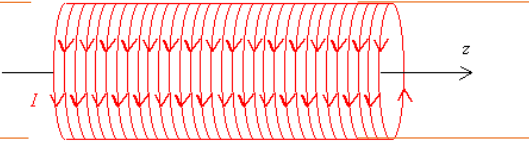
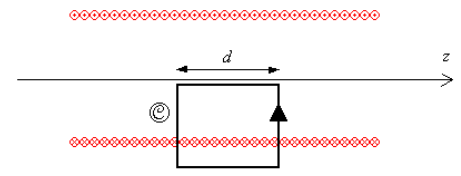
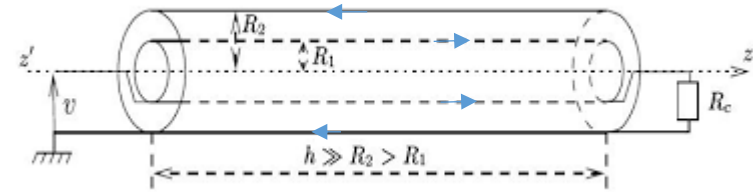


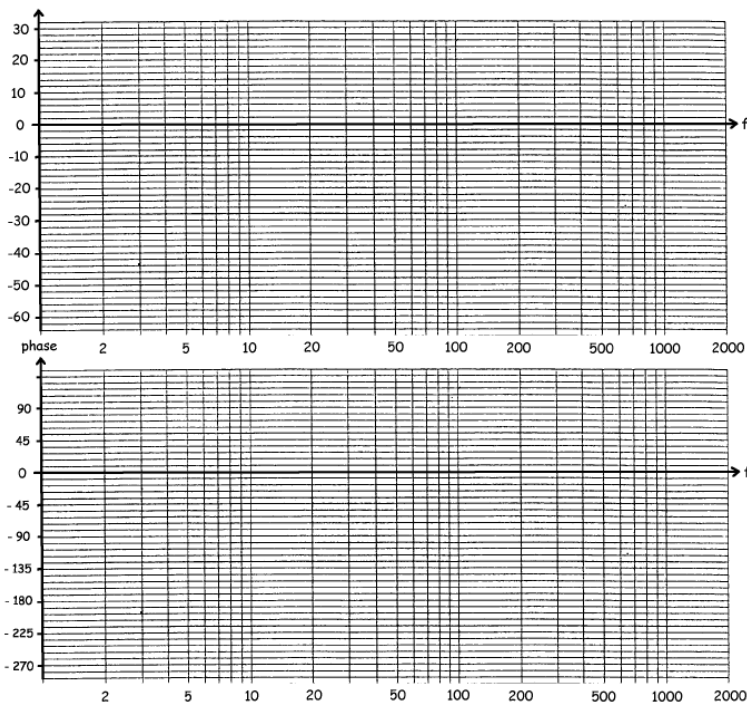
1) Rappeler les 4 équations de Maxwell en régime stationnaire en donnant les unités des paramètres introduits.	/2
<p>On considère un champ de vecteur \vec{a} décrit en repérage cartésien :</p> $\vec{a} = \begin{pmatrix} a_x(x, y, z) \\ a_y(x, y, z) \\ a_z(x, y, z) \end{pmatrix}$ <p>Ce champ possède les propriétés suivantes :</p> <ul style="list-style-type: none"> - Ses lignes de champ sont parallèles à l'axe Oz, - $\text{div} \vec{a} = 0$ - $\text{rot} \vec{a} = \vec{0}$ <p>2) Montrer que \vec{a} est uniforme.</p>	/2
<p>On considère un solénoïde supposé infini, dont la densité linéique de spires est n, d'axe Oz, de rayon R et parcouru par un courant d'intensité $I > 0$. On suppose que les spires sont sans épaisseur et situées en $r = R$.</p>  <p>3) Quelle est la direction et le sens du champ magnétostationnaire \vec{B} créé ? Justifier.</p>	/1

<p>4) Donner les équations de Maxwell-Ampère et de Maxwell-flux dans le solénoïde (c'est-à-dire pour $r < R$) puis justifier que le champ magnétostationnaire est uniforme dans le solénoïde.</p>	/2
<p>5) En postulant la nullité du champ magnétostationnaire à l'extérieur de la structure et en utilisant le contour d'Ampère (\mathcal{C}) ci-dessous, exprimer le champ magnétique pour $r < R$ en fonction de μ_0, n et I.</p> 	/
<p>R_1 et d'un conducteur de rayon R_2. Entre les deux conducteurs, le milieu est assimilé à du vide. Avec $h \gg R_2 > R_1$ on pourra négliger les effets de bord. Le cylindre intérieur est siège d'un courant surfacique d'intensité I s'établissant sur sa surface latérale $I = j_s \times 2\pi R_1$. Le câble alimente une résistance de charge R_c ce qui permet au courant d'intensité I de circuler sur la surface $2\pi R_2 h$ conducteur extérieur.</p>  <p>6) Donner l'expression du vecteur densité de courant surfacique \vec{j}_s caractérisant le courant sur le conducteur extérieur de rayon R_2.</p> <p>7) On suppose les courants uniformément répartis sur chaque surface. Déterminer le champ magnétique en tout point de l'espace à l'aide du théorème d'Ampère après une analyse soignée des symétries et invariances.</p>	

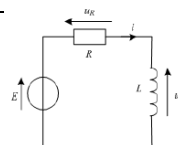
- 8) **Obtenir**, en utilisant la notation complexe, l'expression de la fonction de transfert isochrone $\frac{s}{e}$ sous forme canonique associée à un système vérifiant l'équation différentielle suivante :

$$\frac{d^2 s}{dt^2} + 2M\omega_0 \frac{ds}{dt} + \omega_0^2 s = H_0 \frac{d^2 e}{dt^2}$$

- 9) Tracer l'allure des diagrammes de Bode asymptotiques en gain et en phase de la fonction de transfert obtenue si $f_0 = \frac{\omega_0}{2\pi} = 200\text{Hz}$ et $H_0 = 10$. Quelle est la nature du filtre ?



- 10) On considère le circuit contr. Montrer proprement que ce circuit vérifie : $\frac{di(t)}{dt} + \frac{i(t)}{\tau} = \frac{E}{L}$. On donnera l'expression de τ .



- 11) Résoudre l'équation différentielle précédente si $i(t=0) = I_0$.

Soit ϕ le déphasage entre le courant $i(t)$ et la tension variable $E(t)$ en régime sinusoïdal de pulsation ω . On écrit alors $i(t) = I_0 \cos(\omega t + \phi)$ et $E(t) = E_0 \cos(\omega t)$.

- 12) Obtenir le rapport $\frac{i}{E}$ sous forme canonique en utilisant la transformée cissoïdale (notation complexe).

- 13) En déduire l'expression de $I_0 \cos \phi$

- 14) Donner l'expression de la puissance moyenne $\langle p(t) \rangle$ délivrée par le générateur en fonction de E_0, R, ω et $\omega_0 = \frac{1}{\tau}$.

- 15) Que devient cette puissance moyenne en « basses fréquences » (et que signifie « basses fréquences » ?)