

CLASE 16: MOMENTO DIPOLAR MAGNÉTICO Y MEDIOS MATERIALES MAGNÉTICOS



universidad de buenos aires - exactas
departamento de física

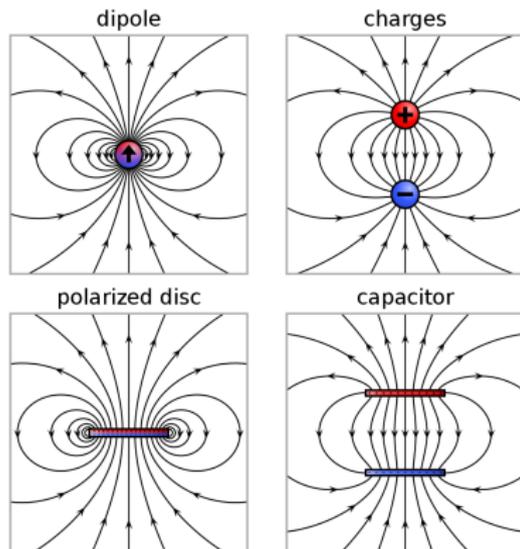
6 de noviembre de 2020

ESQUEMA DE LA CLASE DE HOY

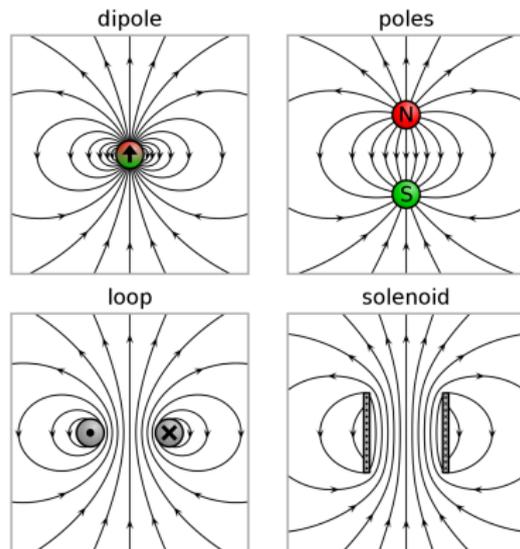
- Momento dipolar magnético
- Medios Materiales magnéticos
 - ▶ Medios Lineales: Cable coaxil
 - ▶ Magnetización permanente

MOMENTO DIPOLAR MAGNÉTICO

MOMENTO DIPOLAR MAGNÉTICO I



Dipolos eléctricos (Wikipedia)



Dipolos magnéticos (Wikipedia)

MOMENTO DIPOLAR MAGNÉTICO II

Similar al caso electrostático, en magnetostática se puede hacer una expansión multipolar en el potencial vector \vec{A} donde $\vec{B} = \vec{\nabla} \times \vec{A}$. Esta expansión no posee término monopolar y es un poco más complicada ya que \vec{A} es un vector y no un escalar como el potencial eléctrico V .

El primer término en la expansión es el dipolar

$$\vec{A} \simeq \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{\vec{m} \times \vec{r}}{|\vec{r}|^3} + \dots \quad (1)$$

donde \vec{m} es el dipolo magnético

$$\vec{m} = \frac{1}{2} \int \vec{r}' \times Id\vec{\ell}' \quad (2)$$

En general se puede escribir como

$$\vec{m} = I A \hat{n} \quad (3)$$

MOMENTO DIPOLAR MAGNÉTICO III

El campo \vec{A} de un dipolo ideal situado en \vec{r}_0 se puede escribir

$$\vec{A}_{\text{dip}} = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{\vec{m} \times (\vec{r} - \vec{r}_0)}{|\vec{r} - \vec{r}_0|^3} \quad (4)$$

y a partir de la relación $\vec{B} = \vec{\nabla} \times \vec{A}$ se obtiene el campo magnético de un dipolo ideal situado en \vec{r}_0 :

$$\vec{B}_{\text{dip}}(\vec{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \left[\frac{3(\vec{m} \cdot (\vec{r} - \vec{r}_0))(\vec{r} - \vec{r}_0)}{|\vec{r} - \vec{r}_0|^5} - \frac{\vec{m}}{|\vec{r} - \vec{r}_0|^3} \right] \quad (5)$$

Si el dipolo está situado en el origen $\vec{r}_0 = 0$, entonces

$$\vec{B}_{\text{dip}}(\vec{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{1}{r^3} (3(\vec{m} \cdot \hat{r})\hat{r} - \vec{m}) \quad (6)$$

PROBLEMA 6: MOMENTO MAGNÉTICO I

Calculemos el momento magnético de una espira tanto circular como cuadrada.

$$\vec{m} = \frac{1}{2} \int \vec{r}' \times I d\vec{\ell}' \quad (7)$$

En el caso de la espira circular de radio a $\vec{r}' = a \hat{r}$ y $d\vec{\ell}' = (a d\phi) \hat{\phi}$, donde estamos usando coordenadas cilíndricas $\{r, \phi, z\}$

$$\vec{m}_O = \frac{1}{2} \int_0^{2\pi} (a \hat{r}) \times (I a d\phi \hat{\phi}) = \frac{1}{2} I 2\pi a^2 \hat{z} = I \pi a^2 \hat{z} = I A_O \hat{z} \quad (8)$$

¿Cómo aparece esta expresión en el campo de la espira circular? ¿Es la espira circular un dipolo magnético puro?

PROBLEMA 6: MOMENTO MAGNÉTICO II

Recordando la expresión para \vec{B} en el eje z de la espira para distancias grandes ($z \gg a$) hallada en la Clase 14

$$\vec{B}(z) \Big|_{\text{eje } z} \simeq \frac{\mu_0 I A_O}{2\pi z^3} \left(1 - \frac{3}{2} \frac{a^2}{z^2} \right) \quad (9)$$

Si reemplazamos la expresión del momento dipolar hallado $\vec{m}_O = I A_O \hat{z}$ en \vec{B} obtenemos que

$$\vec{B}(z) \Big|_{\text{eje } z} \simeq \frac{\mu_0 m_O}{2\pi z^3} \left(1 - \frac{3}{2} \frac{a^2}{z^2} \right) \quad (10)$$

Pero la expresión del campo magnético de un dipolo ideal es

$$\vec{B}_{\text{dip}}(\vec{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{1}{r^3} (3(\vec{m} \cdot \hat{r})\hat{r} - \vec{m}) \quad (11)$$

PROBLEMA 6: MOMENTO MAGNÉTICO III

Si consideramos el campo de un dipolo

$$\vec{B}_{\text{dip}}(\vec{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{1}{r^3} (3(\vec{m} \cdot \hat{r})\hat{r} - \vec{m}) \quad (12)$$

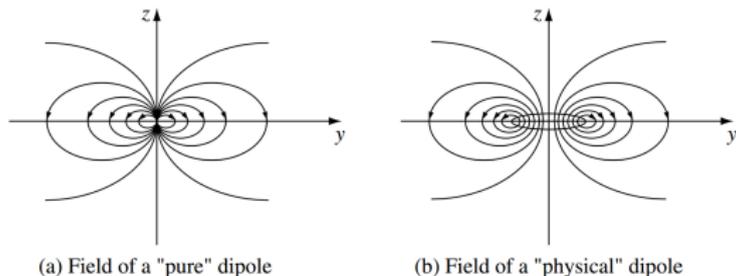
para el caso $\vec{m} = m\hat{z}$ sobre el eje z (donde \hat{r} coincide con \hat{z}), la expresión anterior se reduce a

$$\vec{B}_{\text{dip}}(z) \Big|_{\text{eje } z} = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{1}{z^3} 2m\hat{z} \quad (13)$$

coincidiendo con el primer término relevante de la expansión para z grande de la espira es

$$\vec{B}(z) \Big|_{\text{eje } z} \simeq \frac{\mu_0 m_O}{2\pi z^3} \quad (14)$$

PROBLEMA 6: MOMENTO MAGNÉTICO IV



(Griffiths)

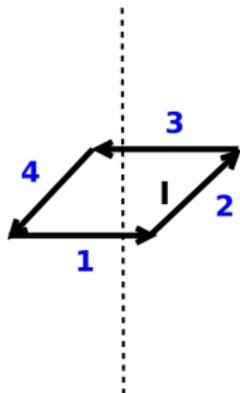
Al haber términos *subdominantes* en la expansión para z "grande", vemos que una espira circular no representa un dipolo ideal.

PROBLEMA 6: MOMENTO MAGNÉTICO V

Ahora veamos el caso de la espira cuadrada

$$\vec{m}_{\square} = \frac{1}{2} \int \vec{r}' \times Id\vec{\ell}' \quad (15)$$

En el caso de la espira cuadrada hay que dividir la integral en cuatro partes



$$\begin{aligned} \vec{m}_{\square} &= \frac{1}{2} \int \vec{r}' \times Id\vec{\ell}' \\ &= \int_1 + \int_2 + \int_3 + \int_4 \\ &= 4 \int_1 = 4 \frac{1}{2} \int_{-\frac{D}{2}}^{\frac{D}{2}} \left(-\frac{D}{2}, y', 0\right) \times Idy' \hat{y} \\ &= 2l \frac{D}{2} D \hat{z} = ID^2 \hat{z} \\ &= I A_{\square} \hat{z} = \vec{m}_{\square} \end{aligned}$$

PROBLEMA 6: MOMENTO MAGNÉTICO VI

Comparando los campos de las espiras circular y cuadrada para distancias grandes

$$\vec{B}(z) \Big|_{\text{eje } z} \simeq \frac{\mu_0 m_o}{2\pi z^3} \left(1 - \frac{3}{2} \frac{a^2}{z^2} \right) \quad (16)$$

$$\vec{B}(z) \Big|_{\text{eje } z} \simeq \frac{\mu_0 m_{\square}}{2\pi z^3} \left(1 - \frac{1}{2} \frac{D^2}{z^2} \right) \quad (17)$$

Finalmente, recordemos la expresión de la fuerza que ejerce un campo magnético externo \vec{B} sobre un dipolo \vec{m} :

$$\vec{F} = \left(\vec{m} \cdot \vec{\nabla} \right) \vec{B} \quad (18)$$

y la expresión para el torque sobre un dipolo ideal en un campo magnético uniforme:

$$\vec{\tau} = \vec{m} \times \vec{B} \quad (19)$$

MEDIOS MATERIALES MAGNÉTICOS

MATERIALES MAGNÉTICOS I

Así cómo hicimos en el caso de medios materiales en la parte de electrostática, vamos a definir un nuevo campo \vec{H} para materiales magnéticos.

La definición de \vec{H} es

$$\vec{H} \equiv \frac{1}{\mu_0} \vec{B} - \vec{M} \quad (20)$$

donde \vec{M} es el campo de magnetización.

Las ecuaciones que cumple \vec{H} son

$$\vec{\nabla} \times \vec{H} = \mu_0 \vec{j}_\ell \quad \& \quad \vec{\nabla} \cdot \vec{H} = -\vec{\nabla} \cdot \vec{M} \quad (21)$$

MATERIALES MAGNÉTICOS II

Fuentes de \vec{B} y \vec{H}

	Vol	Sup
$\vec{\nabla} \times \vec{B}$	$\vec{j}_{\text{tot}} = \vec{j}_{\ell} + \vec{j}_m$ donde $\vec{j}_m = \vec{\nabla} \times \vec{M}$	$\vec{g}_{\text{tot}} = \vec{g}_{\ell} + \vec{g}_m$ donde $\vec{g}_m = \vec{M} \times \hat{n}$
$\vec{\nabla} \cdot \vec{H}$	\vec{j}_{ℓ}	\vec{g}_{ℓ}
$\vec{\nabla} \cdot \vec{H}$	$-\vec{\nabla} \cdot \vec{M}$	$\vec{M} \cdot \hat{n}$

recordemos que $\vec{\nabla} \cdot \vec{B} = 0$ siempre

MATERIALES MAGNÉTICOS III

Así como existen materiales dieléctricos lineales, también existen materiales magnéticos lineales. Dichos materiales satisfacen la siguiente relación

$$\vec{M} = \chi_m \vec{H} \quad (22)$$

y definiendo la permeabilidad μ como

$$\mu \equiv \mu_0(1 + \chi_m) \quad (23)$$

podemos obtener

$$\vec{B} = \mu \vec{H} \quad (24)$$

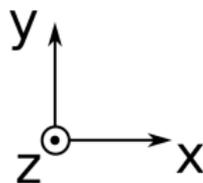
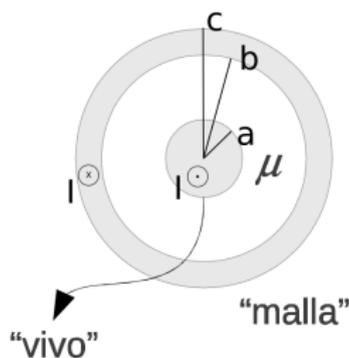
Noten que si el material magnético es lineal y se cumple que $\vec{\nabla} \mu = \vec{0}$ entonces

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{H} = (1/\mu) \vec{\nabla} \cdot \vec{B} = 0 \quad (25)$$

Lo cual nos permite usar un análogo a la ley de Ampère para el campo \vec{H}

PROBLEMA 12 I

Se tienen dos cilindros conductores: uno de radio a por el que circula corriente I , y otro hueco de radio interno b y radio externo c por el que circula una corriente I pero en sentido opuesto. Entre medio de los dos cilindros conductores hay un material de permeabilidad magnética μ . Suponiendo que las corrientes son uniformes se pide hallar B en todo el espacio.



PROBLEMA 12 II

Lo primero que debemos analizar es cuáles son las fuentes de B y H :

- Fuentes de \vec{B} : Corrientes libres y de magnetización en volumen y superficie. En $a < r < b$ hay medio lineal, con lo cual habrá magnetización, pero como no conocemos \vec{M} , no podemos calcular las corrientes de magnetización antes de calcular \vec{B} y \vec{H} .
- Fuentes de \vec{H} :
 - ▶ Fuentes del $\vec{\nabla} \times \vec{H}$: Corrientes libres en los cilindros conductores
 - ▶ Fuentes de $\vec{\nabla} \cdot \vec{H} = -\vec{\nabla} \cdot \vec{M}$. Como en $a < r < b$ material el lineal, sabemos que $\vec{B} = \mu \vec{H}$ y por lo tanto $\vec{\nabla} \cdot \vec{H} = \frac{1}{\mu} \vec{\nabla} \cdot \vec{B} = 0$.

Entonces, **podemos usar la ley de Ampere para calcular \vec{H}** .

PROBLEMA 12 III

A continuación utilizaremos la simetría de la configuración para deducir la dirección del campo \vec{H} y su dependencia.

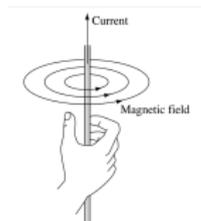


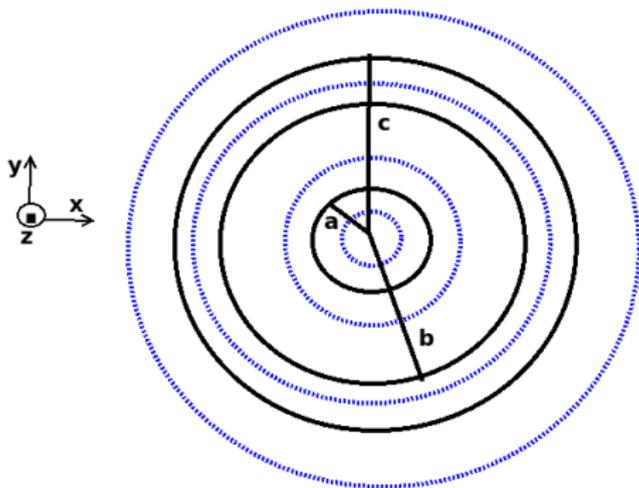
Figura tomada de Griffiths

El sistema tiene simetría de rotación a lo largo del eje de simetría que llamaremos z y también simetría de traslación a lo largo del mismo. Esto nos permite inferir que $\vec{B} = \vec{B}(r)$.

¿Qué hay de la dirección de \vec{B} ? Utilizando la regla de la mano derecha, con el pulgar apuntando en la dirección de la corriente, vemos que $\vec{H}(r) = H(r)\hat{\phi}$,

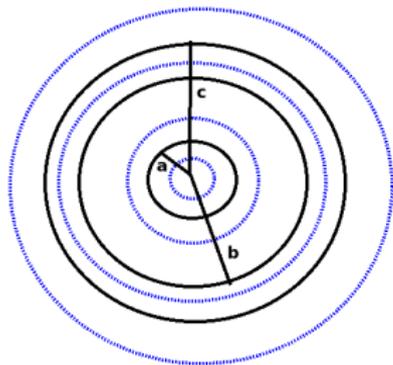
PROBLEMA 12 IV

A continuación vamos a usar la ley de Ampere para calcular \vec{H} .



Las corrientes que circulan por el cable coaxil son: $\vec{j}_1 = I/(\pi a^2)\hat{z}$ en el cilindro interior y $\vec{j}_2 = -I/(\pi(c^2 - b^2))\hat{z}$ en el cilindro exterior (asumimos que las corrientes son uniformes)

PROBLEMA 12 V



Aplicando la ley de Ampere para calcular \vec{H} :

$$\begin{aligned}\oint \vec{H} \cdot d\vec{l} &= \int_0^{2\pi} H(r) \hat{\phi} \cdot r d\phi \hat{\phi} \\ &= 2\pi r H(r)\end{aligned}$$

Esta ecuación para todo r .

Ahora veamos la parte izquierda de la ley de Ampere (I_{conc})

$$r < a \quad \Rightarrow \quad I_{\text{conc}} = j_1 \pi r^2 = \frac{I r^2}{a^2}$$

$$a < r < b \quad \Rightarrow \quad I_{\text{conc}} = j_1 \pi a^2 = I$$

$$b < r < c \quad \Rightarrow \quad I_{\text{conc}} = j_1 \pi a^2 + j_2 \pi (r^2 - b^2) = I \left(1 - \frac{r^2 - b^2}{c^2 - b^2} \right)$$

$$r > c \quad \Rightarrow \quad I_{\text{conc}} = 0$$

PROBLEMA 12 VI

En resumen, obtenemos:

$$H_{\phi}(r) = \begin{cases} \frac{I}{2\pi a^2} r & r \leq a \\ \frac{I}{2\pi r} & a < r \leq b \\ \frac{I}{2\pi r} \left(1 - \frac{r^2 - b^2}{c^2 - b^2} \right) & b < r \leq c \\ 0 & c < r \end{cases} \quad (26)$$

PROBLEMA 12 VII

Para obtener B utilizamos la relación

$$\vec{B} = \mu_0(\vec{H} - \vec{M}) \stackrel{\text{mat lin}}{=} \mu\vec{H} \quad (27)$$

$$B_\phi(r) = \begin{cases} \frac{\mu_0 I}{2\pi a^2} r & r \leq a \\ \frac{\mu I}{2\pi r} & a < r \leq b \\ \frac{\mu_0 I}{2\pi r} \left(1 - \frac{r^2 - b^2}{c^2 - b^2} \right) & b < r \leq c \\ 0 & c < r \end{cases} \quad (28)$$

donde asumimos que la magnetización del material conductor es despreciable

PROBLEMA 12 VIII

También podemos obtener la magnetización, sabiendo que para un material lineal se cumple que

$$\vec{M} = \frac{1}{\mu} \left(\frac{\mu}{\mu_0} - 1 \right) \vec{B} \quad (29)$$

entonces

$$M_\phi(r) = \begin{cases} 0 & r \leq a \\ \left(\frac{\mu}{\mu_0} - 1 \right) \frac{I}{2\pi r} & a < r \leq b \\ 0 & b < r \end{cases} \quad (30)$$

Ahora vamos a hallar las corrientes y “cargas” de magnetización:
Recordemos que

$$\begin{aligned} \vec{j}_m &= \vec{\nabla} \times \vec{M} & \vec{g}_m &= \vec{M} \times \hat{n} \\ \vec{\rho}_m &= -\vec{\nabla} \cdot \vec{M} & \vec{\sigma}_m &= \vec{M} \cdot \hat{n} \end{aligned}$$

PROBLEMA 12 IX

$$\vec{j}_m = \vec{\nabla} \times \vec{M} = -\frac{dM}{dz} \hat{r} + \frac{1}{r} \frac{d(rM)}{dr} \hat{z} = \frac{1}{r} \frac{d \left[r \left(\frac{\mu}{\mu_0} - 1 \right) \frac{I}{2\pi r} \right]}{dr} = 0$$

$$r = a \quad \Rightarrow \quad \vec{g}_m = \left(\frac{\mu}{\mu_0} - 1 \right) \frac{I}{2\pi a} \hat{\phi} \times (-\hat{r}) = \left(\frac{\mu}{\mu_0} - 1 \right) \frac{I}{2\pi a} \hat{z}$$

$$r = b \quad \Rightarrow \quad \vec{g}_m = \left(\frac{\mu}{\mu_0} - 1 \right) \frac{I}{2\pi b} \hat{\phi} \times (\hat{r}) = - \left(\frac{\mu}{\mu_0} - 1 \right) \frac{I}{2\pi b} \hat{z}$$

$$\rho_m = -\vec{\nabla} \cdot \vec{M} = - \left(\frac{1}{r} \frac{d(rM_r)}{dr} + \frac{1}{r} \frac{dM_\phi}{d\phi} + \frac{dM_z}{dz} \right) = 0$$

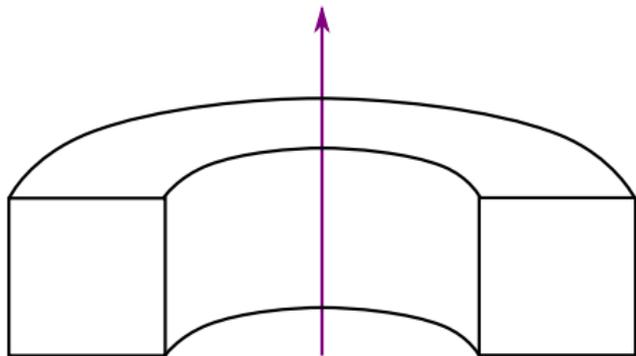
PROBLEMA 12 X

$$r = a \quad \Rightarrow \quad \sigma_m = \left(\frac{\mu}{\mu_0} - 1 \right) \frac{I}{2\pi a} \hat{\phi} \cdot (-\hat{r}) = 0$$

$$r = b \quad \Rightarrow \quad \sigma_m = \left(\frac{\mu}{\mu_0} - 1 \right) \frac{I}{2\pi b} \hat{\phi} \cdot (\hat{r}) = 0$$

PROBLEMA 16: SUGERENCIA

En el Problema 16 les dicen que tienen un toroide con magnetización permanente. Les sugiero que piensen en uno con sección cuadrada en lugar de sección circular, de este modo les va a resultar más fácil escribir las normales.

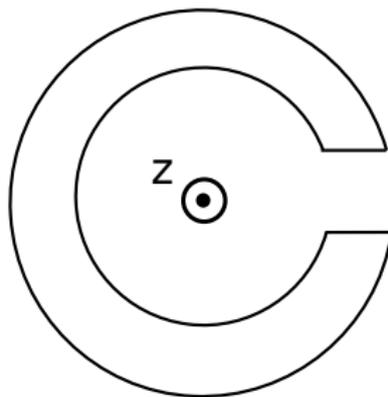


PROBLEMA 54-16: COMENTARIO

En los casos en que no hay fuentes de rotor de H pero si hay fuentes de divergencia como

$$\rho_m = -\vec{\nabla} \cdot \vec{M} \qquad \sigma_m = \hat{n} \cdot \vec{M}$$

se puede pensar como un problema electrostático análogo. Esto les puede servir para intuir las líneas de campo en el problema 15 y en el problema 16 cuando se corta un entrehierro (se elimina una sección del toroide).



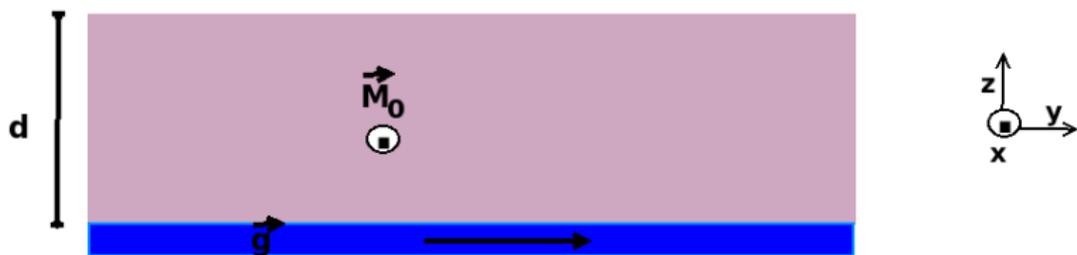
MAGNETIZACIÓN PERMANENTE (EJERCICIO 1)



Se tiene un plano infinito por el cual circula una densidad de corriente $\vec{g} = g_0\hat{y}$. A continuación del plano se halla una lámina de caras paralelas infinita de espesor d y magnetización permanente $\vec{M} = M_0\hat{x}$. Hallar los campos \vec{H} y \vec{B} en todo el espacio.

Fuentes de \vec{H} :

- Fuentes del $\vec{\nabla} \times \vec{H}$: Corrientes libres en volumen y superficie
 $\Rightarrow \vec{g} = g_0\hat{y}$
- $\vec{\nabla} \cdot \vec{H} = -\vec{\nabla} \cdot \vec{M}$ en volumen y $\vec{M} \cdot \hat{n}$ donde \hat{n} en superficie es la normal a la superficie con magnetización



$$\vec{\nabla} \cdot (M_0 \hat{x}) = \frac{dM_x}{dx} + \frac{dM_y}{dy} + \frac{dM_z}{dz} = \frac{dM_x}{dx} = 0$$

Veamos las fuentes de $\vec{\nabla} \cdot \vec{H}$ en superficie:

en $z = 0$

$$M_0 \hat{x} \cdot (-\hat{z}) = 0$$

en $z = d$

$$M_0 \hat{x} \cdot \hat{z} = 0$$

Por lo tanto la única fuente de \vec{H} es $\vec{g} = g_0 \hat{y}$

Veamos ahora las fuentes de \vec{B} :

- Fuentes del $\vec{\nabla} \times \vec{B}$: Corrientes libres y de magnetización en volumen y superficie

▶ Corrientes libres $\Rightarrow \vec{g} = g_0 \hat{y}$

▶ Corrientes de magnetización: $\vec{\nabla} \times \vec{M}$ en volumen y $\vec{M} \times \hat{n}$ donde \hat{n} en superficie es la normal a la superficie con magnetización

$$\vec{\nabla} \times (M_0 \hat{x}) = \frac{dM_0}{dz} \hat{y} - \frac{dM_0}{dy} \hat{z} = 0$$

en $z = 0$

$$\vec{g}_m = M_0 \hat{x} \times (-\hat{z}) = M_0 \hat{y}$$

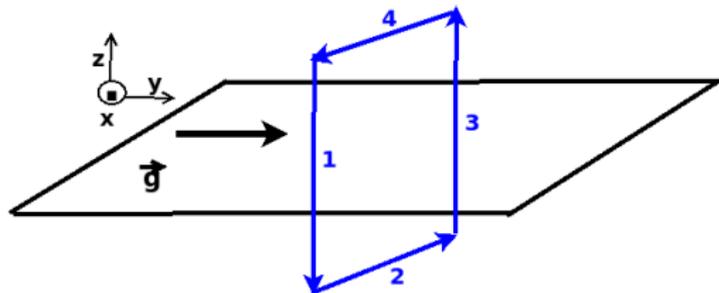
en $z = d$

$$\vec{g}_m = M_0 \hat{x} \times \hat{z} = -M_0 \hat{y}$$

Por lo tanto las fuentes de \vec{B} son $\vec{g} = g_0 \hat{y}$ y las corrientes de magnetización en superficie en $z = 0$ y $z = d$. Por lo tanto, es conveniente resolver este problema calculando primero \vec{H} usando la ley de Ampere y luego $\vec{B} = \mu_0 (\vec{H} + \vec{M})$.

PARÉNTESIS (LEY DE AMPERE PARA \vec{B})

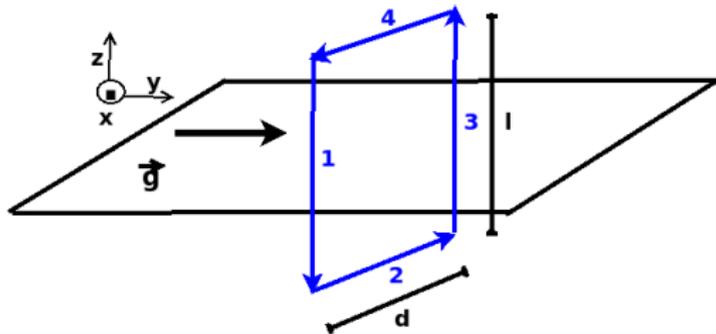
Hacemos un paréntesis y calculamos el campo \vec{B} de un plano infinito cargado con corriente superficial $\vec{g} = g_0 \hat{y}$.



Esta configuración de corrientes tiene simetría de traslación en x e y . Por lo tanto $\vec{B}(\vec{r}) = \vec{B}(z)$. A su vez usando la regla de la mano derecha se puede ver que:

$$\vec{B} = \begin{cases} B(z)\hat{x} & z > 0 \\ -B(z)\hat{x} & z < 0 \end{cases}$$

Ahora aplicamos la ley de Ampere usando la curva que se muestra en azul en la figura. Es importante remarcar que la orientación de la curva tiene que ser consistente con la orientación de la corriente siguiendo la regla de la mano derecha (ver video de esta clase).



Recordemos la ley de Ampere: $\oint \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 I_{\text{conc}}$

$$\begin{aligned}
 \oint \vec{B} \cdot d\vec{l} &= \int_1 + \int_2 + \int_3 + \int_4 \\
 &= \int_{l/2}^{-l/2} B(z)\hat{x} \cdot dz\hat{z} + \int_{d/2}^{-d/2} -B(z)\hat{x} \cdot dx\hat{x} \\
 &\quad + \int_{-l/2}^{-l/2} B(z)\hat{x} \cdot dz\hat{z} + \int_{-d/2}^{d/2} B(z)\hat{x} \cdot dx\hat{x} \\
 &= 2 \int_{-d/2}^{d/2} B(z)\hat{x} \cdot dx\hat{x} = 2dB(z) = \mu_0 g_0 d
 \end{aligned}$$

Por lo tanto, el campo magnético \vec{B} de una plano infinito por el cual circula corriente superficial $\vec{g} = g_0\hat{y}$:

$$\vec{B} = \begin{cases} \frac{\mu_0 g_0}{2} \hat{x} & z > 0 \\ -\frac{\mu_0 g_0}{2} \hat{x} & z < 0 \end{cases}$$

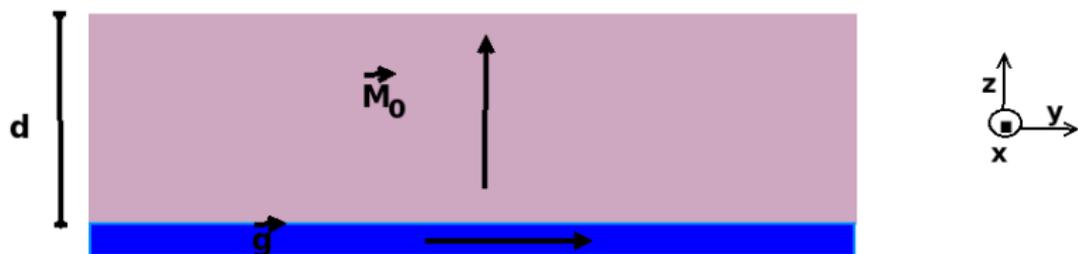
Usando el resultado anterior y recordando que $\vec{\nabla} \times \vec{H} = j_{II}$, podemos escribir el campo \vec{H} de una plano infinito por el cual circula corriente superficial libre $\vec{g} = g_0\hat{y}$

$$\vec{H} = \begin{cases} \frac{g_0}{2} \hat{x} & z > 0 \\ -\frac{g_0}{2} \hat{x} & z < 0 \end{cases}$$

Finalmente calculamos $\vec{B} = \mu_0 (\vec{H} + \vec{M})$:

$$\vec{B} = \begin{cases} \frac{\mu_0 g_0}{2} \hat{x} & z > d \\ \mu_0 \left(\frac{g_0}{2} + M_0 \right) \hat{x} & 0 < z < d \\ -\frac{\mu_0 g_0}{2} \hat{x} & z < 0 \end{cases}$$

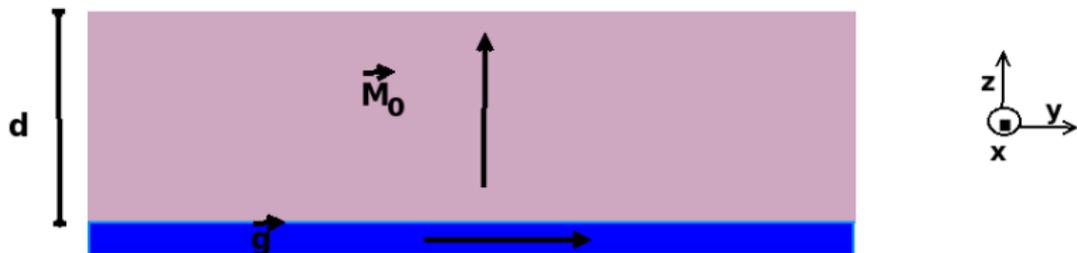
MAGNETIZACIÓN PERMANENTE (EJERCICIO 2)



Se tiene un plano infinito por el cual circula una densidad de corriente $\vec{g} = g_0 \hat{y}$. A continuación del plano se halla una lámina de caras paralelas infinita de espesor d y magnetización permanente $\vec{M} = M_0 \hat{z}$. Hallar los campos \vec{H} y \vec{B} en todo el espacio.

Fuentes de \vec{H} :

- Fuentes del $\vec{\nabla} \times \vec{H}$: Corrientes libres en volumen y superficie
 $\Rightarrow \vec{g} = g_0 \hat{y}$
- $\vec{\nabla} \cdot \vec{H} = -\vec{\nabla} \cdot \vec{M}$ en volumen y $\vec{M} \cdot \hat{n}$ donde \hat{n} en superficie es la normal a la superficie con magnetización



$$\vec{\nabla} \cdot \vec{M} = \frac{dM_x}{dx} + \frac{dM_y}{dy} + \frac{dM_z}{dz} = \frac{dM_0}{dz} = 0$$

Veamos las fuentes de $\vec{\nabla} \cdot \vec{H}$ en superficie:

en $z = 0$

$$M_0 \hat{z} \cdot (-\hat{z}) = -M_0$$

en $z = d$

$$M_0 \hat{z} \cdot \hat{z} = M_0$$

Por lo tanto las fuentes de \vec{H} son $\vec{g} = g_0 \hat{y}$ y las cargas de magnetización en $z = 0$ y $z = d$.

Veamos ahora las fuentes de \vec{B} :

- Fuentes del $\vec{\nabla} \times \vec{B}$: Corrientes libres y de magnetización en volumen y superficie

- ▶ Corrientes libres $\Rightarrow \vec{g} = g_0 \hat{y}$

- ▶ Corrientes de magnetización : $\vec{\nabla} \times \vec{M}$ en volumen y $\vec{M} \times \hat{n}$ donde \hat{n} en superficie es la normal a la superficie con magnetización

$$\vec{\nabla} \times (M_0 \hat{z}) = \frac{dM_0}{dy} \hat{x} - \frac{dM_0}{dx} \hat{y} = 0$$

en $z = 0$

$$\vec{g}_m = M_0 \hat{z} \times (-\hat{z}) = 0$$

en $z = d$

$$\vec{g}_m = M_0 \hat{z} \times \hat{z} = -0$$

Por lo tanto la única fuente de \vec{B} es $\vec{g} = g_0 \hat{y}$ Por lo tanto, es conveniente resolver este problema calculando primero \vec{B} usando la ley de Ampere y luego $\vec{H} = \frac{\vec{B}}{\mu_0} - \vec{M}$.

Usando la ley de Ampere en el Ejercicio 8 de la guía 4 obtuvimos el campo magnético \vec{B} de un plano infinito por el cual circula corriente superficial $\vec{g} = g_0 \hat{y}$:

$$\vec{B} = \begin{cases} \frac{\mu_0 g_0}{2} \hat{x} & z > 0 \\ -\frac{\mu_0 g_0}{2} \hat{x} & z < 0 \end{cases}$$

Finalmente calculamos $\vec{H} = \frac{\vec{B}}{\mu_0} - \vec{M}$:

$$\vec{H} = \begin{cases} \frac{g_0}{2} \hat{x} & z > d \\ \frac{g_0}{2} \hat{x} - M_0 \hat{z} & 0 < z < d \\ -\frac{g_0}{2} \hat{x} & z < 0 \end{cases}$$