

I.1. Considérations de symétries:

Le plan passant par M et contenant l'axe est plan de symétrie:

$\vec{E}$  lui est parallèle ( $E_\theta = 0$ ) et  $\vec{B}$  lui est perpendiculaire ( $B_r = B_z = 0$ ).

Le plan passant par M et perpendiculaire à l'axe est, en électrostatique (ce que l'énoncé ne précisait pas...), plan de symétrie:  $\vec{E}$  lui est

parallèle ( $E_z = 0$ ) et, en magnétostatique (id.) plan d'antisymétrie

$\vec{B}$  lui est parallèle ( $B_z = 0$ ):  $\vec{E} = E(\rho, \theta, z) \vec{e}_\rho$ ;  $\vec{B} = B(\rho, \theta, z) \vec{e}_\theta$

Il y a symétrie de révolution ( $\frac{\partial E}{\partial \theta} = 0$  et  $\frac{\partial B}{\partial \theta} = 0$ ) et, en régime permanent, invariance par translation le long de l'axe ( $\frac{\partial E}{\partial z} = 0$  et  $\frac{\partial B}{\partial z} = 0$ )

I.1.1:  $\vec{E} = E(\rho) \vec{e}_\rho$ . On applique le théorème de Gauss à une surface cylindrique de rayon  $\rho$ , de longueur  $l$ :  $\oint \vec{E} \cdot \vec{n} d^2S = \frac{Q_{int}}{\epsilon_0 \epsilon_r}$

$$\int_{\text{lat}} E(\rho) \vec{e}_\rho \cdot \vec{e}_\rho d^2S + \int_{\text{base 1}} E(\rho) \vec{e}_\rho \cdot \vec{e}_z d^2S + \int_{\text{base 2}} E(\rho) \vec{e}_\rho \cdot (-\vec{e}_z) d^2S = \frac{Ql}{\epsilon_0 \epsilon_r}$$

$$E(\rho) \cdot 2\pi\rho l = \frac{Ql}{\epsilon_0 \epsilon_r} \quad \vec{E} = \frac{Q}{2\pi\epsilon_0 \epsilon_r} \cdot \frac{1}{\rho} \vec{e}_\rho \quad (\text{pour } \rho \in ]\rho_1, \rho_2[)$$

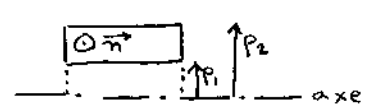
I.1.2:  $V_1 - V_2 = - \int_2^1 E(\rho) \cdot \vec{e}_\rho \cdot d\rho \vec{e}_\rho = \int_1^2 \frac{Q}{2\pi\epsilon_0 \epsilon_r} \cdot \frac{d\rho}{\rho} = \frac{Q}{2\pi\epsilon_0 \epsilon_r} \ln \frac{\rho_2}{\rho_1}$

I.1.3:  $\boxed{C = \frac{Q}{V_1 - V_2} = \frac{2\pi\epsilon_0 \epsilon_r}{\ln \frac{\rho_2}{\rho_1}}}$

I.1.4:  $C = 1,0 \cdot 10^{-10} \text{ F m}^{-1}$ ;  $E$  maximum pour  $\rho = \rho_1$ :  $E_{\max} = 16 \cdot 10^3 \text{ V}$   
 $V_1 - V_2 = 10 \text{ V}$

I.1.5:  $\vec{B} = B(\rho) \vec{e}_\theta$ . On applique le théorème d'Ampère sur un cercle d'axe  $Oz$ , de rayon  $\rho$ :  $\oint \vec{B} \cdot d\vec{\ell} = \mu_0 I$  (cas de la magnétostatique)

$$\oint B(\rho) \vec{e}_\theta \cdot \rho d\theta \vec{e}_\theta = 2\pi\rho B(\rho) = \mu_0 I \quad \vec{B} = \frac{\mu_0 I}{2\pi\rho} \vec{e}_\theta$$

I.1.6:   $\phi = \iint_{1/2 \text{ plan}} \vec{B} \cdot \vec{n} d^2S$  On choisit  $\vec{n} = +\vec{e}_\theta$   
 $\vec{B} = \vec{0}$  pour  $\rho < \rho_1$  et  $\rho > \rho_2$  (dit l'énoncé...)

$$\phi = \iint_{\text{rect}} B(\rho) \vec{e}_\theta \cdot \vec{e}_\theta dz d\rho = \int_{\rho_1}^{\rho_2} \int_{-l/2}^{l/2} \frac{\mu_0 I}{2\pi\rho} d\rho dz = \frac{\mu_0 I l}{2\pi} \ln \frac{\rho_2}{\rho_1} \quad \text{puis } l = 1 \text{ m}$$

I.1.7: On définit  $\Lambda$  par  $\Lambda = \frac{\phi}{I}$   $\boxed{\Lambda = \frac{\mu_0}{2\pi} \ln \frac{\rho_2}{\rho_1}}$

I.1.8:  $\Lambda = 2,5 \cdot 10^{-7} \text{ F m}^{-1}$ ;  $B$  maximum pour  $\rho = \rho_1$   $B_{\max} = 4,0 \cdot 10^{-5} \text{ T}$

I.1.9: Si  $I$  est répartie en volume dans le conducteur central,  $\vec{B}$  est inchangé pour  $\rho \in ]\rho_1, \rho_2[$ , mais non nul pour  $\rho < \rho_1$ ;  $\phi$  (donc  $\Lambda$ ) est modifié.

I.2.1 L'équation de Maxwell-Toraday ( $\text{rot } \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}$ ) s'écrit. 2/8

$$\text{rot} [\vec{E}_0 e^{j(\omega t - k z)}] = -\frac{\partial}{\partial t} [\vec{B}_0 e^{j(\omega t - k z)}]$$

D'après le préambule,  $\text{rot} [\vec{E}_0 e^{j(\omega t - k z)}] = e^{j(\omega t - k z)} \text{rot } \vec{E}_0 + \text{grad } e^{j(\omega t - k z)} \wedge \vec{E}_0$

Or  $\text{rot } \vec{E}_0 = \vec{0}$  car  $E_{0z} = 0$  et  $\vec{E}_0(x, y)$ ;  $\text{grad } e^{j(\omega t - k z)} = -jk \vec{e}_z e^{j(\omega t - k z)}$

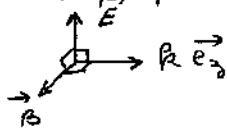
$$\text{Enfin } -\frac{\partial}{\partial t} [\vec{B}_0 e^{j(\omega t - k z)}] = -j\omega \vec{B}_0 e^{j(\omega t - k z)}$$

$$\text{Après simplification par } e^{j(\omega t - k z)}: k \vec{e}_z \wedge \vec{E}_0 = \omega \vec{B}_0$$

Un calcul analogue à partir de l'équation de Maxwell-Ampère

$$(\text{rot } \vec{B} = \mu_0 \epsilon \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}) \text{ conduit à: } k \vec{e}_z \wedge \vec{B}_0 = -\mu_0 \epsilon \omega \vec{E}_0$$

On trouve localement la structure d'une onde plane progressive:  $\vec{E}$  et  $\vec{B}$  transverses, perpendiculaires entre eux, formant avec  $k \vec{e}_z$  un trièdre direct:



$$\text{I.2.2: } k \vec{e}_z \wedge \vec{E}_0 = k \vec{e}_z \wedge \left[ -\frac{k \vec{e}_z \wedge \vec{B}_0}{\omega \epsilon \mu_0} \right] = \frac{k^2}{\omega \epsilon \mu_0} \left[ -\vec{e}_z (\underbrace{\vec{e}_z \cdot \vec{B}_0}_{=0}) + \vec{B}_0 (\vec{e}_z)^2 \right] = \omega \vec{B}_0$$

$$\text{d'où } k^2 = \omega^2 \epsilon \mu_0 = \omega^2 \epsilon_r \epsilon_0 \mu_0 = \frac{\omega^2}{c^2} \epsilon_r \quad k = \frac{\omega}{c} \sqrt{\epsilon_r} \quad (\text{choix } k > 0)$$

$$\text{La vitesse de phase est } v_{\phi} = \frac{\omega}{k} = \frac{c}{\sqrt{\epsilon_r}}$$

$$\text{De } k \vec{e}_z \wedge \vec{E}_0 = \omega \vec{B}_0 \text{ (avec } \vec{E}_0 \perp \vec{e}_z), \text{ on tire } \|\vec{B}_0\| = \frac{k}{\omega} \|\vec{E}_0\| = \frac{\sqrt{\epsilon_r}}{c} \|\vec{E}_0\|$$

I.2.3: Les conditions aux limites sont les relations de continuité de  $\vec{E}_{\text{tang}}^{\rightarrow}$  et  $\vec{B}_{\text{normal}}^{\rightarrow}$  sur les surfaces  $p = p_1$  et  $p = p_2$ .

Pour  $p = p_1$ : dans le conducteur  $\vec{E}$  et  $\vec{B}$  sont nuls (dit l'énoncé...); entre les conducteurs  $\vec{E}_{\text{tang}}^{\rightarrow} = E_{\theta} \vec{e}_{\theta} + E_z \vec{e}_z = \vec{0}$  (car  $\vec{E} \parallel \vec{e}_p$ ) et  $\vec{B}_{\text{normal}}^{\rightarrow} = B_p \vec{e}_p = \vec{0}$  (car  $\vec{B} \parallel \vec{e}_{\theta}$ ).

Idem pour  $p = p_2$

I.2.4: Sur la surface du conducteur interne, la relation de discontinuité

$$\text{s'écrit } \underbrace{\vec{n}_{2 \rightarrow 1}}_{\vec{e}_p} \wedge \underbrace{\vec{B}_1}_{B(p) \vec{e}_{\theta}} + \underbrace{\vec{n}_{1 \rightarrow 2}}_{-\vec{e}_p} \wedge \underbrace{\vec{B}_2}_{\vec{B} \text{ nul dans le conducteur}} = \mu_0 \vec{j}_{\Sigma}$$

conducteur

isolant

$$\text{Il apparaît donc un courant surfacique: } \vec{j}_{\Sigma} = \frac{1}{\mu_0} B(p_1) \vec{e}_p \wedge \vec{e}_{\theta} = \frac{B(p_1)}{\mu_0} \vec{e}_z$$

L'intensité est alors (à travers un cercle de rayon  $p_1$ ):

$$\text{I} = 2\pi p_1 \vec{j}_{\Sigma} \cdot \vec{e}_z \quad \text{I} = \frac{2\pi p_1}{\mu_0} B_0(p_1) e^{j(\omega t - k z)} \quad \text{donc } \text{I}_0 = \frac{2\pi p_1}{\mu_0} B_0(p_1)$$

En régime dépendant du temps, le théorème d'Ampère s'écrit:  $\frac{3}{8}$

$$\oint_P \vec{B} \cdot d\vec{\ell} = \mu_0 \left( i + \epsilon_0 \epsilon_r \iint_{(S)} \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \cdot \vec{n} d^2s \right) \quad (S) \text{ surface s'appuyant sur } (P)$$

On l'applique à un cercle de rayon  $\rho$ :  $\oint \vec{B} \cdot d\vec{\ell} = \oint B(\rho, z) \vec{e}_\theta \cdot \rho d\theta \vec{e}_\theta$   
 $= B(\rho, z) 2\pi\rho$

La surface (S) s'appuyant sur le contour est le disque:  $\vec{n} = \vec{e}_z$  et

$$\frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \cdot \vec{n} = 0 \text{ car } \vec{E} \text{ est porté par } \vec{e}_\rho.$$

d'où  $B(\rho, z) \cdot 2\pi\rho = \mu_0 I(z, t)$

$$\begin{cases} B(\rho, z, t) = \frac{\mu_0}{2\pi\rho} I(z, t) \\ B_0(\rho) = \frac{\mu_0 I_0}{2\pi\rho} \end{cases}$$

I.2.5: La même relation de discontinuité pour  $\vec{B}$  sur la surface

$\rho = \rho_2$ , mais avec  $\vec{n}_{2 \rightarrow 1} = -\vec{e}_\rho$ , conduit à  $\vec{j}_z = -\frac{B(\rho_2)}{\mu_0} \vec{e}_z$ , donc à

$$\text{une intensité } I_2 = + 2\pi\rho_2 \left( -\frac{B(\rho_2)}{\mu_0} \right) = -2\pi\rho_2 \times \frac{\mu_0 I}{\mu_0 2\pi\rho_2} = -I(z, t)$$

(courant opposé à  $I(z, t)$  au même instant, à la même cote).

I.3.1. Le déplacement élémentaire sur une courbe plane d'un plan  $z$  fixe est

$$d\vec{\ell} = \rho d\theta \vec{e}_\theta + d\rho \vec{e}_\rho. \text{ D'où } U(z, t) = - \int_1^2 E_0(\rho) e^{i(\omega t - k_z z)} \underbrace{\vec{e}_\rho \cdot (d\rho \vec{e}_\rho + \rho d\theta \vec{e}_\theta)}_{=1}$$

$$U(z, t) = e^{i(\omega t - k_z z)} \int_1^2 E_0(\rho) d\rho; U(z, t) \text{ ne dépend donc pas de la courbe choisie}$$

pour aller de  $\rho_1$  à  $\rho_2$ .  $U_0 = \int_1^2 E_0(\rho) d\rho$ . Or  $E_0(\rho) = \frac{c}{\sqrt{\epsilon_r}} B_0(\rho) = \frac{c \mu_0 I_0}{\sqrt{\epsilon_r} 2\pi\rho}$

$$\text{D'où } U_0 = \frac{c \mu_0 I_0}{\sqrt{\epsilon_r} 2\pi} \int_1^2 \frac{d\rho}{\rho} = \frac{c \mu_0 I_0}{\sqrt{\epsilon_r} 2\pi} \ln \frac{\rho_2}{\rho_1}$$

$\text{rot } \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}$  implique  $\vec{E} = -\text{grad } V - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t}$  où  $\left(-\frac{\partial \vec{A}}{\partial t}\right)$  est le champ électromoteur de Neumann et  $\vec{A}$  le potentiel vecteur dont dérive  $\vec{B}$  ( $\vec{B} = \text{rot } \vec{A}$ ).

Donc  $\vec{E}$  n'est pas le gradient d'un potentiel scalaire  $V$ .

$$\text{I.3.2: } Z_c = \frac{U(z, t)}{I(z, t)} = \frac{U_0 e^{i(\omega t - k_z z)}}{I_0 e^{i(\omega t - k_z z)}} = \frac{U_0}{I_0} = \frac{c \mu_0}{\sqrt{\epsilon_r} 2\pi} \ln \frac{\rho_2}{\rho_1}$$

$Z_c$  ne dépend ni du temps  $t$ , ni de la position  $z$  le long du câble.

$$\text{I.3.3: D'après I.1.3 et I.1.7: } \sqrt{\frac{\Lambda}{\Gamma}} = \sqrt{\frac{\mu_0}{(2\pi)^2 \epsilon_r \epsilon_0} \left( \ln \frac{\rho_2}{\rho_1} \right)^2} = \frac{1}{\sqrt{\epsilon_r} 2\pi} \ln \frac{\rho_2}{\rho_1} \times \sqrt{\frac{\mu_0}{\epsilon_0}}$$


$$\text{Or } c \mu_0 = \frac{\mu_0}{\sqrt{\epsilon_0 \mu_0}} = \sqrt{\frac{\mu_0}{\epsilon_0}}. \text{ Donc } Z_c = \sqrt{\frac{\Lambda}{\Gamma}}$$

I.3.4: Pour une onde se propageant en sens inverse, on remplace  $k_z \vec{e}_z$  par  $(-k_z \vec{e}_z)$  avec  $k > 0$ :  $E_0$  et  $B_0$  sont de signes opposés:  $E_0(\rho) = -\frac{c \mu_0 I_0}{\sqrt{\epsilon_r} 2\pi\rho}$

$-k_z \vec{e}_z \uparrow B_0 \vec{e}_\theta$   
 $\downarrow E_0 \vec{e}_\theta$

Par les mêmes calculs, on obtient  
 $(Z_c < 0): \frac{U(z, t)}{I(z, t)} = -Z_c$

I.3.5:  $Z_c = \sqrt{\frac{L}{C}} = 50 \Omega$  ;  $v_p = \frac{c}{\sqrt{\epsilon_r}} = 2 \cdot 10^8 \text{ m.s}^{-1}$  4/8

I.4.1:  Il faut  $U(0,t) = Z I(0,t)$ . Or pour une onde unique se propageant vers  $z \uparrow$ , on a trouvé  $U(z,t) = Z_c I(z,t)$  pour

tout  $z$ . Si  $Z \neq Z_c$ , il ne peut donc pas y avoir une seule onde progressive; il y a réflexion du signal en bout de ligne (en  $z=0$ ) et existence d'une onde progressive vers  $z \downarrow$ :  $U(z,t) = U_{inc}(z,t) + U_{ref}(z,t) = A e^{j(\omega t - \beta z)} + B e^{j(\omega t + \beta z)}$

Pour ces ondes de courant:  $I_{inc}(z,t) = \frac{U_{inc}(z,t)}{Z_c} = \frac{A}{Z_c} e^{j(\omega t - \beta z)}$   
 $I_{ref}(z,t) = -\frac{U_{ref}(z,t)}{Z_c} = -\frac{B}{Z_c} e^{j(\omega t + \beta z)}$

$$I(z,t) = \frac{1}{Z_c} [A e^{j(\omega t - \beta z)} - B e^{j(\omega t + \beta z)}]$$

La condition en  $z=0$  s'écrit  $(A+B) e^{j\omega t} = \frac{Z}{Z_c} (A-B) e^{j\omega t}$  ;  $\frac{Z}{Z_c} = \frac{A+B}{A-B}$

I.4.2: En posant  $r = \frac{B}{A}$ , il vient  $\frac{Z}{Z_c} = \frac{1+r}{1-r}$  donc  $r = \frac{Z/Z_c - 1}{Z/Z_c + 1} = \frac{Z - Z_c}{Z + Z_c}$

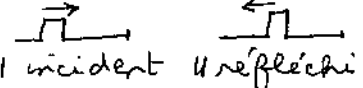
On retrouve  $r=0$  (absence d'onde réfléchie) pour  $Z = Z_c$ .

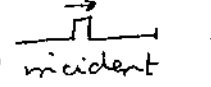
Pour un circuit ouvert:  $r=1$   $U = A e^{j\omega t} [e^{-j\beta z} + e^{j\beta z}] = 2A \cos \beta z e^{j\omega t}$

Le câble est le siège d'ondes stationnaires (nœuds, ventres, etc...)

Pour un circuit en court-circuit,  $r=-1$ ;  $U = -2iA \sin \beta z e^{j\omega t}$  (id...)

I.4.3: Les résultats se généralisent à tout signal TEM (même non monochromatique) si la propagation se fait sans déformation du signal, ainsi que la réflexion, donc si  $\epsilon_2$  (pour la propagation) et  $Z$  (pour la réflexion) ne dépendent pas de  $\omega$ . En particulier, en ce qui concerne le câble, il faut que  $\epsilon_2$  ne dépendent pas de  $\omega$ : il n'y a pas dispersion.

I.4.4: extrémité ouverte   $r=1$  pour  $U$  (alors  $-1$  pour  $I$ )

extrémité en court-circuit   $r=-1$  pour  $U$  (alors  $+1$  pour  $I$ )

I.4.5: Il n'y a pas réflexion

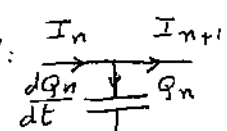
si  $r=0$ ,  $Z_c = Z = R$ . Il faut  $R = \sqrt{\frac{L}{C}} = 50 \Omega$

I.4.6: Si le câble transmet correctement le signal (sans signal réfléchi en bout de ligne), il est fermé sur  $Z_c$ . A l'entrée, il présente aussi l'impédance  $Z_c (= R = 50 \Omega)$ . Pour qu'il y ait adaptation d'impédance, il faut que le générateur ait lui aussi une impédance  $R = 50 \Omega$ .



puissance reçue par  $R$ :  $P = \frac{R}{(R+R_g)^2} U^2$ ;  $\frac{dP}{dR} = \frac{U^2}{(R+R_g)^3} [R_g - R]$

$P$  est donc maximale si  $R = R_g$  et il y a "adaptation d'impédance"

II.1.1:   $\frac{dQ_n}{dt} = I_n - I_{n+1}$  (i)  $V_{n-1} - V_n = -(-L \frac{dI_n}{dt})$  (ii) <sup>5/8</sup>

II.1.2:  $Q_n = C V_n$ ; par dérivation de (i)  $C \frac{d^2 V_n}{dt^2} = \frac{dI_n}{dt} - \frac{dI_{n+1}}{dt}$

Avec (ii):  $C \frac{d^2 V_n}{dt^2} = \frac{1}{L} (V_{n-1} - V_n) - \frac{1}{L} (V_n - V_{n+1})$

D'où  $\frac{d^2 V_n}{dt^2} = \frac{1}{LC} (V_{n+1} + V_{n-1} - 2V_n)$  avec  $\omega_0^2 = \frac{1}{LC}$

II.2: Soit  $\mathcal{E}_n = \frac{1}{2} C V_n^2 + \frac{1}{2} L I_n^2$  l'énergie emmagasinée dans la cellule n.

$\frac{d\mathcal{E}_n}{dt} = C V_n \frac{dV_n}{dt} + L I_n \frac{dI_n}{dt} = V_n \frac{dQ_n}{dt} + I_n (L \frac{dI_n}{dt}) = V_n (I_n - I_{n+1}) + I_n (V_{n-1} - V_n)$   
↑ avec (i) et (ii)

$\frac{d\mathcal{E}_n}{dt} = I_n V_{n-1} - V_n I_{n+1}$

$I_n V_{n-1}$  est la puissance qui passe (de gauche à droite) au noeud (n-1); elle entre dans la cellule:  $P_e$

$I_{n+1} V_n$  passe au noeud n; elle sort de la cellule:  $P_s$

$\frac{d\mathcal{E}_n}{dt} = P_e - P_s$ : l'augmentation de l'énergie emmagasinée dans la cellule d'un (pendant dt) est égale à l'énergie qui entre  $P_e dt$  moins celle qui sort  $P_s dt$ : il y a conservation de l'énergie (normal: pas de résistance donc pas de perte)

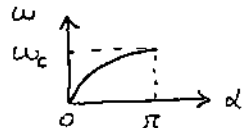
II.3.1:  $A_n = A_0 e^{-jnd}$

II.3.2: On reporte dans l'équation de propagation avec  $\begin{cases} V_{n+1} = V_n e^{-j\alpha} \\ V_{n-1} = V_n e^{+j\alpha} \end{cases}$

$-\omega^2 V_n = \omega_0^2 (V_n e^{-j\alpha} + V_n e^{j\alpha} - 2V_n)$  d'où  $\omega^2 = \omega_0^2 (2 - e^{j\alpha} - e^{-j\alpha})$   
 $\omega^2 = \omega_0^2 \cdot 2(1 - \cos\alpha) = \omega_0^2 \cdot 4 \sin^2 \frac{\alpha}{2}$   $\omega = 2\omega_0 \left| \sin \frac{\alpha}{2} \right|$  ( $\omega > 0$ )

II.3.3:  $\omega \in [0, 2\omega_0]$   $\omega_c = 2\omega_0$

On peut se limiter à  $\alpha > 0$  (propagation vers la droite);  $\left| \sin \frac{\alpha}{2} \right|$  est  $2\pi$ -périodique; on peut donc se limiter à  $\alpha \in [0, \pi]$



II.3.4: On obtient à t, pour la cellule n, la phase

$(\omega t - nd)$  qui était pour la cellule 0 à  $(t - \tau_n)$

avec  $\tau_n = \frac{nd}{\omega}$ :  $\omega t - nd = \omega(t - \tau_n)$ . Pendant  $\tau_n$ , il y a eu propagation de la phase de la cellule 0 à la cellule n.

$v_\varphi = \frac{n}{\tau_n} = \frac{\omega}{\alpha}$

II.3.5: Pour  $\omega \ll \omega_0$ , donc  $\omega \ll \omega_c$ , on a  $\alpha \ll \pi$  et  $\left| \sin \frac{\alpha}{2} \right| \approx \frac{\alpha}{2}$  ( $\alpha > 0$ )

$\omega \approx 2\omega_0 \cdot \frac{\alpha}{2} = \omega_0 \alpha$  et  $v_\varphi = \omega_0 \forall \omega$ : il n'y a pas dispersion (donc pas de formation d'un signal très basse fréquence au cours de la propagation)

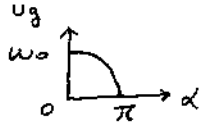
"L'effet d'une cellule" (le passage de la cellule (n-1) à la cellule (n))  $\frac{6}{P}$   
 produit un retard  $\tau = \frac{d}{v} = \frac{1}{\omega_0}$

II. 3. 6:  $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} = 2 \cdot 10^6 \text{ rad s}^{-1}$ ;  $\tau = \frac{1}{\omega_0} = 5 \cdot 10^{-7} \text{ s}$ ;  $n = \frac{t}{\tau} = 200$

$l = v_p \cdot t$  avec  $v_p$  de I. 3.5:  $l = 2 \cdot 10^8 \times 10^{-4} = 2 \cdot 10^4 \text{ m} = 20 \text{ km}$

II. 4. 1:  $v_g = \frac{d\omega}{dk}$  vitesse de propagation du paquet d'ondes donc de

l'information qu'il porte; ici  $v_g = \frac{d\omega}{d\alpha} = \omega_0 \cos \frac{\alpha}{2}$



Pour  $\alpha \ll \pi$ : cas non dispersif  $v_g = v_p = \omega_0$

Pour  $\alpha = \pi$ :  $v_g = 0$  Il n'y a pas propagation (de l'énergie, de l'information...) le long du câble (existence d'ondes stationnaires etc...)

II. 4. 2: D'après (ii)  $j\omega L B_n e^{j\omega t} = (A_{n-1} - A_n) e^{j\omega t} = (e^{j\alpha} A_n - A_n) e^{j\omega t}$

$B_n = \frac{A_n}{j\omega L} (e^{j\alpha} - 1) = \frac{A_n}{j\omega L} \cdot e^{j\alpha/2} (e^{j\alpha/2} - e^{-j\alpha/2}) = \frac{2 e^{j\alpha/2} (\sin \frac{\alpha}{2}) A_n}{\omega L} = \frac{1}{L\omega_0} e^{j\alpha/2} A_n$

Il faut utiliser la notation réelle:  $A_n = |A_n| e^{j\varphi_n}$

$V_n(t) = \text{Re}(A_n e^{j\omega t}) = |A_n| \cos(\omega t + \varphi_n)$

$I_n(t) = \text{Re}(B_n e^{j\omega t}) = \frac{1}{L\omega_0} |A_n| \cos(\omega t + \varphi_n + \frac{\alpha}{2})$

$\left. \begin{aligned} \langle \frac{1}{2} C V_n^2 \rangle &= \frac{1}{2} \times \frac{1}{2} C |A_n|^2 \\ \langle \frac{1}{2} L I_n^2 \rangle &= \frac{1}{2} \times \frac{1}{2} \frac{L}{L^2 \omega_0^2} |A_n|^2 \end{aligned} \right\}$

Or  $\frac{L}{L^2 \omega_0^2} = \frac{1}{L} \times LC = C$

D'où  $\langle \frac{1}{2} C V_n^2 \rangle = \langle \frac{1}{2} L I_n^2 \rangle$ : en moyenne, autant d'énergie stockée sous forme électrique (dans C) que sous forme magnétique (dans L).

$E = \frac{1}{2} C |A_n|^2$

$P = \langle V_{n-1}(t) I_n(t) \rangle = \langle |A_n| \cos(\omega t + \varphi_n + \alpha) \cdot \frac{1}{L\omega_0} |A_n| \cos(\omega t + \varphi_n + \frac{\alpha}{2}) \rangle$

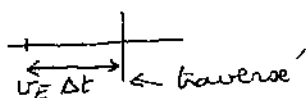
$= \frac{|A_n|^2}{L\omega_0} \left[ \underbrace{\langle \cos^2(\omega t + \varphi_n + \frac{\alpha}{2}) \cos \frac{\alpha}{2} \rangle}_{\Rightarrow \frac{1}{2}} - \underbrace{\langle \cos(\omega t + \varphi_n + \frac{\alpha}{2}) \cdot \sin(\omega t + \varphi_n + \frac{\alpha}{2}) \sin \frac{\alpha}{2} \rangle}_{\Rightarrow 0} \right]$

$P = \frac{|A_n|^2}{2L\omega_0} \cos \frac{\alpha}{2} = \frac{1}{2} C |A_n|^2 \times \frac{1}{LC\omega_0} \cos \frac{\alpha}{2}$ ; or  $\frac{1}{LC\omega_0} = \omega_0$  et  $\omega_0 \cos \frac{\alpha}{2} = v_g$

D'où  $P = E \cdot v_g$   $v_g = \frac{P}{E}$

On retrouve le fait (classique) que la vitesse de groupe est la vitesse à laquelle avance l'énergie en moyenne. Pour cela, faisons un bilan pendant  $\Delta t \gg T = \frac{2\pi}{\omega}$  (pour raisonner sur les moyennes). En un point de la ligne, l'énergie qui "passe" entre  $t$  et  $t + \Delta t$  (donc  $P\Delta t$ ) est l'énergie qui, à  $t$ , était stockée sur la longueur  $v_E \Delta t$  (si l'énergie avance avec  $v_E$ )

$E \cdot v_E \Delta t = P \Delta t$  donc  $v_E = \frac{P}{E}$ . On trouve ici  $v_E = v_g$



II.4.3:  $v_\varphi = \frac{\omega}{d} = \frac{2\omega_0}{d} \sin \frac{\alpha}{2}$ ;  $v_\varphi(d)$  donc  $v_\varphi(\omega)$ .

Un signal non monochromatique est la superposition de signaux monochromatiques de pulsations différentes (notion de G.F.) qui se propagent à des vitesses différentes ( $v_\varphi(\omega)$ ). Il va donc se déformer au cours de la propagation (il y a dispersion) avec étalement du paquet d'onde.

II.5.1:  $Z_c = \frac{V_n}{I_{n+1}} = \frac{A_n}{B_{n+1}} = \frac{A_n}{\frac{1}{L\omega_0} e^{j\alpha/2} A_n e^{-j\alpha}} = L\omega_0 e^{j\alpha/2} = L\omega_0 (\cos \frac{\alpha}{2} + j \sin \frac{\alpha}{2})$

II.5.2:  $Z_c = R_c + jX_c$ ; d'où  $X_c = jL\omega_0 \sin \frac{\alpha}{2} = j\frac{L\omega}{2} = jL'\omega$  avec  $L' = L/2 = 12,5 \mu H$

II.5.3:  $R_c = L\omega_0 \cos \frac{\alpha}{2} = \sqrt{\frac{L}{C}} \cos \frac{\alpha}{2} = \sqrt{\frac{L}{C}} \sqrt{1 - (\frac{\omega}{2\omega_0})^2} = \sqrt{\frac{L}{C}} \sqrt{1 - (\frac{\omega}{\omega_c})^2}$

Pour  $\omega \ll \omega_0$ :  $R_c \approx \sqrt{\frac{L}{C}} = 50 \Omega$

Pour  $\omega \rightarrow \omega_c$ ,  $R_c \rightarrow 0$

II.5.4: Pour qu'il n'y ait pas de signal réfléchi, il faut donc fermer la ligne sur  $Z_c = R_c + j\omega L'$ , donc sur une résistance en série avec une inductance.

III.1.1. La diode est une "varicap".

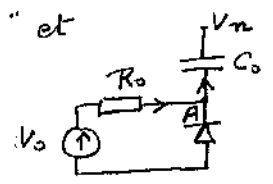
- On souhaite que la diode en série avec  $C_0$  ( $\frac{1}{C_{eq}} = \frac{1}{C_0} + \frac{1}{C_D}$ ) soit équivalente à la diode seule; il faut  $\frac{1}{C_D} \gg \frac{1}{C_0}$ , donc  $C_0 \gg C_D$  ( $C_D$  vaut de 1 à 150 pF)

- On souhaite que  $V_D (= V_0 - R_0 I_{R_0})$  soit  $(V_0 + V_n)$ . Il n'y a pratiquement pas de courant dans la diode (montée en inverse):  $I_{R_0}$  traverse  $C_0$ , donc n'a pas de composante continue: " $V_0$  continue se retrouve en A" et

$I_{R_0} \cdot R_0 = -V_n$  est alternatif.

"A travers  $C_0$ ", on veut que " $V_n$  se retrouve en A"; il faut que la chute de tension alternative aux bornes de  $C_0$

soit négligeable; elle vaut  $\Delta V_{C_0} = \frac{1}{j\omega C_0} I_{R_0} = -\frac{1}{j\omega R_0 C_0} V_n$ . Il faut donc  $R_0 C_0 \omega \gg 1$  (on choisit  $R_0$  et  $C_0$  grands).



III 1.2:  $C_L$  et  $C_D$  étant montées en parallèle,  $C_{eq} = C_L + C_D = \frac{1}{a+bV}$  et ceci constitue la "capacité variable" soumise à  $V$ :  $\frac{dQ}{dV} = C_{eq}$ ;  $dQ = \frac{dV}{a+bV}$ ;  $Q = \frac{1}{b} \ln(V + \frac{a}{b}) + K$

$Q(V_0 + V_n) = \frac{1}{b} \ln(V_0 + V_n + \frac{a}{b}) + K = \frac{1}{b} \ln[(V_0 + \frac{a}{b})(1 + \frac{V_n}{V_0 + \frac{a}{b}})] + K = \frac{1}{b} \ln(1 + \frac{V_n}{V_0 + \frac{a}{b}}) + \text{cte}$   
On obtient  $Q_0 = 1/b$  et  $F_0 = V_0 + a/b$

III 2.1: On reprend II. 1: (ii) est inchangée; (i) s'écrit avec  $\frac{dQ_n}{dt} = Q_0 \frac{d}{dt} [\ln(1 + \frac{V_n}{F_0})]$

$\frac{d^2 Q_n}{dt^2} = Q_0 \frac{d^2}{dt^2} [\ln(1 + \frac{V_n}{F_0})] = \frac{dI_n}{dt} - \frac{dI_{n+1}}{dt} = \frac{1}{L} (V_{n+1} + V_{n-1} - 2V_n)$   
avec (ii)

III.2.2: Gros calcul!

$$V_{n+1} + V_{n-1} = \frac{F_0}{c_0^2} \frac{d^2}{dt^2} \left[ \ln [\operatorname{ch}(\Omega c_0 t - (n+1)P)] + \ln [\operatorname{ch}(\Omega c_0 t - (n-1)P)] \right]$$

$$= \frac{F_0}{c_0^2} \frac{d^2}{dt^2} \left[ \ln [\operatorname{ch}(\Omega c_0 t - (n+1)P) \cdot \operatorname{ch}(\Omega c_0 t - (n-1)P)] \right]$$

$$= \frac{F_0}{c_0^2} \frac{d^2}{dt^2} \left[ \ln [\operatorname{ch}^2(\Omega c_0 t - nP) + \operatorname{sh}^2 P] \right]$$

préambule ↑

$$V_{n+1} + V_{n-1} - 2V_n = \frac{F_0}{c_0^2} \frac{d^2}{dt^2} \left[ \ln [\operatorname{ch}^2(\Omega c_0 t - nP) + \operatorname{sh}^2 P] - \ln [\operatorname{ch}^2(\Omega c_0 t - nP)] \right]$$

$$= \frac{F_0}{c_0^2} \frac{d^2}{dt^2} \left[ \ln \left[ 1 + \frac{\operatorname{sh}^2 P}{\operatorname{ch}^2(\Omega c_0 t - nP)} \right] \right]$$

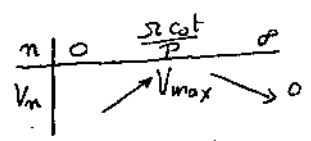
$$= \frac{F_0}{c_0^2} \frac{d^2}{dt^2} \left[ \ln \left[ 1 + \frac{\operatorname{sh}^2 P}{F_0 \Omega^2} V_n \right] \right]; \text{ or } \operatorname{sh}^2 P = \Omega^2$$

2<sup>e</sup> membre =  $Q_0 L \frac{d^2}{dt^2} \left[ \ln \left[ 1 + \frac{V_n}{F_0} \right] \right]$  (1<sup>er</sup> membre) si  $Q_0 L = \frac{F_0}{c_0^2}$

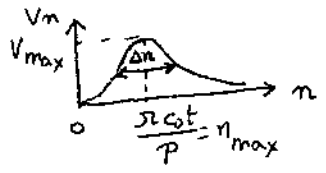
La solution proposée convient...

III.2.3:  $\frac{dV_n}{dn} = -2 \frac{F_0 \Omega^2}{\operatorname{ch}^3(\Omega c_0 t - nP)} \times (-P) \operatorname{sh}(\Omega c_0 t - nP)$

$\frac{dV}{dn} = 0$  pour  $n = \frac{\Omega c_0 t}{P}$  et  $V_{\max} = F_0 \Omega^2$



(en réalité: n entier; discret)



$V_{\max}$  avance avec  $v = \frac{dn_{\max}}{dt} = \frac{\Omega c_0}{P} = \frac{\operatorname{sh} P}{P} c_0$

On peut chercher la largeur à mi-hauteur:  $\frac{V_n}{V_{\max}} = \frac{1}{2}$ ; correspond à

$\operatorname{ch} [\Omega c_0 t - nP] = \sqrt{2}$ ,  $\Omega c_0 t - nP = \pm 0,88$ .

Or  $\Omega c_0 t - n_{\max} P = 0$ ; donc  $P(n - n_{\max}) = \pm 0,88$ ;  $\Delta n = \frac{2 \times 0,88}{P} = \frac{1,8}{P}$   
 $v = \left(\frac{\operatorname{sh} P}{P}\right) c_0 > c_0 = v_{\text{critique}}$ ; prem:  $v$  indépendante de  $(\Omega c_0)$ : il n'y a pas dispersion; ie propagation sans déformation: soliton

III.2.4:  $c_0 = \sqrt{\frac{F_0}{L Q_0}} = 2,42 \cdot 10^6 \text{ cellule } s^{-1}$ ;  $\frac{\operatorname{sh} P}{P} = \frac{v}{c_0} = 1,03$   
 $= 2,42 \text{ cellule } \mu s^{-1}$

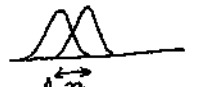
P est donc faible; on utilise  $\frac{\operatorname{sh} P}{P} \approx 1 + \frac{P^2}{6}$ ;  $P = \sqrt{6 \times 0,03} = 0,45$ ;  $\Delta n = 4$

$V_{\max} = F_0 \Omega^2 = F_0 \operatorname{sh}^2 P = 0,9 \text{ V}$

On a un soliton de hauteur 0,9 V, de largeur 4 cellules qui avance à la vitesse de 2,5 cellule  $\mu s^{-1}$  et met pour "traverser une cellule"

le temps  $\frac{1}{v} = 0,4 \mu s$

Compte-tenu de sa largeur, il "reste"  $4 \times 0,4 \mu s = 1,6 \mu s$  dure



critère de séparation

Le débit est donc  $\frac{1}{1,6 \cdot 10^{-6}} = 6,25 \cdot 10^5 \text{ bits } s^{-1} = 625 \text{ Kbits } s^{-1}$