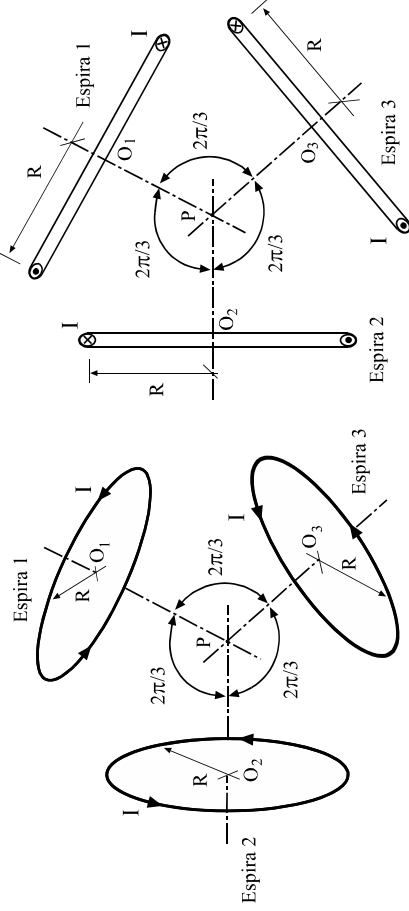


1.- Tres espiras circulares iguales, de radio R , están recorridas por corrientes iguales de intensidad I . Los ejes de las tres bobinas están contenidos en el mismo plano, formando entre sí un ángulo de $2\pi/3$ radianes. Las distancias de los centros de las tres espiras al punto P son iguales.

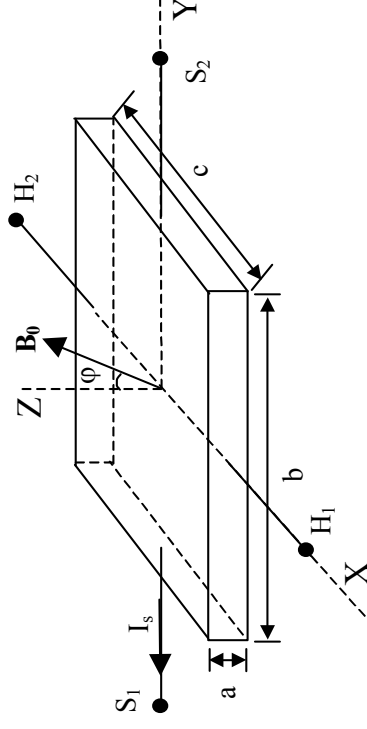
- Calcular el vector inducción magnética, \vec{B} , en el punto P (1 pto.)
- Si se invierte el sentido de giro de la corriente que circula por la espira 3, calcular el nuevo valor del vector inducción magnética \vec{B} . (1 pto.)

Datos: $R = 10$ cm, $I = 3$ A, $O_1P = O_2P = O_3P = 10$ cm



2.- Disponemos de una lámina de semiconductor tipo N , con las dimensiones indicadas en la figura, en presencia de un campo magnético, contenido en el plano ZX , de módulo B_0 constante, que forma un ángulo $\varphi = \pi/4$ con el eje z . Entre los terminales S_1 y S_2 circula una corriente constante $I_s = I_0$ en el sentido representado.

- Calcular la diferencia de potencial $V_H = V_{H2} - V_{H1}$ entre los terminales H_2 y H_1 , indicando claramente su signo, cuando ambos terminales están en circuito abierto. (1 pto.)
- Si entre H_2 y H_1 conecto una resistencia R_{ext} calcular V_H y la fuerza electromotriz debida al efecto Hall, considerando la resistencia interna del sensor. (1 pto.)
- Si la corriente I_s varía de forma senoidal, $I_s = I_0 \cdot \text{sen} \omega t$, tomando como sentido positivo el marcado en la figura y siendo el resto de las condiciones las del apartado anterior, representar gráficamente V_H indicando claramente su desfase con I_s . (1 pto.)



Datos: $B_0 = 0,6$ T, $R_{ext} = 5\Omega$,

Sensor Hall: $I_s = k_I \cdot |\vec{v}|$ con $k_I = 0,32$ C/m, $I_0 = 20$ mA; $a = 0,5$ mm, $b = 2$ mm, $c = 7$ mm, conductividad de la lámina semiconductor: $\sigma = 1,1 \cdot 10^3$ ($\Omega \cdot m$)⁻¹

Nota: Los alumnos que tienen pendiente los dos parciales deben resolver los problemas marcados con

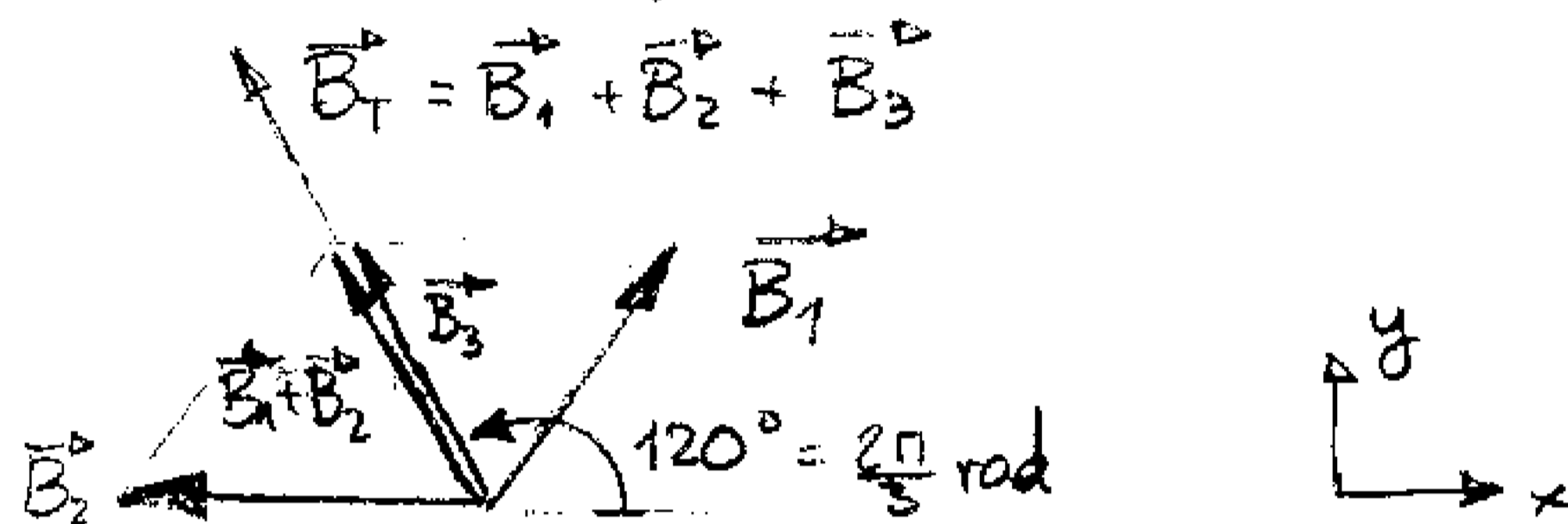
SEGUNDO PARCIAL

RESULTADOS PROBLEMA 1

a) Campo creado por cada espira (módulo)

$$|\vec{B}_1| = |\vec{B}_2| = |\vec{B}_3| = \frac{\mu_0 I}{2} \frac{R^2}{(R^2 + OP^2)^{3/2}} = 6,664 \mu T$$

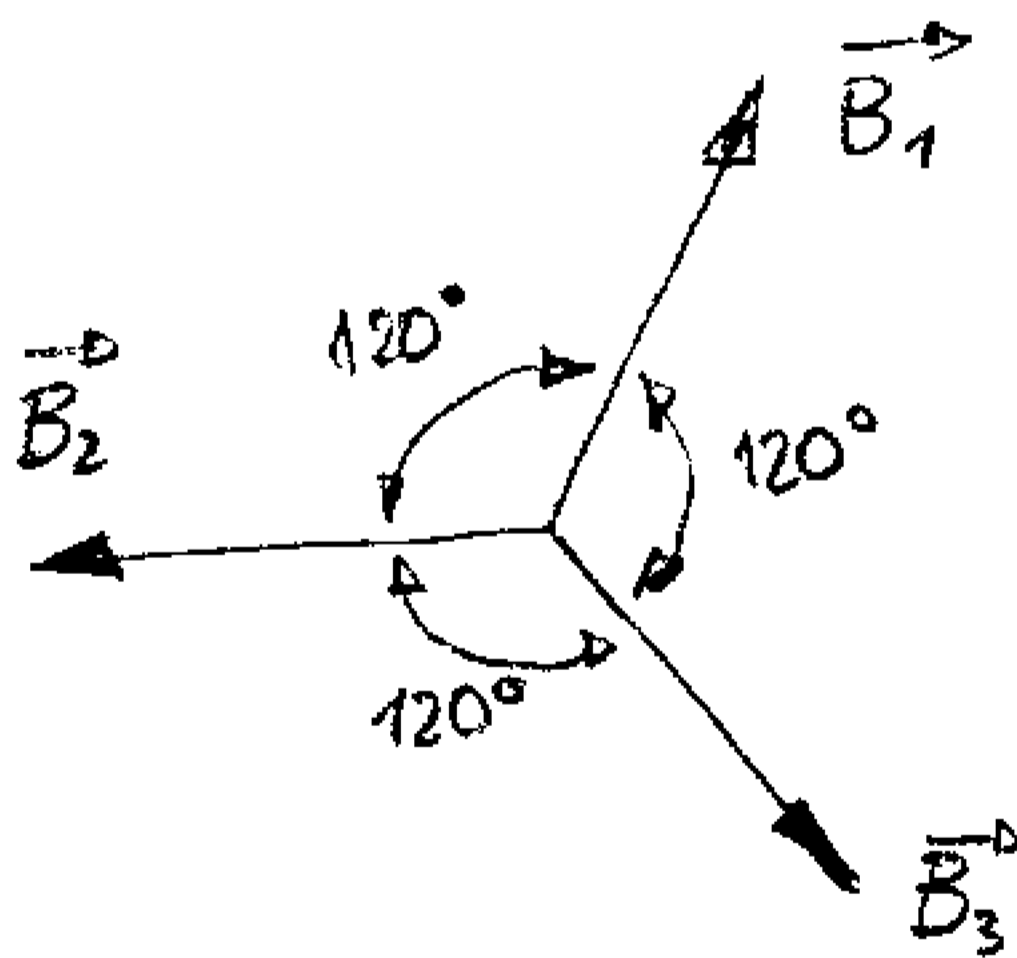
Suma vectorial:



$$\vec{B}_{TOTAL} = \vec{B}_1 + \vec{B}_2 + \vec{B}_3 = \vec{B}_3 + \vec{B}_3 = 2 \vec{B}_3 = -6,66 \vec{u}_x + 11,54 \vec{u}_y$$

$$|\vec{B}_{TOTAL}| = 13,33 \mu T = 2 |\vec{B}_3|$$

b) Si invertimos el sentido de giro de la corriente por la espira 3, \vec{B}_3 cambia también de sentido



Los vectores forman una estrella \Rightarrow por simetría, la suma vectorial es cero

$$\vec{B}_{TOTAL} = \vec{B}_1 + \vec{B}_2 + \vec{B}_3 = 0$$

PROBLEMA 2 - 2° PARCIAL

En un sensor Hall, la fem se genera debido al campo eléctrico no conservativo $\vec{E}_{nc} = \vec{v} \times \vec{B}$, cuyo origen está en la fuerza de Lorentz.

$$\text{En nuestro caso } \mathcal{E} = \int_{\text{terminal}-}^{\text{terminal}+} \vec{E}_{nc} \cdot d\vec{l} = \int_{H_2}^{H_1} \vec{E}_{nc} \cdot d\vec{l} = \int_{H_2}^{H_1} E_{nc} dx > 0$$

Tal como hemos calculado la fem, \mathcal{E} debe ser positivo. Existen otras alternativas para calcular el signo, pero siempre tiene que quedar clara la polaridad del sensor.

Una regla sencilla es que $\vec{E}_{nc} = \vec{v} \times \vec{B}$ siempre apunta al terminal positivo. Por tanto, al integrar desde el terminal + al -, \vec{E}_{nc} y $d\vec{l}$ irán en el mismo sentido y la fem obtenida es positiva.

En este problema tenemos que darnos cuenta que el campo magnético no es perpendicular al sensor. Por tanto $\vec{E}_{nc} = \vec{v} \times \vec{B} = |\vec{v}| \cdot |\vec{B}| \cdot \sin \theta \cdot \vec{u}_x$ $\theta = \pi - \varphi$ $\vec{u}_x = \frac{B_z}{B}$ $= v B \cos \varphi \vec{u}_x$

O dicho de otro modo, sólo la componente de \vec{B} perpendicular al sensor crea \vec{E}_{nc} .

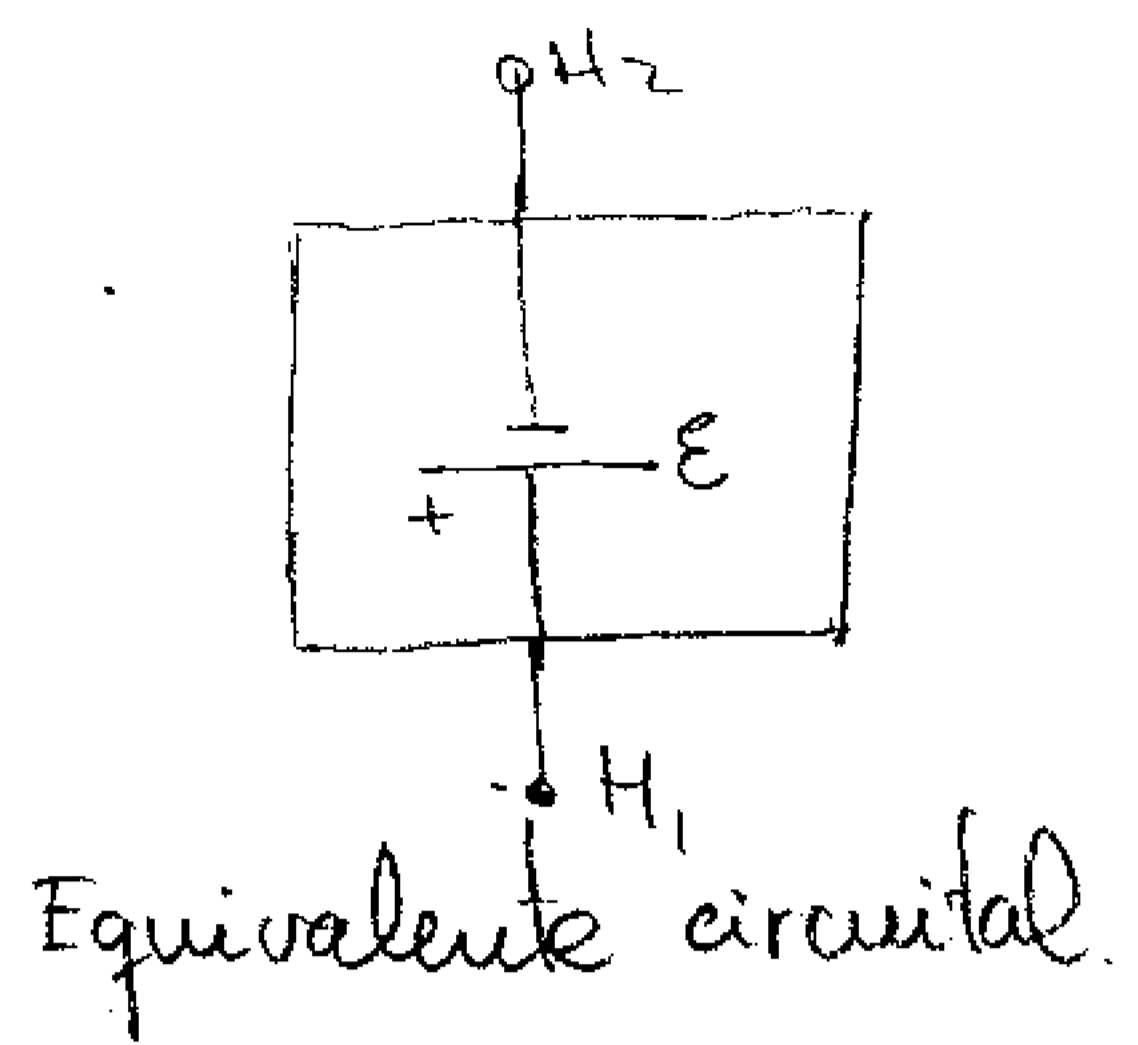
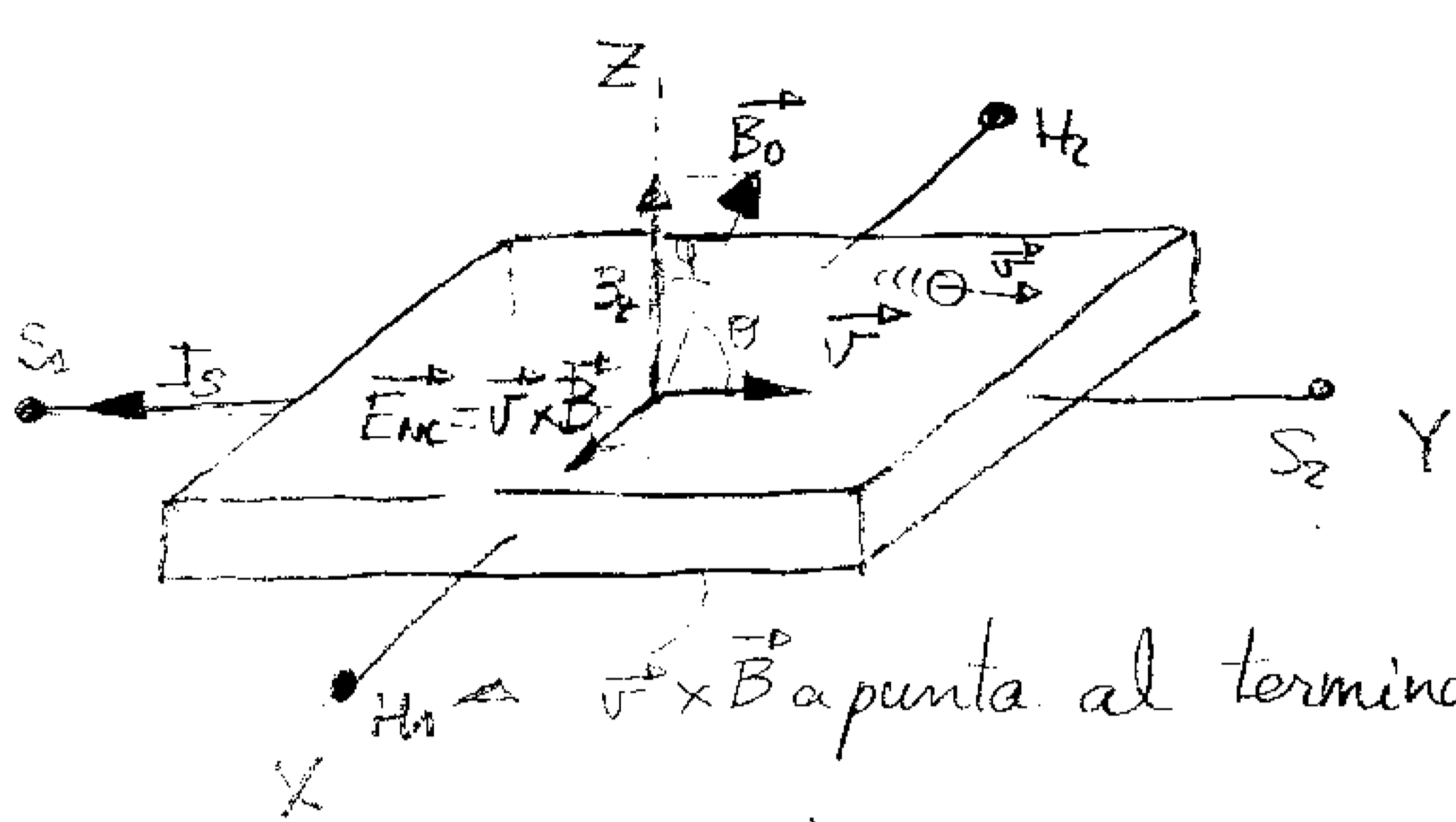
La última observación es que nos encontramos con un semiconductor tipo N (Regla nemotécnica: N \rightarrow portadores Negativos, P \rightarrow portadores Positivos)

Los portadores negativos se mueven en dirección opuesta a la corriente.

$$\mathcal{E} = \int_{H_2}^{H_1} |\vec{E}_{nc}| |d\vec{l}| \cdot \cos 0 = \int_{H_2}^{H_1} v B \cos \varphi |d\vec{l}| = v B \cos \varphi \int_{H_2}^{H_1} |d\vec{l}|$$

distancia entre los terminales H_1 y H_2 , en valor absoluto

$$\mathcal{E} = v B \cos \varphi c$$

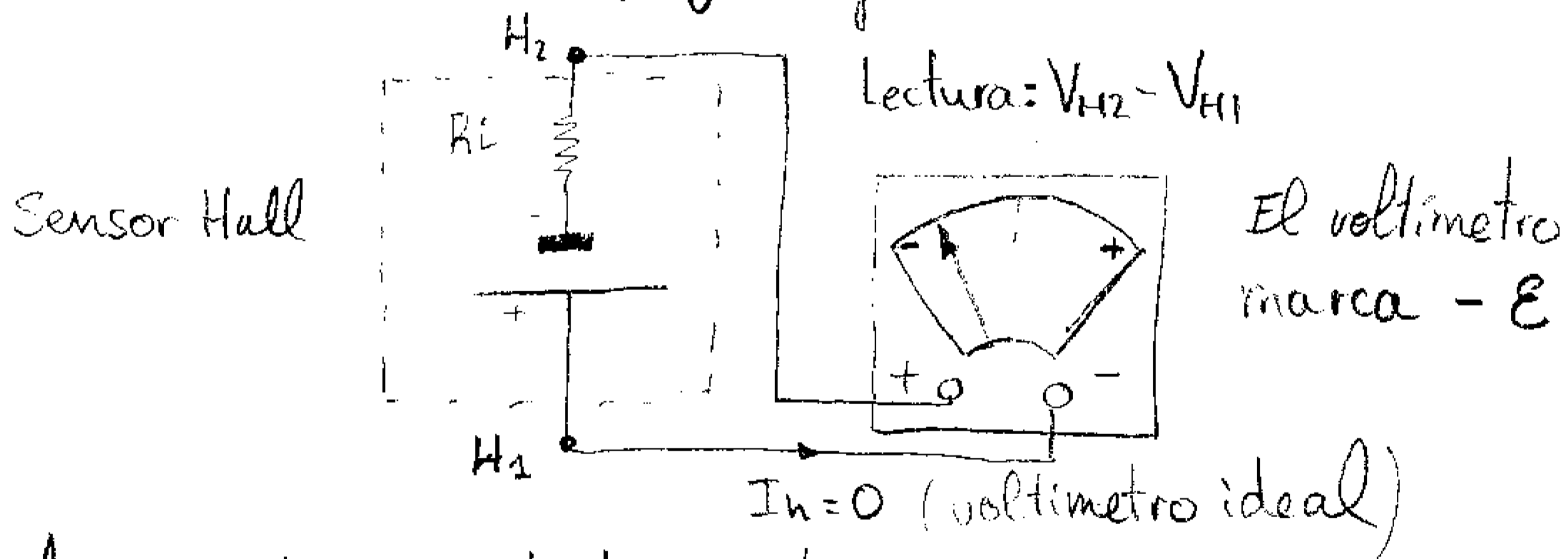


la velocidad con la que se mueven los portadores la tenemos que calcular a partir de la constante característica del sensor

$$|v_d| = \frac{I_s}{K_s} = \frac{0.02 \text{ A}}{0.32 \text{ C/m}} = \frac{0.02 \text{ C/s}}{0.32 \text{ C/m}} = 0.0625 \frac{\text{m}}{\text{s}}$$

$$\boxed{\mathcal{E} = 0.0625 \frac{\text{m}}{\text{s}} \cdot 0.6 \text{ T} \cdot \cos\left(\frac{\pi}{4}\right) \cdot 0.007 \text{ m} = 185 \mu\text{V}}$$

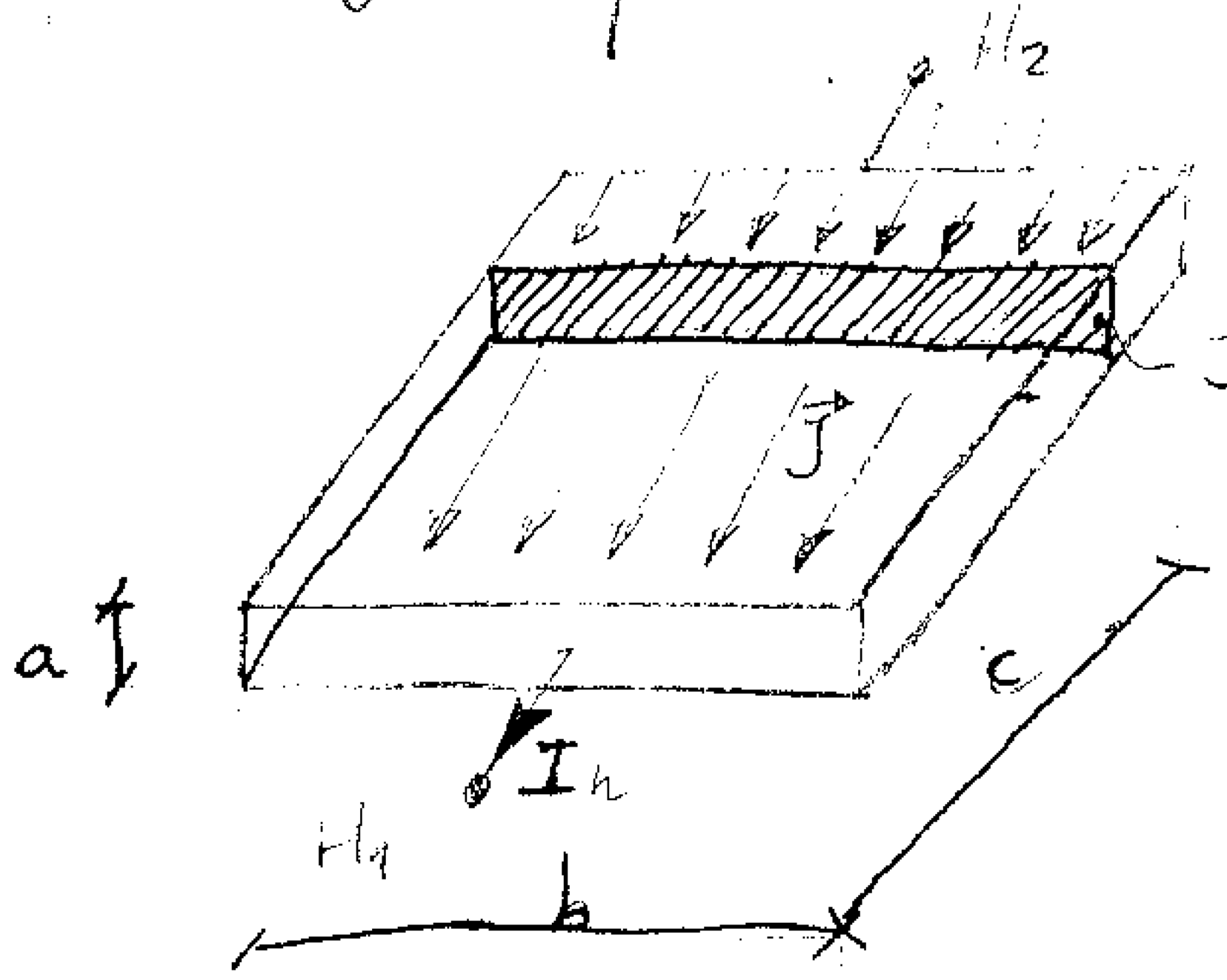
El valor de la ddp $V_{H2} - V_{H1}$ es igual a la fem con signo menos, puesto que el terminal H_2 es el negativo y el H_1 el positivo. Puesto que por el sensor no circula corriente en la dirección transversal (dirección $H_2 - H_1$), la ddp y la fem coinciden en valor absoluto



b) En el segundo apartado, sustituimos el voltímetro por una resistencia externa, R_{ext} . En este caso, circulará corriente I_n en dirección transversal $H_1 \rightarrow H_2$, además de la corriente longitudinal I_s (la que estamos midiendo con este sensor).

La única dificultad que tiene este apartado es calcular la resistencia interna, entre los electrodos H_1 y H_2 , que presenta el sensor. (la resistencia entre los electrodos H_1 y H_2 es distinta a la que aparece entre S_1 y S_2)

Para calcular la resistencia R_{int} entre H_1 y H_2 , tenemos que considerar solo el campo eléctrico debido a la conductividad $\vec{E} = \rho \vec{J} = \frac{\vec{J}}{\sigma}$. (La ddp se debe a la acumulación de cargas en H_1 y H_2 , pero es mucho más sencillo resolver el circuito equivalente).



$J = \frac{I_n}{S}$ (la corriente se reparte uniformemente a lo ancho de la sección)

$$E = \frac{J}{\sigma} = \frac{I_n}{\sigma S} = \frac{I_n}{\sigma a b}$$

$$V_{H_2} - V_{H_1} = - \int_{H_1}^{H_2} \vec{E} \cdot d\vec{l} = \int_{H_2}^{H_1} \vec{E} \cdot d\vec{l} = \int_{H_2}^{H_1} |\vec{E}| |d\vec{l}| = \frac{I_n}{\sigma a b} \int_{H_2}^{H_1} |d\vec{l}| = \frac{I_n c}{\sigma a b}$$

$J = cte \Rightarrow E = cte$ distancia entre H_1 y H_2

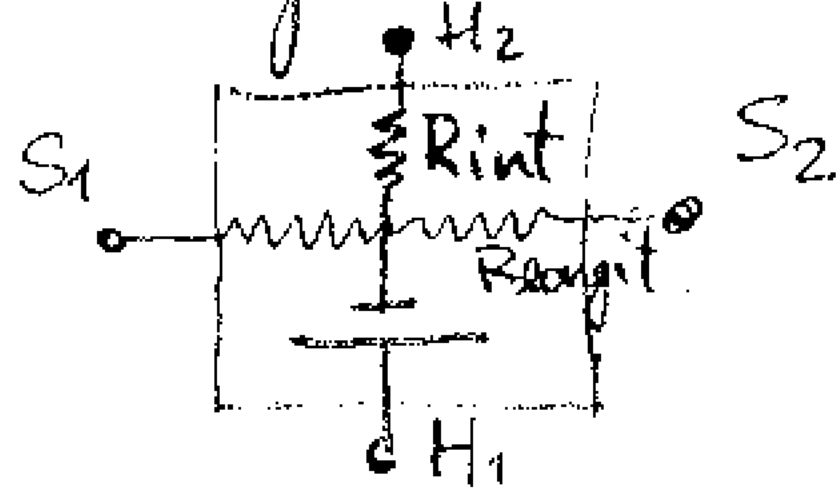
$$\Rightarrow R_{int} = \frac{V_{H_2} - V_{H_1}}{I_n} = \frac{c}{\sigma a b}$$

Observación: en este elemento, ortorédrico, la corriente se reparte uniformemente a lo ancho de una sección cte, y todas las líneas de corriente tienen la misma longitud. Por tanto, la resistencia se podría haber calculado directamente a través de la fórmula de la resistencia de un cable (válida para cualquier sección, siempre que se cumplan las condiciones anteriores)

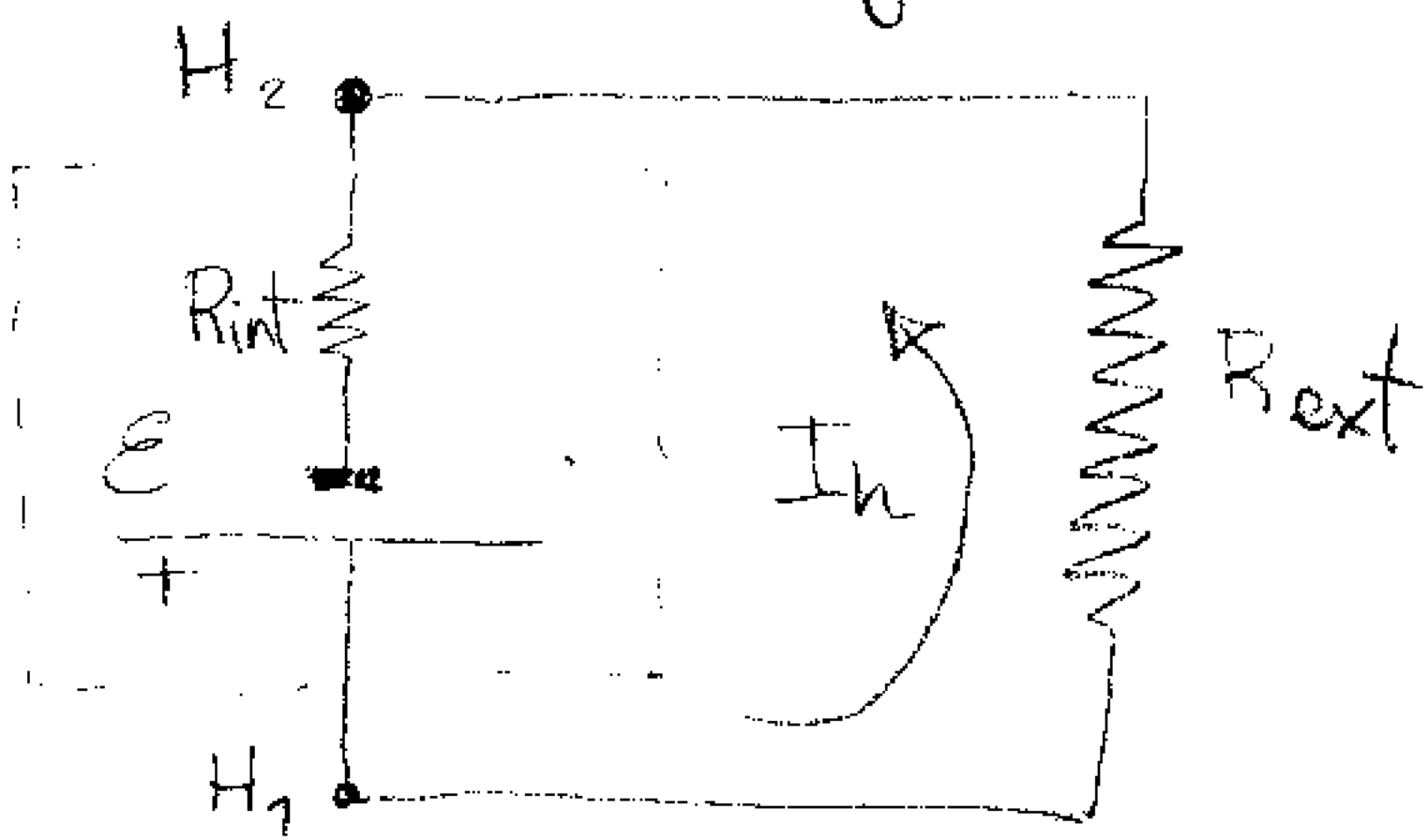
$$R_{int} = \rho \frac{\text{longitud en dirección } H_1-H_2}{\text{sección perpendicular a la línea } H_1-H_2} = \frac{1}{\sigma} \frac{c}{a b} = 636 \Omega$$

Si calculamos la resistencia entre S_1 y S_2 , la longitud sería b y la sección sería $a \cdot c \Rightarrow R_{longitudinal} = \frac{1}{\sigma} \frac{b}{a \cdot c} \neq R_{int}$

\Rightarrow Circuito equivalente



Volviendo al problema, plantearemos el circuito sin considerar la resistencia longitudinal



$$I_h = \frac{\mathcal{E}}{R_i + R_{ext}}$$

$$V_{H_1} - V_{H_2} = R_{ext} \cdot I_h = \mathcal{E} \frac{R_{ext}}{R_{int} + R_{ext}}$$

$$V_{H_2} - V_{H_1} = -\mathcal{E} \frac{R_{ext}}{R_{int} + R_{ext}}$$

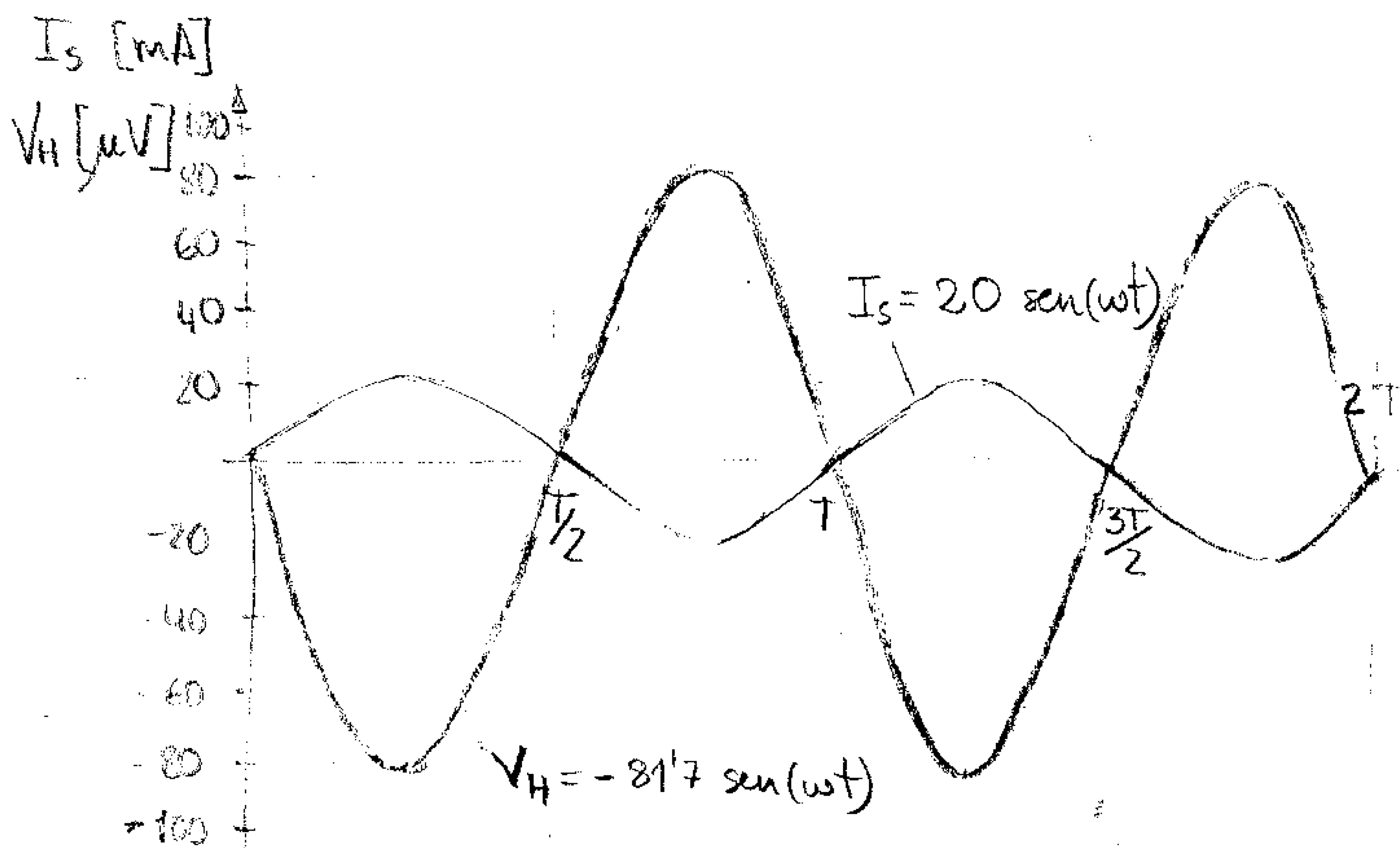
$$V_{H_2} - V_{H_1} = -185 \cdot 10^{-6} \text{ V} \cdot \frac{6}{6.36 + 6} = 81.7 \cdot 10^{-6} \text{ V} = 81.7 \mu\text{V}$$

c) La ddp V_H está en oposición de fase con la intensidad I_s . Es decir, la polaridad tomada para V_H es negativa cuando la intensidad I_s circula en el sentido tomado como positivo.

$$\mathcal{E} = \frac{B_0 \cos\left(\frac{\pi}{4}\right) \cdot c}{K_i} I_s = 185 \cdot \text{sen}(\omega t) \quad [\mu\text{V}]$$

$$I_s = I_0 \text{sen}(\omega t)$$

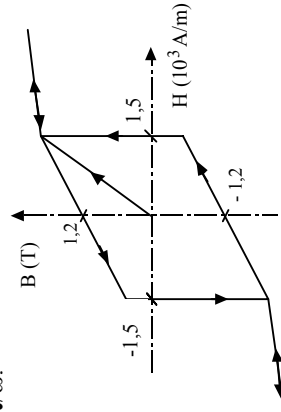
$$\Rightarrow V_H = -0.004085 I_s = -81.7 \cdot 10^{-6} \text{ sen}(\omega t) \quad [\text{V}]$$



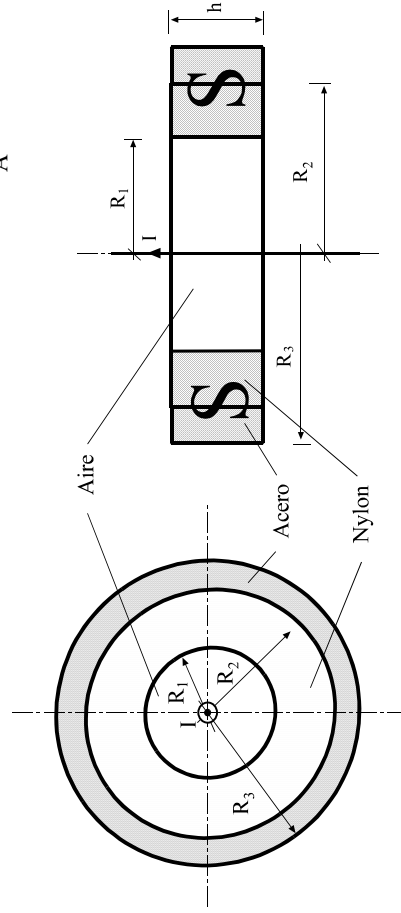
3- Un modelo de pinza amperimétrica para medir corriente eléctrica alterna está constituido por un núcleo toroidal de nylon de sección rectangular, de radio interior R_1 , radio exterior R_2 , y altura h . Para apantallarlo magnéticamente, se rodea el nylon de otro núcleo toroidal de acero, de radio interior R_2 , radio exterior R_3 , y altura h . El cable por donde circula la corriente eléctrica es perpendicular al toroide y su eje coincide con el eje del toroide. Si se supone el acero como un material lineal de permeabilidad constante $\mu_a = 500 \mu_0$, calcular:

- Los vectores \vec{H} , \vec{B} y \vec{M} en cualquier punto del nylon y del acero. (1 pto.)
- El flujo del vector \vec{B} a través de la sección total S de la pinza (suma de la sección del nylon y la de acero) (1 pto.)

c) Si ahora se considera el acero como material ferromagnético con un ciclo de histéresis como el representado en la figura, calcular el flujo del vector \vec{B} a través de la sección total S de la pinza, una vez transcurridos dos ciclos completos de la corriente eléctrica, $t = 4\pi/\omega$.

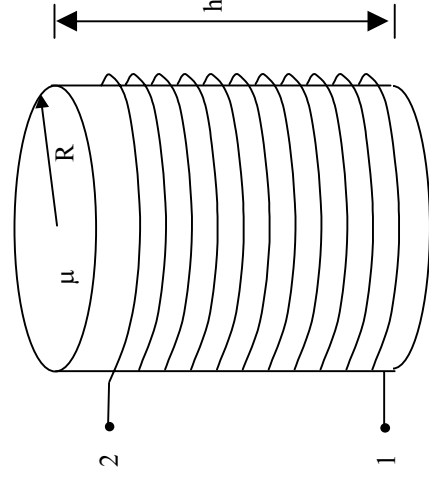


Datos: $I = I_0 \sin(\omega t)$, $I_0 = 750 \text{ A}$, $\omega = 100\pi$, $R_1 = 2 \text{ cm}$, $R_2 = 5 \text{ cm}$, $R_3 = 7 \text{ cm}$, $h = 1,5 \text{ cm}$.
El nylon es un material no magnético de permeabilidad $\mu \equiv \mu_0 = 4\pi \cdot 10^{-7} \frac{\text{N}}{\text{A}^2}$



4.- Disponemos de una bobina recta, de longitud suficiente para poder aproximarla a un solenoide muy largo, de las dimensiones especificadas en la figura (número de espiras N , longitud h , radio R , permeabilidad del núcleo μ). El cable utilizado en la construcción de la bobina es de cobre de diámetro d . Calcular:

- La corriente que circula por la bobina, en el estado estacionario final, cuando la alimentamos con una tensión continua $V_2 - V_1 = V_0$. (Nota: Para este apartado sólo hay que considerar la parte resistiva de la bobina) (1 pto.)
- La autoinducción y la corriente por la bobina cuando la alimentamos con una señal senoidal de amplitud V_0 igual a la del apartado anterior, $V_2 - V_1 = V_0 \cdot \cos \omega t$ con $\omega = 2\pi f$, para las frecuencias de $f_1 = 50 \text{ Hz}$, y $f_2 = 1000 \text{ Hz}$. Para este apartado considerar despreciable la resistencia de la bobina. (1 pto.)



Datos numéricos:

Resistividad del cobre: $\rho_{cu} = 1,72 \cdot 10^{-8} \Omega \cdot \text{m}$, diámetro del cable: $d = 1 \text{ mm}$, $V_0 = 5 \text{ V}$

Dimensiones de la bobina: $h = 10 \text{ cm}$, $R = 4 \text{ cm}$, número de vueltas: $N = 400$

Permeabilidad del núcleo: $\mu = 1000 \cdot \mu_0$, $\mu_0 = 4\pi \cdot 10^{-7} \frac{\text{T} \cdot \text{m}}{\text{A}}$

Nota: Los alumnos que tienen pendiente los dos parciales deben resolver los problemas marcados con ➡

PARCIAL B

3 SEGUNDO PARCIAL, 2ª PARTE

$$a) \vec{H} = \frac{I_0 \text{ sen } \omega t}{2\pi r} \vec{u}_\varphi = \frac{119,36}{r} \text{ sen } \omega t \cdot \vec{u}_\varphi \frac{A}{m}$$

$$\vec{B}_n = \mu_0 \frac{I_0 \text{ sen } \omega t}{2\pi r} \vec{u}_\varphi = \frac{1,5 \cdot 10^{-6}}{r} \text{ sen } \omega t \vec{u}_\varphi T$$

$$\vec{B}_a = 500 \mu_0 \frac{I_0 \text{ sen } \omega t}{2\pi r} \vec{u}_\varphi$$

$$\vec{M} = \frac{\vec{B}}{\mu_0} - \vec{H} = \vec{0} \text{ (cancel)}$$

$$\vec{M}_a = \frac{\vec{B}}{\mu_0} - \vec{H} = 499 \frac{I_0 \text{ sen } \omega t}{2\pi r} \vec{u}_\varphi$$

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

$$b) \Phi_n = \mu_0 \frac{I_0 \text{ sen } \omega t}{2\pi} \ln \frac{R_2}{R_1} =$$

$$= \frac{4\pi \cdot 10^{-7} \cdot 750}{2\pi} \text{ sen } \omega t \cdot 1,5 \cdot 10^{-2} \ln \frac{5}{2} =$$

$$= 206,169 \cdot 10^{-8} \text{ Wb}$$

$$\Phi_a = \frac{500 \mu_0 I_0 \text{ sen } \omega t}{2\pi} \cdot 4\pi \cdot 10^{-7} \ln \frac{R_3}{R_2} =$$

$$= 500 \cdot 2 \cdot 750 \cdot 10^{-7} \text{ sen } \omega t \cdot 1,5 \cdot 10^{-2} \ln \frac{7}{5} =$$

$$= 378,53 \cdot 10^{-6} \text{ Wb}$$

$$\Phi_T = 380,59 \cdot 10^{-6} \text{ Wb}$$

$$c) \quad B(A=R_2) = \frac{750 \cdot 500 \cdot \cancel{4\pi} \cdot 10^{-2}}{4\pi \cdot 9 \cdot 10^{-2}} = 1,97$$

$$H(A=R_2) = 2,387 \cdot 10^3 \frac{A}{\omega}$$

$$H(A=R_3) = 1,705 \cdot 10^3 \frac{A}{\omega}$$

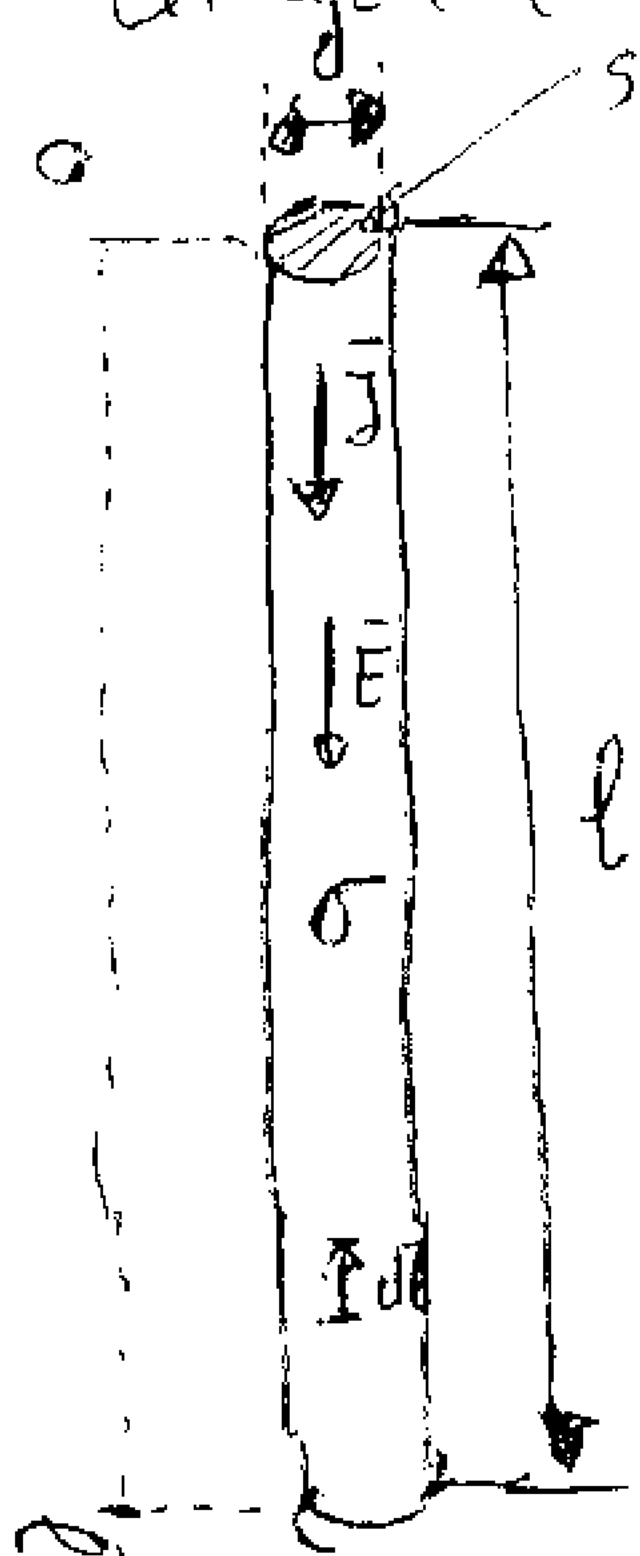
$$\epsilon = \frac{4\pi}{\omega} \Rightarrow B(A=R_2) \> R_2 < A < R_3$$

$$B = -1,27$$

$$\Phi_B = -360 \cdot 10^{-6} \text{ Wb}$$

Conu Junio (16-06-03) 2º parcial, 2ª parte

4 a) Para calcular la resistencia del cable que forma la bobina tenemos que considerarlo como un cable recto, de la longitud total utilizada para hacer los N vueltas de cable.



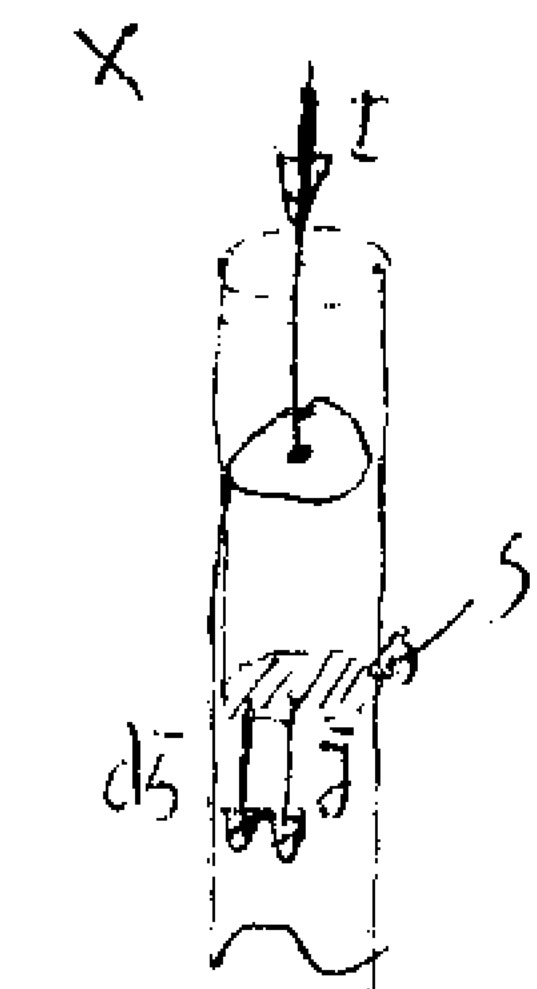
La longitud de cable utilizada la denominaré l y es la longitud de una vuelta ($2\pi R$) multiplicada por el número de vueltas de la bobina, así:

$$l = N \cdot 2\pi R = 100,5 \text{ m} = l$$

La sección del cable es la marcada en la figura y vale

$$S = \pi \left(\frac{d}{2}\right)^2 = 0,78 \cdot 10^{-6} \text{ m}^2 = S$$

Si no recordamos la fórmula de la resistencia de un conductor con simetría plana como este es fácil deducirla. Para ello aplicamos la ecuación de continuidad en condiciones estacionarias ($\oint \vec{j} \cdot d\vec{s} = 0$). usamos como sup cerrada un cilindro como el dibujado, con una tapa dentro del conductor (y paralela a su sección) y la otra fuera, pero atravesada en un pto por la corriente total que entra al conductor. Por la construcción geométrica es claro que el



flujo de \vec{j} a través de las paredes laterales del cilindro elegido es cero. Como partimos de las condiciones estacionarias de corriente (es decir que la suma total de flujos de \vec{j} por la superficie cerrada es cero) deducimos que el flujo de \vec{j} a través de la tapa inferior es igual a la I que entra por la cara superior. En resumen, concluimos que:

$$I = \iint_S \vec{j} \cdot d\vec{s} \stackrel{\substack{\uparrow \\ \int j_{||} ds}}{=} \iint_S j \cdot d\vec{s} \stackrel{\substack{\uparrow \\ j = \text{cte por simetría}}}{=} j \cdot S \Rightarrow \vec{j} = \frac{I}{S} \hat{u}_x$$

usando la ley de Gauss local: $\vec{j} = \sigma \vec{E} \Rightarrow \vec{E} = \frac{I}{\sigma S} \hat{u}_x = \frac{\rho I}{S} \hat{u}_x$

(recordar que la resistividad ρ es la inversa de la conductividad σ)

Si ahora calculo la d.d.p entre los extremos del cable tengo $V(x=0) - V(x=l) = - \int_l^0 \vec{E} \cdot d\vec{l} = \int_l^0 \vec{E} \cdot d\vec{l} = - \int_l^0 E dl = - \frac{\rho I}{S} (-l) = \frac{\rho I l}{S}$

$d\vec{l} = -dx$ $E = cte$

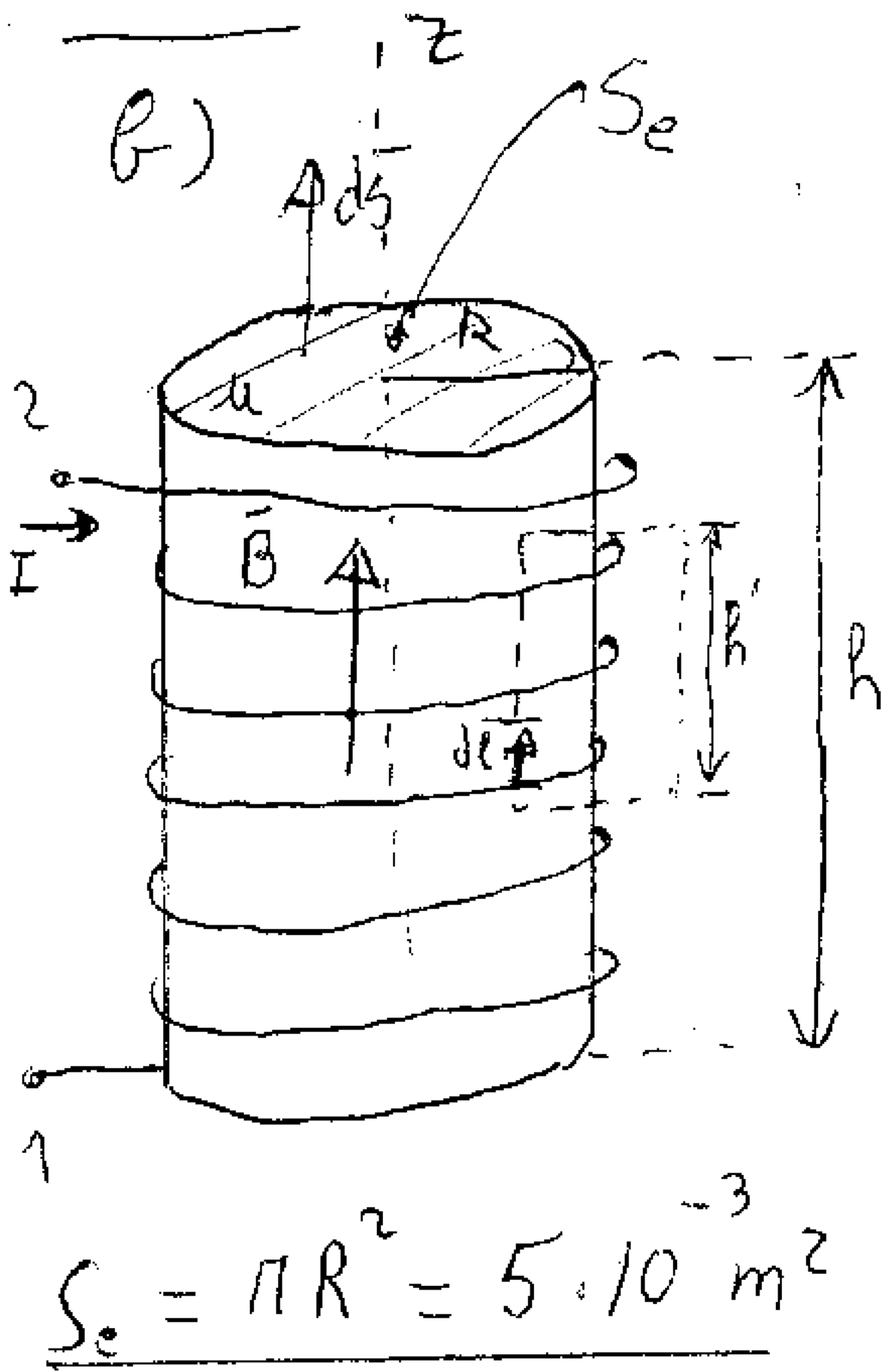
Luego $V_0 = \frac{\rho l}{S} \cdot I$

aplicando que $R = \frac{V_0}{I}$ deducimos: $R = \frac{\rho l}{S}$

ahora no hay mas que sustituir datos: $R = \frac{(1,72 \cdot 10^{-8}) \cdot (100,5)}{0,78 \cdot 10^{-2}} = 2,22 \Omega$

Conociendo la resistencia el cálculo de la I que circula es inmediato:

$V_0 = R I \Rightarrow I = \frac{V_0}{R} = 2,26 A$



Para calcular L en la bobina, calcularemos primero \vec{B} usando Ampere. Para ello tomare' la trayect representada, y supondre' el sentido positivo de entrada de corriente indicado. En estas condiciones \vec{B} va en el sentido de la trayectoria. Circulando por la trayect elegida tal como se especifica en la figura tengo:

$\oint \vec{H} \cdot d\vec{l} = \int_0^{h'} I \cdot dx = I h'$

$H = cte$

$H=0$ en el exterior
 $H \perp dl$ en los tramos
 horizontales
 $H \parallel dl$ en tramo vertical
 interior

$\vec{H} = \frac{N}{h} I \hat{u}_z$

Corriente real abrazada por la trayectoria $\equiv I_{abr} = \frac{N}{h} \cdot h' I$

El campo \vec{B} vale: $\vec{B} = \mu \vec{H} = \mu \frac{N}{h} I \hat{u}_z$

El flujo de \vec{B} a través de los N espiras de la bobina vale

$\Phi = N \iint_{S_{(espira)}} \vec{B} \cdot d\vec{s} = N \iint_{S_e} B ds = \mu \frac{N^2}{h} I \iint_{S_e} ds = \mu \frac{N^2}{h} \pi R^2 \cdot I$

$B = cte$

16-06-03

2 parte, 2º parcial,

4 b (cont)

$$\text{Como } L = \frac{\Phi}{I} = \boxed{\mu N^2 \frac{\pi R^2}{l}} = \boxed{10,1 \text{ H} = L} = \mu n^2 \pi R^2 \quad \left(n = \frac{N}{l}\right)$$

Tomando el sentido de corriente positivo como se indica en la figura, y suponiendo despreciable la resistencia del cable se llega a que la ddp en los extremos de la bobina está relacionada con la variación de I en ella así:

$$V_2 - V_1 = L \frac{dI}{dt}$$

por tanto la I se obtendrá integrando:

$$I = \frac{1}{L} \int (V_2 - V_1) dt = \frac{1}{L} \int V_0 \cos \omega t dt = \boxed{\frac{V_0}{L} \frac{1}{\omega} \sin \omega t = I}$$

La amplitud de I para los dos frecuencias pedidas vale:

$$I_{01} = \frac{V_0}{L 2\pi f_1} = 1,59 \text{ mA} \quad f_1 = 50 \text{ Hz}$$

$$I_{02} = \frac{V_0}{L 2\pi f_2} = 79,58 \text{ } \mu\text{A} \quad f_2 = 1000 \text{ Hz}$$