

تعمیر حل شده درین میدان موج

۱) حفظ انتقال بدون تلفات به $Z_L = 100 \Omega$ حجم شده است و اگر $SWR = 1.5$ باشد مقدار

ممکن برای امپدانس این خط را بیابانید

$$SWR = \frac{|\Gamma| + 1}{|\Gamma| - 1} \rightarrow |\Gamma| = \frac{SWR - 1}{SWR + 1} = \frac{1.5 - 1}{1.5 + 1} = 0.2$$

$$\Gamma = \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0} \rightarrow |\Gamma| = \left| \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0} \right| \rightarrow 0.2 = \left| \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0} \right| \rightarrow$$

$$1) \frac{100 - Z_0}{100 + Z_0} = 0.2 \rightarrow Z_0 = 66.6 \Omega$$

$$2) \frac{100 - Z_0}{100 + Z_0} = -0.2 \rightarrow Z_0 = 150 \Omega$$

یعنی با انتخاب از دو خط متفاوت به SWR بیان می‌ریم

۲) نشان دهید برای امپدانس بار موهومی $Z_L = jX$ و ضریب انعکاس $|\Gamma|$ همواره برابر

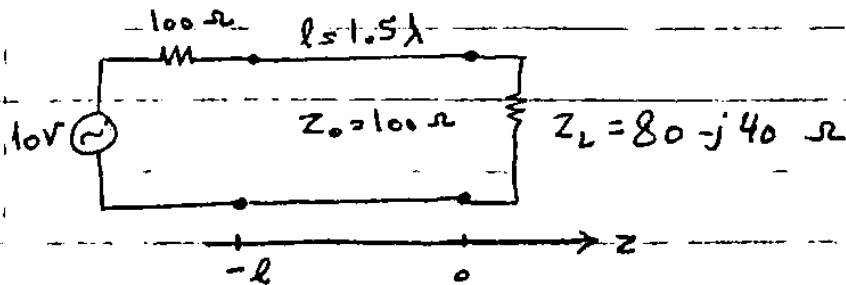
یکی می‌شود (حداکثر انعکاس) و عرض کنید امپدانس خط Z_0 صحیح است

$$Z_L = jX \rightarrow \Gamma = \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0} = \frac{jX - Z_0}{jX + Z_0}$$

$$|\Gamma|^2 = \Gamma \Gamma^* = \frac{jX - Z_0}{jX + Z_0} \times \frac{-jX - Z_0}{-jX + Z_0} = \frac{X^2 - jZ_0X + jZ_0X + Z_0^2}{X^2 + Z_0^2} = 1$$

پس ضریب انعکاس یک خط انتقال بدون تلفات به بار موهومی یکی می‌شود یعنی تمام توان برمیگردد

۳) یک منبع سیم پیچ خط انتقال مطابق شکل زیر متصل شده است. ولتاژ خط انتقال را روی محور Z نمایش دهید و نمودار $|V(z)|$ را در محدوده $0 \leq z \leq l$ رسم کنید.



$$\Gamma = \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0} = \frac{100 - 80 + j40}{100 + 80 - j40} = \frac{44.7 \angle -116.6^\circ}{184.4 \angle -12.8^\circ} = 0.24 \angle -104^\circ$$

$$\rightarrow \Gamma = -0.158 - j0.233$$

ولتاژ روی بار از تقسیم ولتاژ بدست می آید

$$V_L = 10 \frac{80 - j40}{180 - j40} = 4.86 \angle -13.5^\circ$$

برای ولتاژ داریم

$$V = V^+ e^{-j\beta z} + V^- e^{j\beta z} = V^+ (e^{-j\beta z} + \Gamma e^{j\beta z})$$

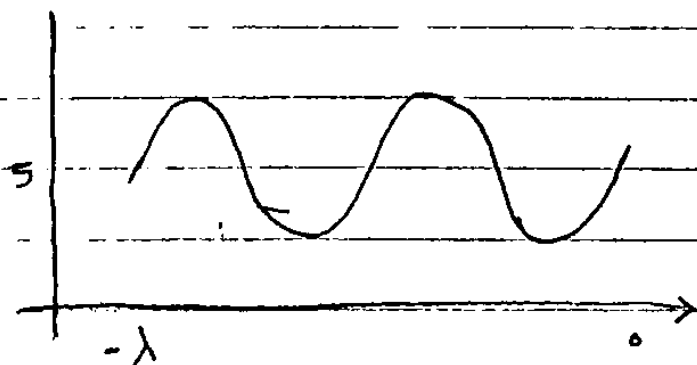
در ابتدای این فصل در فرمول V^+ از تقسیم ولتاژ بدست می آید

$$V^+ = 10 \frac{100}{100 + 100} = 5$$

و بدست می آید

$$V(z) = 5 [e^{-j\beta z} + 0.24 \angle -104^\circ e^{j\beta z}]$$

برای رسم نمودار داریم

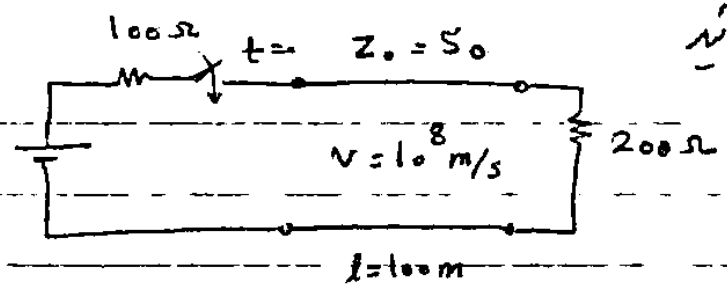


$$V_{max} = V^+ (1 + |\Gamma|) = 5(1 + 0.24) = 6.2$$

$$z = -0.355\lambda$$

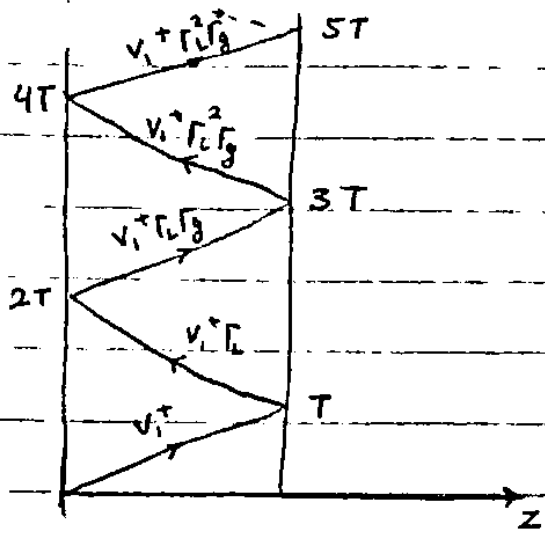
$$V_{min} = 5(1 - |\Gamma|) = 3.8 \rightarrow z = -0.105\lambda$$

۱۴) تحت چه انتقالاتی معادل بدین آرایش می آید

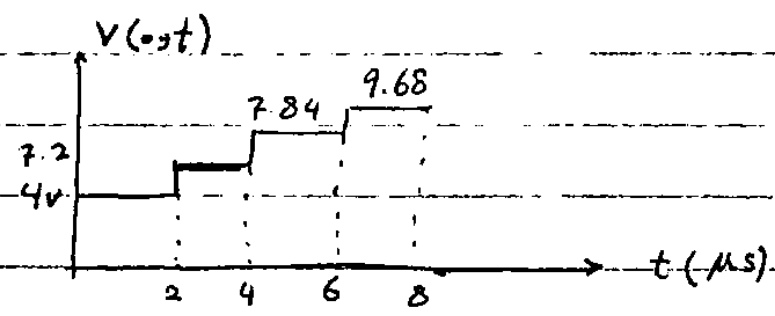


الف) ولتاژ در سمت راست
ب) ...

$\Gamma_L = \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0} = \frac{3}{5}$ $\Gamma_g = \frac{1}{3}$ Transit time $T = \frac{l}{v} = \frac{100}{10^8} = 1.0 \mu s$

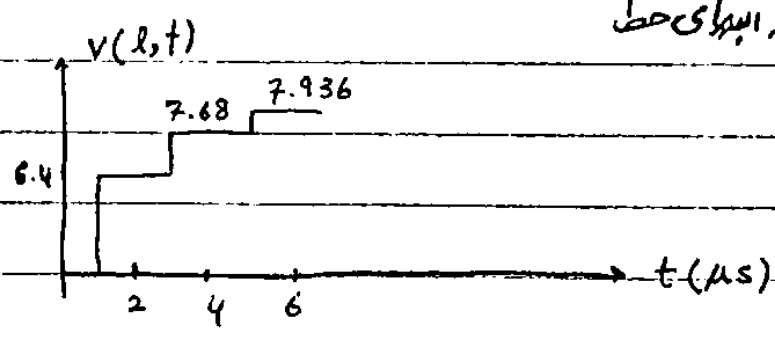


$V_i^+ = \frac{Z_0}{Z_g + Z_0} V_s = 4V$

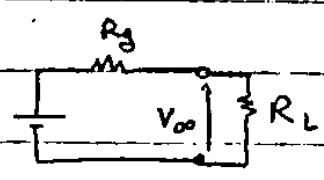


ولتاژ در ابتدای خط

ولتاژ در بار



$t \rightarrow \infty \quad V_{\infty} = \frac{Z_L}{Z_L + Z_g} V_g = 8V$



۱) یک موج TE_{10} در فرکانس 10 GHz در یک موجبر مستطیلی مادیرا، دارای $\epsilon_c = 1.5 \times 10^{-7} \text{ S/m}$ و دارای ابعاد

$a = 1.5 \text{ cm}$ و $b = 0.6 \text{ cm}$ که در عایق بین اینها $\epsilon_r = 2.25$ و $\mu_r = 1$ و ثابت تلفات 4×10^{-4}

پرسیده، متشتری شود. مطلوب است: الف) ثابت فاز β ، طول موج موجبر λ_g ، سرعت فاز

ب) امپدانس موج

طول موج فضای آزاد

$$\lambda_g = \frac{\lambda_0}{\sqrt{\epsilon_r}} = \frac{3 \times 10^{10}}{\sqrt{2.25 \times 10^{10}}} = 2 \text{ cm}$$

طول موج در عایق $\epsilon_r = 2.25$ می شود

$$f_c = \frac{1}{2\pi\sqrt{\epsilon_0\epsilon_r\mu_0}} \frac{\pi}{a} = 0.667 \times 10^{10} \text{ Hz} = 6.67 \text{ GHz}$$

\uparrow π
 $a \rightarrow 1.5 \text{ cm}$
 \downarrow 2.25

$$\beta_{TE} = \beta \sqrt{1 - \left(\frac{f_c}{f}\right)^2} = \omega \sqrt{\mu_0\epsilon_0\epsilon_r} \sqrt{1 - \left(\frac{f_c}{f}\right)^2} = 74.5 \pi \text{ rad/m}$$

$$\lambda_g = \frac{\lambda}{\sqrt{1 - \left(\frac{f_c}{f}\right)^2}} = \frac{2}{0.745} = 2.68 \text{ cm}$$

طول موج موجبر

$$v_p = \frac{v}{\sqrt{1 - \left(\frac{f_c}{f}\right)^2}} = \frac{2 \times 10^8}{0.745} = 2.68 \times 10^8 \text{ m/s}$$

سرعت فاز

$$v = f \lambda_g = 0.02 \times 10^{10}$$

$$Z_{TE_{10}} = \frac{\eta}{\sqrt{1 - \left(\frac{f_c}{f}\right)^2}} = \frac{377/\sqrt{2.25}}{0.745} = 339.4 \Omega$$

$$a = 0.9 \text{ inch}$$

$$b = 0.4 \text{ inch}$$

(۲) مطلوبت تعیین فرکانس مدی در حال استراحت در فرکانس کار $F = 25 \text{ GHz}$

فرکانسهای مختلف را بررسی می‌کنیم و می‌بینیم فرکانس (قطع) شروع کار فرکانس 25 GHz باشد یعنی بزرگتر شود

$$f_{c_{mn}} = \frac{1}{2\sqrt{\mu\epsilon}} \sqrt{\left(\frac{m\pi}{a}\right)^2 + \left(\frac{n\pi}{b}\right)^2} < F$$

$$\frac{3 \times 10^8}{2} \sqrt{\left(\frac{m}{a}\right)^2 + \left(\frac{n}{b}\right)^2} < 25 \times 10^9 \rightarrow m^2 + 5.0625 n^2 < 14.51$$

$$\left\{ \begin{array}{l} m=0 : n=1 \rightarrow TE_{01} \\ m=1 : n=0,1 \rightarrow TE_{10}, TE_{11}, TM_{11} \\ m=2 : n=0,1 \rightarrow TE_{20}, TE_{21}, TM_{21} \\ m=3 : n=0,1 \rightarrow TE_{30}, TE_{31}, TM_{31} \end{array} \right.$$

بر عموماً مثال فرکانس قطع

$$TE_{10} \rightarrow 6.55 \text{ GHz}$$

$$TE_{20} \rightarrow 13.1 \text{ GHz}$$

$$TE_{01} \rightarrow 14.71 \text{ GHz}$$

$$TE_{11}, TM_{11} \rightarrow 16.1 \text{ GHz}$$

$$TE_{21}, TM_{21} \rightarrow 19.69 \text{ GHz}$$

۳) تلفات هدایتی یک موج مستطیلی را در مد TE_{10} بدست آورید.

در صورتی که دیواره های موجرادی کامل نباشند در نتیجه بخش از توان به صورت حرارت در هر سطح (دیواره)

از موج تلف می شود (چون توان امپدانس سطحی می آوری را برین صورت نوشت

$$Z_s = R_s + jX_s = \sqrt{\frac{j\omega\mu}{6 + j\omega\epsilon}} \xrightarrow{6 \gg \omega\epsilon} = \sqrt{\frac{j\omega\mu}{6}} = \sqrt{\frac{\omega\mu}{26}} (1 + j)$$

طبق روابط هدایتی توان تلف شده $(\frac{1}{2} RI^2)$ در اینجا داریم

$$P_c = \frac{R_s}{2} \iint_{A_m} \mathbf{J}_s \cdot \mathbf{J}_s^* ds$$

A_m سطح دیواره

که جریان سطحی برابر است با $\mathbf{J}_s = \mathbf{n} \times \mathbf{H}$

در تلفات هدایتی ضریب برنامه α ضریب تضعیف تعریف می شود. نام دیگری تعریف آن برین صورت است

اگر P_0 باشد توان در یک نقطه مبدا $(z=0)$ باشد، آنگاه توان P_{mn} در نقطه دیگر z با P_0

$$P_{mn}(z) = P_{mn} \Big|_{z=0} e^{-2\alpha_c z} = P_0 e^{-2\alpha_c z}$$

چنین رابطه دارد

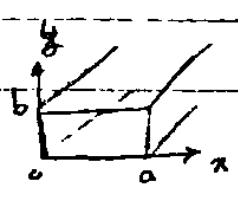
نرخ تضعیف تغییرات P_{mn} تا سر توان تلف شده در واحد طول است. پس برای طول l موجرادی توان

$$P_c = -z \frac{dP_{mn}}{dz} \Big|_{z=l} = -z \frac{d}{dz} (P_0 e^{-2\alpha_c z}) \Big|_{z=l}$$

تلف شده P_0 می شود

$$P_c = 2\alpha_c l P_{mn}$$

$$\alpha_c = \frac{P_c / l}{2 P_{mn}}$$



که P_{mn} برابر توان موجرادی است که برای آن ضریب تضعیف پویینند بدست می آید

فرض کن $H_z = -j \frac{A_{10}}{\omega \mu \epsilon} \left(\frac{\pi}{a}\right)^2 \cos\left(\frac{\pi}{a} x\right) e^{-j\beta_2 z}$, $H_x = A_{10} \frac{\beta_2}{\omega \mu \epsilon} \frac{\pi}{a} \sin\left(\frac{\pi}{a} x\right) e^{-j\beta_2 z}$

اندازه پراکنش P_c را برای TE_{10} درست می‌آورد

میدان در دیواره زیرین

میدان در دیواره چپ

$$(P_c)_{10} = 2 \left[\frac{R_s}{2} \iint_{y=0}^{y=a} \vec{J}_{sb} \vec{J}_{sb}^* ds + \frac{R_s}{2} \iint_{x=0}^{x=a} \vec{J}_{sl} \vec{J}_{sl}^* ds \right]$$

مقدار جریان در دیواره چپ و راست همین در دیواره پای چپ و راست

$$\vec{J}_{sb} = \hat{n} \times H \Big|_{y=0} = \hat{a}_y \times (a_x H_x + a_z H_z) \Big|_{y=0}$$

جهت جریان روی دیواره چپ می‌شود

$$= (\hat{a}_x H_z - \hat{a}_z H_x) \Big|_{y=0} = \frac{A_{10}}{\omega \mu \epsilon} \frac{\pi}{a} e^{-j\beta_2 z} \left(-\hat{a}_x j \left(\frac{\pi}{a}\right) \cos\left(\frac{\pi}{a} x\right) + a_z \beta_2 \sin\left(\frac{\pi}{a} x\right) \right)$$

در دیواره سمت چپ

$$\vec{J}_{sl} = \hat{n} \times H \Big|_{x=0} = \hat{a}_x \times (a_x H_x + a_z H_z) \Big|_{x=0} = \hat{a}_y H_z \Big|_{x=0}$$

$$= \hat{a}_y j \frac{A_{10}}{\omega \mu \epsilon} \left(\frac{\pi}{a}\right)^2 e^{-j\beta_2 z}$$

حال اگر معادلات فوق را در $(P_c)_{10}$ قرار دهیم خواهیم داشت

$$R_s \iint_{y=0}^{y=a} \vec{J}_{sb} \vec{J}_{sb}^* ds = R_s |A_{10}|^2 \left(\frac{\pi}{a}\right)^2 \frac{1}{(\omega \mu \epsilon)^2} \left\{ \left(\frac{\pi}{a}\right)^2 \int_0^a \int_0^l \cos^2\left(\frac{\pi}{a} x\right) dx dz + \beta_2^2 \int_0^l \int_0^a \sin^2\left(\frac{\pi}{a} x\right) dx dz \right\}$$

$$= l R_s \frac{|A_{10}|^2}{(\omega \mu \epsilon)^2} \cdot \frac{a}{2} \left[\left(\frac{\pi}{a}\right)^2 + \beta_2^2 \right] \left(\frac{\pi}{a}\right)^2$$

در هر دو سمت

$$R_s \iint_{x=0}^{x=a} \vec{J}_{sl} \vec{J}_{sl}^* ds = R_s |A_{10}|^2 \frac{bl}{(\omega \mu \epsilon)} \left(\frac{\pi}{a}\right)^4$$

در دیواره سمت چپ می‌آید

در نتیجه ما جمع آیدال کی ما خواهیم داشت

$$\frac{(P_c)_{10}}{l} = \frac{\alpha R_s}{2\eta^2} \cdot \frac{|A_{10}|^2}{\epsilon^2} \left(\frac{\pi}{a}\right)^2 \left[1 + \frac{2b}{a} \left(\frac{f_c}{f}\right)^2\right]$$

حال بایستی توان منته در موعبر را یابیم $(P_{mn}) \leftarrow$ برای TE_{10} می شود P_{10}

$$(S_z)_{mn} = \hat{a}_z S_z = \frac{1}{2} \text{Re} [(a_x E_x + a_y E_y) \times (a_x H_x + a_y H_y)^*]$$

جای توان می شود

$$= \hat{a}_z S_z = \hat{a}_z \frac{1}{2} \text{Re} [E_x H_y^* - E_y H_x^*]$$

که با طابرداری روابط مرتب آن داریم $(E_x = 0 \leftarrow TE_{10})$

$$(S_z)_{10} = \hat{a}_z S_z = \hat{a}_z |A_{10}|^2 \frac{\beta_x^3}{2\omega\mu\epsilon^2} \sin\left(\frac{\pi}{a} x\right) \quad \beta_x = \frac{\pi}{a}$$

$$P_{10} = \iint_A (S_z)_{10} ds = \int_0^b \int_0^a S_z dx dy$$

$$\int_0^a \sin^2 \frac{\pi}{a} x dx = \frac{a}{2} \quad \text{می دانیم}$$

$$P_{10} = |A_{10}|^2 \frac{\beta_z}{2\omega\mu\epsilon} \frac{ab}{2} \left(\frac{\pi}{a}\right)^2 = |A_{10}|^2 \frac{\beta_c^2}{2\eta\epsilon^2} \frac{ab}{2} \sqrt{1 - \left(\frac{f_c}{f}\right)^2}$$

حال که توان تلفاتی داشته در موعبر را یافتیم می توانیم ضریب تضعیف را بدست آوریم (TE_{10})

$$(\alpha_c)_{10} = \frac{P_{c0}/l}{2P_{10}} = \frac{\frac{aR_s}{2\eta^2} \frac{|A_{10}|^2}{\epsilon^2} \left(\frac{\pi}{a}\right)^2 \left[1 + \frac{2b}{a} \left(\frac{f_c}{f}\right)^2\right]}{|A_{10}|^2 \frac{\beta_c}{\eta\epsilon^2} \left(\frac{a}{2}\right)b \sqrt{1 - \left(\frac{f_c}{f}\right)^2}}$$

که ساده می شود به

$$(\alpha_c)_{10} = \frac{R_s}{\eta b} \frac{\left[1 + \frac{2b}{a} \left(\frac{f_c}{f}\right)^2\right]}{\sqrt{1 - \left(\frac{f_c}{f}\right)^2}} \quad NP/m$$

رابطه بیان کرد $T E_{10}$ به این صورت فرض شده است

$$E_y = -\frac{A_{10}}{\epsilon} \frac{\pi}{a} \sin\left(\frac{\pi}{a}x\right) e^{-j\beta_z z}$$

$$H_x = \frac{\beta_z}{\omega\mu\epsilon}$$

\sim

\sim

$$H_z = -j \frac{A_{10}}{\omega\mu\epsilon} \left(\frac{\pi}{a}\right)^2 \cos\left(\frac{\pi}{a}x\right) e^{-j\beta_z z}$$