

GEL-3002 : Examen partiel I

Problème 1

a) La grandeur du vecteur de Poynting moyen correspond à la puissance par unité de surface

$$\|\bar{P}_{\text{moy}}\| = \frac{P_{\text{début}}}{A_{\text{fibre}}}$$

Avec

$$P_{\text{début}} = 3 \text{ mW}$$

$$A_{\text{fibre}} = 3 \cdot 10^{-10} \text{ m}^2$$

On obtient

$$\begin{aligned}\|\bar{P}_{\text{moy}}\| &= \frac{3 \cdot 10^{-3} \text{ W}}{3 \cdot 10^{-10} \text{ m}^2} \\ &= 10^7 \text{ W/m}^2\end{aligned}$$

b) La diminution de puissance dans la fibre est de 0.2 dB/Km .
À 100 Km , le gain en dB

$$-0.2 \frac{\text{dB}}{\text{Km}} \cdot 100 \text{ Km} = 10 \log_{10} A$$

Où A correspond au rapport des puissances

$$A \triangleq \frac{\|\bar{P}_{100 \text{ Km}}\|}{\|\bar{P}_{\text{début}}\|}$$

à 100 km

avec $\|\overline{P_{\text{début}}}\|$ l'amplitude du vecteur de Poynting moyen en début de ligne et $\|\overline{P_{100\text{km}}}\|$ après 100 km. On obtient

$$-20 = 10 \log_{10} \frac{\|\overline{P_{100\text{km}}}\|}{\|\overline{P_{\text{début}}}\|}$$

$$-2 = \log_{10} \frac{\|\overline{P_{100\text{km}}}\|}{\|\overline{P_{\text{début}}}\|}$$

$$10^{-2} = \frac{\|\overline{P_{100\text{km}}}\|}{\|\overline{P_{\text{début}}}\|}$$

$$\|\overline{P_{100\text{km}}}\| = 10^{-2} \cdot \|\overline{P_{\text{début}}}\|$$

$$\begin{aligned} &= 10^{-2} \cdot 10^7 \text{ W/m}^2 \\ &= 10^5 \text{ W/m}^2 \end{aligned}$$

La puissance moyenne à la sortie de la fibre :

$$\begin{aligned} P &= \|\overline{P_{100\text{km}}}\| \cdot A \\ &= 10^5 \text{ W/m}^2 \cdot 3 \cdot 10^{-10} \text{ m}^2 \\ &= 0,03 \text{ mW} \end{aligned}$$

c) Étant donné que

$$\|\overline{P_{\text{moyen}}}\| \propto \|\overline{E}\|^2$$

et

$$\|\overline{E}\| \propto e^{-\alpha L}$$

On a que

Hilary

$$\|\bar{P}_{\text{moyen}}\| \propto (e^{-\alpha L})^z$$

$$\propto e^{-2\alpha L}$$

qui correspond à la diminution de puissance dans la fibre.

À 100km, on sait que le facteur d'atténuation A :

$$A = 10^{-2}$$

$$e^{-2\alpha \cdot 100 \cdot 10^3} = 10^{-2}$$

$$-200 \cdot 10^3 \alpha = -2 \ln(10)$$

$$\alpha = \frac{\ln(10)}{100 \cdot 10^3}$$

$$\alpha = 0,000023 \text{ Np/m}$$

d)

$$\beta = 2\pi/\lambda$$

dans le vide, on a que

$$\lambda_0 = 1550 \text{ nm.}$$

La vitesse de propagation dans un milieu est donnée par

$$v_p = \frac{c}{n} = \lambda f$$

Hillary

Si le verre à un indice de réfraction de 1.5, la longueur d'onde doit diminuer de 1.5 par rapport au vide :

$$\lambda = \frac{\lambda_0}{n} = \frac{1550 \text{ nm}}{1.5}$$

$$\lambda = 1033.3 \text{ nm}$$

d'où

$$\beta = \frac{2\pi}{\lambda} = \frac{2\pi}{1033.3 \text{ nm}}$$

$$\beta \approx 6.08 \cdot 10^6 \text{ m}^{-1}$$

e) La longueur d'onde dans la fibre telle que calculée en d)

$$\lambda = \frac{\lambda_0}{n} \approx 1033.3 \text{ nm}$$

f)

$$||\mathbf{P}|| = \frac{1}{2} \frac{||\mathbf{E}||^2}{\epsilon_0}$$

avec

$$\epsilon_0 = \sqrt{\frac{\mu_0}{\epsilon_r}}$$

$$\epsilon_r = \epsilon_r \epsilon_0$$

$$\mu_r = \mu_r \mu_0$$

On se trouve dans un milieu non magnétique
 $\mu_r = 1$

On obtient alors ϵ_r à l'aide de n

$$n = \sqrt{\mu_r \epsilon_r} = 1.5$$

$$\sqrt{\epsilon_r} = 1.5$$

d'où

$$m = \sqrt{\frac{m_0}{\epsilon_0 \mu_r}} = \frac{m_0}{\sqrt{\epsilon_r}}$$

$$= \frac{377 \Omega}{1.5}$$

$$m = 251.3 \Omega$$

le module du champ E est alors

$$\|E\| = \sqrt{2m \|P\|}$$

au début de la fibre:

$$\|E\| = \sqrt{2 \cdot 251.3 \cdot 10^7}$$

$$= 70894.3 \text{ V/m}$$

à la fin de la fibre

$$\|E\| = \sqrt{2 \cdot 251.3 \cdot 10^5}$$

$$= 7089.43 \text{ V/m}$$

Correspondant bien à une atténuation

$$A_E = e^{-2L} = 0.1 \quad \text{on}$$

$$A_E (\text{dB}) = 20 \log_{10} 0.1 = -20 \frac{\text{dB}}{100 \text{km}}$$

Problème 2

a) Le champ \bar{E} est donné par:

$$\bar{E}(z) = \hat{x} a_x e^{-jk_1 z} + \hat{y} a_y e^{j\delta} e^{-jk_2 z}$$

à $z=0$, on a que

$$\begin{aligned}\bar{E}(0) &= \hat{x} \cdot 1 \cdot e^{-jk_1 \cdot 0} + \hat{y} \cdot 1 \cdot e^{j\delta} \cdot e^{-jk_2 \cdot 0} \\ &= \hat{x} + \hat{y}\end{aligned}$$

La polarisation en $z=0$ est linéaire

b) On calcule d'abord k_1, k_2

$$k_1 = \beta_1 = \omega \sqrt{\mu \epsilon}$$

$$= \omega \sqrt{\mu_0 \epsilon_0} n_1$$

$$= 2\pi \cdot 300 \cdot 10^2 \sqrt{\mu_0 \epsilon_0} \cdot 1,5$$

$$\approx 9,431 \cdot 10^6 \text{ m}^{-1}$$

$$k_2 = \beta_2 = \omega \sqrt{\mu_0 \epsilon_0} n_2$$

$$= \frac{\beta_1}{n_1} \frac{n_2}{n_1}$$

$$\approx 9,117 \cdot 10^6 \text{ m}^{-1}$$

à $z = \mu m$, on a que

$$k_1 z = 9,431 \cdot 10^6 \cdot 5 \cdot 10^{-6}$$
$$= 47,155$$

$$k_2 z = 9,117 \cdot 10^6 \cdot 5 \cdot 10^{-6}$$
$$= 45,585$$

L'expression du phaseur devient :

$$\bar{E}(z) = \hat{x} e^{-j47,155} + \hat{y} e^{j45,585}$$

de manière équivalente

$$\bar{E}(z) = \hat{x} e^{-j47,155} + \hat{y} e^{j1,57} e^{-j47,155}$$

$$\delta = 47,155 - 45,585 = 1,57$$

en négligeant les erreurs d'arrondis

$$\delta = \pi/2$$

D'où

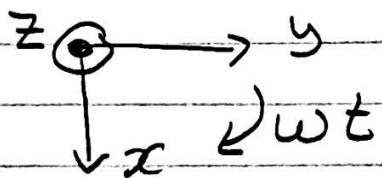
$$E(z, t) = \hat{x} \cos(\omega t - 47,155) +$$
$$\hat{y} \cos(\omega t - 47,155 + \pi/2)$$

c) Par l'expression du phaseur trouvé en b), on a que

$$\Theta_y - \Theta_x = \delta = \frac{\pi}{2}$$

Hilroy

C'est-à-dire que E_y est en avance de $\pi/2$ sur E_x .



Comme $a_x = a_y$ & que la direction de propagation $\hat{n} = \hat{z}$:

Polarisation circulaire gauche

$$d) Si \quad n_1 = 1.45 \quad n_2 = 1.5$$

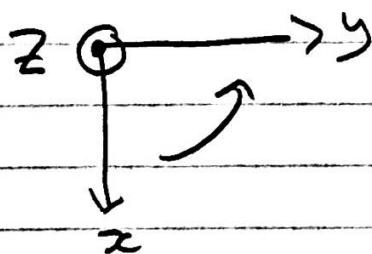
C'est-à-dire qu'en inverse les indices de réfraction, le phasor devient

$$\bar{E}(z=5\mu m) = \hat{x} e^{j1.57} e^{-j47.155} + \hat{y} e^{-j47.155}$$

de manière équivalente

$$\bar{E}(z=5\mu m) = e^{j1.57} (\hat{x} e^{-j47.155} + \hat{y} e^{-j1.57} e^{-j47.155})$$

le champ E_y est maintenant en retard de $\pi/2$ sur le champ $E_x \Rightarrow$

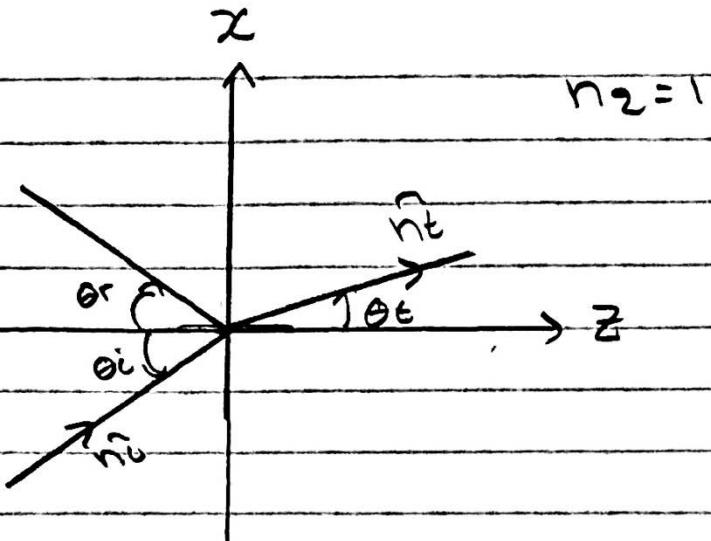


Polarisation circulaire droite

Hilary

Problème 3

$$n_1 = \frac{2}{\sqrt{3}}$$



a) La longueur d'onde est donnée par

$$\lambda_1 = \frac{2\pi}{\beta_1}$$

avec β_1 donnée par

$$\beta_1 = \|\vec{\kappa}_1\|$$

et $\vec{\kappa}_1$.

$$\vec{\kappa}_1 = 2\pi \left(\frac{\sqrt{3}}{2} \hat{x} + \frac{1}{2} \hat{z} \right)$$

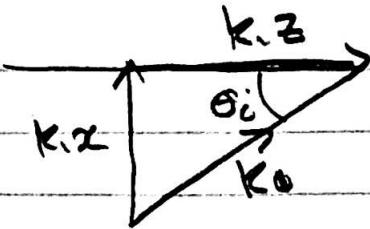
$$\begin{aligned} \|\vec{\kappa}_1\| &= 2\pi \sqrt{3^2 + 1^2} \\ &= 2\pi \end{aligned}$$

ainsi

$$\beta_1 = 2\pi$$

$$\lambda_1 = \frac{2\pi}{2\pi} = 1 \text{ m}$$

On obtient l'angle d'indice à partir de $\vec{\kappa}_1$



$$\begin{aligned}
 \theta_i &= \arctan\left(\frac{k_i x}{k_i z}\right) \\
 &= \arctan\left(\frac{\sqrt{3}/2}{1/2}\right) = \arctan(\sqrt{3}) \\
 &= 60^\circ
 \end{aligned}$$

b) Par Snell-Descartes, on a que :

$$n_1 \sin \theta_i = n_2 \sin \theta_t$$

$$\theta_t = \arcsin\left(\frac{n_1 \sin \theta_i}{n_2}\right)$$

$$= \arcsin\left(\frac{2}{\sqrt{3}} \sin 60^\circ\right)$$

$$= \arcsin(1)$$

$$= 90^\circ$$

La longueur d'onde peut être obtenue par :

$$v_p = \frac{c}{n_i} = \lambda_i f$$

$$c = n_i \lambda_i f$$

d'où

$$n_i \lambda_i = n_2 \lambda_2$$

~~fréq~~

$$\lambda_2 = \frac{n_1}{n_2} \lambda_1$$

$$= \frac{2}{\sqrt{3}} \text{ m}$$

$$= \frac{2}{\sqrt{3}} \text{ m}$$

c) On peut obtenir la fréquence de l'onde par

$$v_p = \frac{c}{n_i} = \lambda_i f$$

$$f = \frac{c}{n_i \lambda_i}$$

dans le milieu 1

$$f = \frac{3 \cdot 10^8 \text{ m/s}}{\frac{2}{\sqrt{3}} \cdot 1 \text{ m}}$$

$$f \approx 259.8 \text{ MHz}$$

d)

le champ possède une composante // au plan d'incidence et une Composante \perp au plan d'incidence

$$\perp) \quad \Gamma_{\perp} = \frac{n_1 \cos \theta_1 - n_2 \cos \theta_2}{n_1 \cos \theta_1 + n_2 \cos \theta_2}$$

$$= \underline{\text{A faire}}$$

$$\zeta_1 = \frac{2n_1 \cos\theta_1}{n_1 \cos\theta_1 + n_2 \cos\theta_2}$$

$$= 2$$

11)

$$P_{11} = \frac{n_1 \cos\theta_2 - n_2 \cos\theta_1}{n_1 \cos\theta_2 + n_2 \cos\theta_1}$$

$$= -1$$

$$\zeta_{11} = \frac{2n_1 \cos\theta_1}{n_1 \cos\theta_2 + n_2 \cos\theta_1}$$

$$= \frac{4}{\sqrt{3}} \approx 2.3$$

On note que $|P| = 1$ dans les 2 cas. On pouvait s'y attendre étant donné qu'on se trouve à l'angle critique

C'est-à-dire :

$$\sin\theta_t = 1 \Rightarrow$$

$$\cos\theta_t = 0$$

e)

$$R = |P|^2$$

$$T = R e \left(\frac{n_2 \cos\theta_2}{n_1 \cos\theta_1} \right) |z|^2$$

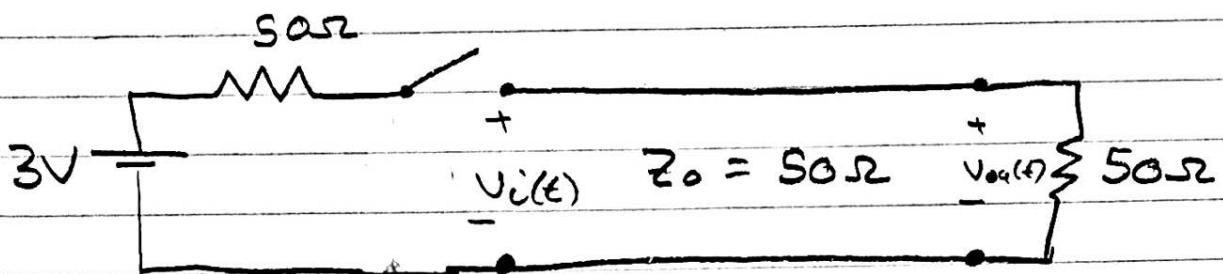
dans les 2 cas

$$R = 1 \quad T = 0 \Rightarrow R + T = 1$$

Problème 4

a)

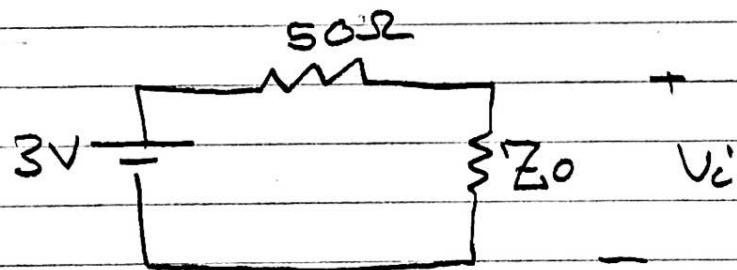
Soit le circuit :



à l'instant $t=0^-$, le circuit est au repos :

$$\begin{aligned} V_c(0^-) &= 0V \\ V_{out}(0^-) &= 0V \end{aligned}$$

à l'instant $t=0^+$, le circuit vu par la source :



$$V_c(0^+) = - 3 \cdot \frac{Z_0}{50 + Z_0} = 3 \cdot \frac{50}{50 + 50} = 1.5V$$

$$V_c(0^+) = 1.5V$$

L'onde arrive en bout de ligne après d/c secondes avec c

$$d = 60m$$

et

$$v_p = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

on ne connaît pas L , mais on connaît Z_0

$$Z_0 = \sqrt{\frac{L}{C}}$$

$$\sqrt{LC} = Z_0 \sqrt{C}$$

$$\sqrt{LC} = Z_0 C$$

$$v_p = \frac{1}{Z_0 C} = \frac{1}{50 \cdot (320 \cdot 10^{12})}$$

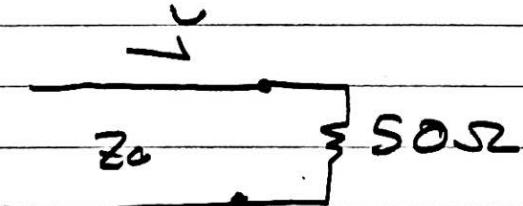
$$= 6,25 \cdot 10^7 \text{ m/s}$$

ainsi l'onde arrive en bout de ligne
à

$$t = \frac{d}{v_p} = \frac{60 \text{ m}}{6,25 \cdot 10^7 \text{ m/s}}$$

$$t \approx 9,6 \cdot 10^{-7} \text{ s}$$

à cet instant, l'onde perçoit



la discontinuité a comme coefficient de réflexion

$$\Gamma = \frac{50 - 20}{50 + 20}$$

$$\Gamma = \frac{50 - 50}{50 + 50} = 0$$

Il n'y a donc pas de réflexion. Ainsi la valeur de U_{out} à cet instant est donnée par

$$\begin{aligned} U_{\text{out}}(t) &= (1 + \Gamma) \cdot 1,5V \\ &= (1 + 0) \cdot 1,5V \\ &= 1,5V \end{aligned}$$

Comme il n'y a pas d'autres transitoires du à l'absence de réflexion :

$$U_{\text{out}} = \begin{cases} 0 & 0 \leq t < 9,6 \cdot 10^{-2} \text{s} \\ 1,5 & t \geq 9,6 \cdot 10^{-2} \text{s} \end{cases}$$