigma_f = \varepsilon_0 E_0$ .

#### Esfera conductora

Si tenemos una esfera conductora bajo un campo eléctrico uniforme  $E_0 \hat{z}$  la imagen será un dipolo puntual  $\bar{p}_{IM}$  paralelo al campo tal que genere el mismo potencial en todos los puntos de la superficie de la esfera.

#### Cilindro conductor

Si tenemos un cilindro conductor bajo un campo eléctrico uniforme  $E_0 \hat{z}$  perpendicular al eje del cilindro, la imagen será un dipolo lineal  $\bar{\mathcal{P}}_{IM}$  paralelo al campo tal que genere el mismo potencial en todos los puntos de la superficie del cilindro.

## 2 Dieléctricos y medios polarizados

## 3 Medios polarizados

Definimos el momento dipolar por unidad de volumen  $\boxed{\bar{P} = \frac{\sum \bar{p}_i}{d\tau}}$

En un medio polarizado con  $\bar{P}$  se tienen dos densidades de carga que generan un potencial:

$$\begin{cases} \rho_b = -\nabla \cdot \bar{P} \\ \sigma_b = \bar{P} \cdot \hat{n} \end{cases} \implies V(r) = \frac{1}{4\pi\varepsilon_0} \int_V \frac{\rho_b}{|r' - r|} d\tau + \frac{1}{4\pi\varepsilon_0} \int_S \frac{\sigma_b}{|r' - r|} da$$

### 3.1 Dieléctricos lineales

En un dieléctrico lineal se cumple  $P = \varepsilon_0 \chi E_{tot} = \varepsilon_0 \chi (E_{ext} + E_{dep})$  donde  $E_{ext}$  es el campo externo dado y  $E_{dep}$  el campo creado por  $P$  (sentido contrario a  $P$ ).

Cuando aplicamos un campo  $E_{ext}$  al dieléctrico lineal se crea un momento dipolar  $\bar{P}$  que crea una distribución de carga  $\sigma_b, \rho_b$ . Esta distribución de carga crea un campo opuesto a  $\bar{P}$ .

Dependiendo de la geometría del dieléctrico definimos  $\gamma$  tal que

$$E_{dep} = -\gamma \frac{\bar{P}}{\varepsilon_0} \implies \boxed{\bar{P} = \frac{\chi}{1 + \chi\gamma} \varepsilon_0 E_{ext}}$$

## 4 Campo de desplazamiento $\bar{D}$

Si ahora tenemos en cuenta las cargas libres en un dieléctrico, podemos definir el campo de desplazamiento como

$$\boxed{\bar{D} = \varepsilon_0 \bar{E} + \bar{P}} \implies \begin{cases} \nabla \cdot \bar{D} = \rho_f \\ \nabla \times \bar{D} = \nabla \times \bar{P} \end{cases}$$

En un dieléctrico lineal tenemos

$$\bar{D} = \chi \varepsilon_0 \bar{E} \implies \boxed{D = \varepsilon_r \varepsilon_0 \bar{E}} \text{ con } \varepsilon_r = 1 + \chi$$

## 4.1 Condensadores

## 5 Magnetostática

Podemos establecer la siguiente analogía con el campo eléctrico

Campo eléctrico	Campo magnético
$\overline{F}_e = q\overline{E}$	$\overline{F}_m = q_m\overline{B}$
$\overline{p} = q\overline{d}$	$\overline{m} = q_m\overline{d}$
$\overline{\Gamma} = \overline{p} \times \overline{E}$	$\overline{\Gamma} = \overline{m} \times \overline{B}$
$U = -\overline{p} \cdot \overline{E}$	$U = -\overline{m} \cdot \overline{B}$
$\overline{P} = \frac{\sum \overline{p}}{d\tau}$	$\overline{M} = \frac{\sum \overline{m}}{d\tau}$
$\rho_b = -\nabla \cdot \overline{P}, \sigma_b = \overline{P} \cdot \hat{n}$	$\rho_m = -\nabla \cdot \overline{M}, \sigma_m = \overline{M} \cdot \hat{n}$
$V(r) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_V \frac{\rho_b}{ r' - r } d\tau + \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_S \frac{\sigma_b}{ r' - r } da$	$\Xi(r) = \frac{1}{4\pi} \int_V \frac{\rho_m}{ r' - r } d\tau + \frac{1}{4\pi} \int_S \frac{\sigma_m}{ r' - r } da$
$\overline{E} = -\nabla V$	$\overline{H} = -\nabla \Xi$
$\overline{D} = \epsilon_0 \overline{E} + \overline{P}$	$\overline{H} = \frac{\overline{B}}{\mu_0} - \overline{M}$
$\overline{E}_{dep} = -\gamma \frac{\overline{P}}{\epsilon_0}$	$\overline{H}_{dep} = -\gamma \overline{M}$

## 6 Corriente

We begin with the definitions of Current density  $\overline{J}$ , average or drift velocity  $\langle v \rangle = \overline{v}_{drift}$

$$\overline{J} = -e \frac{\sum \overline{v}_i}{d\tau} = -en\overline{v}_{drift} \quad v_{drift} = \frac{\sum \overline{v}_i}{\delta N} \quad \text{con } n = \frac{dN}{d\tau}$$

**Theorem** (Continuity equation).  $\nabla \cdot \overline{J} + \frac{\partial \rho}{\partial t} = 0$

### 6.1 Currents of free and bound charges

$$\overline{J} = \overline{J}_f + \overline{J}_b \text{ with } \nabla \cdot \overline{J}_b + \partial_t \rho_b = 0$$

Note that in steady conditions  $\overline{J}_b = 0 \implies \nabla \cdot \overline{J}_f = 0 \implies \overline{J}_{f,1} \cdot \hat{n} = \overline{J}_{f,2} \cdot \hat{n}$

We found for the bound charge  $\boxed{J_b = \frac{\partial P}{\partial t}}$

### 6.2 Ohm's law

$$\overline{J}_f = g\overline{E} \implies \Delta V = IR \text{ con } G = R^{-1} = \frac{qA}{l}$$

### 6.3 Laws for magnetism and current

**Biot-Savart Law**  $\boxed{B(r) = \frac{\mu_0}{4\pi} \int Id\vec{l} \times \frac{\vec{r} - \vec{r}'}{|\vec{r} - \vec{r}'|^3}}$

Ampere's Law  $\boxed{\nabla \times \vec{B} = \mu_0 \vec{J} \iff \oint \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 I}$

#### 6.4 Analogy Electric and Magnetic circuits

Electric Circuit	Magnetic Circuits
$\mathcal{E} = \int \vec{E} \cdot d\vec{l}$	$\mathcal{M} = \int \vec{H} \cdot d\vec{l}$
$\mathcal{E} = -\frac{d\Phi}{dt}$	$\begin{cases} \text{Generated by coil } \mathcal{M} = NI \\ \text{Generated by magnet } \mathcal{M} = ML \end{cases}$
$I = \iint_S \vec{J} \cdot d\vec{a}, \quad I = JA$	$\Phi = \iint \vec{B}_i \cdot d\vec{a} \quad \Phi = BA$
$J = gE$	$B = \mu_0 \mu_r H$
$\mathcal{E} = RI$	$\mathcal{M} = R\Phi$
$R = \frac{l}{gA}$	$R = \frac{l}{\mu_0 \mu_r A}$