

Solución - Parcial 2 : Electrodinámica II

Keith Patarroyo

9 de Mayo de 2017

Componente para entregar el martes 09 de Mayo de 2017:

Problema 2

Sea una lámina plana de espesor d cuya permitividad se corresponde con el modelo de plasma para altas frecuencias ($\omega \gg \omega_0$, $\omega \gg \Gamma$), es decir, $\varepsilon(\omega) = \varepsilon_0(1 - \omega_p^2/\omega^2)$. Dicha lámina está rodeada de vacío. Considere la incidencia normal de ondas planas que están linealmente polarizadas.

- a) Escriba la matriz de transferencia de la estructura tomando como planos de referencia dos planos situados por fuera de la lámina pero a una distancia infinitesimal de esta, es decir, en $z = 0^-$ y $z = d^+$.

R.

Consideremos la región propuesta en el problema,

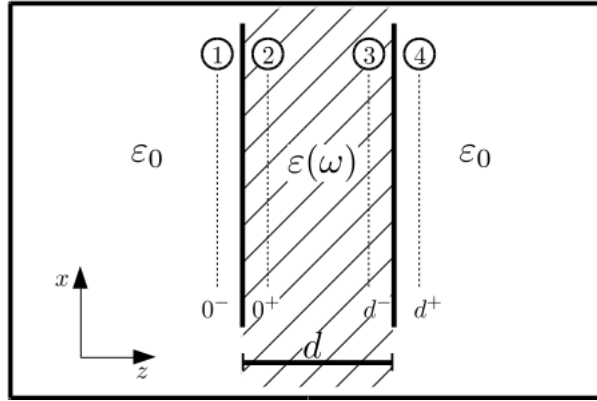


Figura 1: Región del problema inicial.

Entonces las matrices de transferencia entre las regiones 1-2, 2-3, 3-4 son:

$$\mathbf{T}_{1-2} = \begin{bmatrix} \frac{Y_1+Y_0}{2Y_0} & \frac{Y_0-Y_1}{2Y_0} \\ \frac{Y_0-Y_1}{2Y_0} & \frac{Y_1+Y_0}{2Y_0} \end{bmatrix}, \quad \mathbf{T}_{2-3} = \begin{bmatrix} e^{-ikd} & 0 \\ 0 & e^{ikd} \end{bmatrix}, \quad \mathbf{T}_{3-4} = \begin{bmatrix} \frac{Y_1+Y_0}{2Y_1} & \frac{Y_1-Y_0}{2Y_1} \\ \frac{Y_1-Y_0}{2Y_1} & \frac{Y_1+Y_0}{2Y_1} \end{bmatrix}. \quad (1)$$

Por lo tanto la matriz de transferencia que convierte el campo eléctrico de la región 1-4 es,

$$\mathbf{T}_{1-4} = \mathbf{T}_{1-2} \mathbf{T}_{2-3} \mathbf{T}_{3-4}.$$

Escribiendo esta matriz explícitamente tenemos,

$$\mathbf{T}_{1-4} = \begin{bmatrix} \frac{e^{-ikd}(Y_1+Y_0)^2 - (Y_1-Y_0)^2 e^{ikd}}{4Y_0Y_1} & \frac{-e^{-ikd}(Y_1^2 - Y_0^2) + (Y_0^2 - Y_1^2)e^{ikd}}{4Y_0Y_1} \\ \frac{-e^{-ikd}(Y_0^2 - Y_1^2) + (Y_0^2 - Y_1^2)e^{ikd}}{4Y_0Y_1} & \frac{-e^{-ikd}(Y_0-Y_1)^2 + (Y_0+Y_1)^2 e^{ikd}}{4Y_0Y_1} \end{bmatrix}.$$

Podemos escribir esta matriz usando un poco de álgebra de la siguiente manera,

$$\mathbf{T}_{1-4} = \begin{bmatrix} \frac{-i \sin(kd)(Y_0^2 + Y_1^2) + \cos(kd)(2Y_0 Y_1)}{2Y_0 Y_1} & \frac{i \sin(kd)(Y_0^2 - Y_1^2)}{2Y_0 Y_1} \\ \frac{i \sin(kd)(Y_1^2 - Y_0^2)}{2Y_0 Y_1} & \frac{i \sin(kd)(Y_0^2 + Y_1^2) + \cos(kd)(2Y_0 Y_1)}{2Y_0 Y_1} \end{bmatrix}.$$

- b) Grafique los coeficientes de transmisión, t y t' , y de reflexión, r y r' , mostrando separadamente sus correspondientes módulos y fases en función de la frecuencia ω . (4 gráficas de módulos y 4 gráficas de fases)

R.

Sabemos que dada una matriz de transferencia \mathbf{T} que modele la incidencia normal de ondas planas linealmente polarizadas, esta estará dada en términos de los coeficientes de transmisión, t y t' , y de reflexión, r y r' , de la siguiente manera,

$$\mathbf{T} = \begin{bmatrix} \frac{1}{t} & \frac{-r'}{t} \\ \frac{r}{t} & \frac{tt' - rr'}{t} \end{bmatrix}.$$

A partir de la matriz \mathbf{T}_{1-4} reconocemos los coeficientes t_{1-4} , t'_{1-4} , r_{1-4} y r'_{1-4} como,

$$\begin{aligned} t_{1-4} &= \frac{2Y_0 Y_1}{\cos(kd)(2Y_0 Y_1) - i \sin(kd)(Y_0^2 + Y_1^2)}, & t'_{1-4} &= \frac{2Y_0 Y_1}{\cos(kd)(2Y_0 Y_1) - i \sin(kd)(Y_0^2 + Y_1^2)}, \\ r_{1-4} &= \frac{i \sin(kd)(Y_1^2 - Y_0^2)}{\cos(kd)(2Y_0 Y_1) - i \sin(kd)(Y_0^2 + Y_1^2)}, & r'_{1-4} &= \frac{i \sin(kd)(Y_1^2 - Y_0^2)}{\cos(kd)(2Y_0 Y_1) - i \sin(kd)(Y_0^2 + Y_1^2)}. \end{aligned}$$

Asimismo podemos dividir por $1 = Y_0^2/Y_0^2$ todas las expresiones y usando $Y_1 = \sqrt{\frac{\varepsilon(\omega)}{\mu_0}} = Y_0 \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}$, y $k = \frac{\omega}{v} = \frac{\omega}{c} \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}$ obtenemos,

$$t_{1-4} = t'_{1-4} = \frac{2\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{\cos\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left(2\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}\right) - i \sin\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left(2 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}\right)}, \quad (2)$$

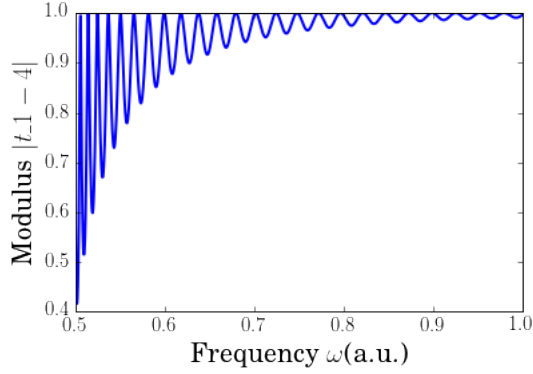
$$r_{1-4} = r'_{1-4} = \frac{i \sin\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left[-\frac{\omega_p^2}{\omega^2}\right]}{\cos\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left(2\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}\right) - i \sin\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left(2 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}\right)}. \quad (3)$$

Ahora procedemos a graficar el módulo y la fase de los coeficientes.

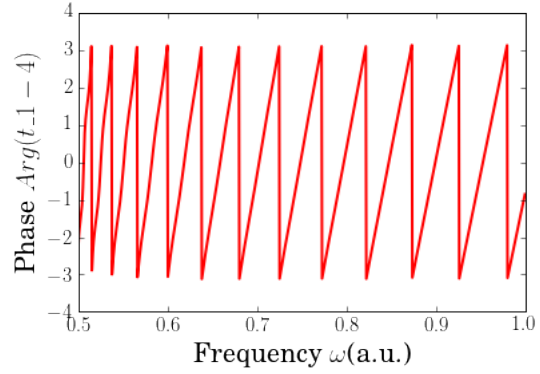
Coefficientes de transmisión t_{1-4} y t'_{1-4} : Notamos primero que $t_{1-4} = t'_{1-4}$, esto era de esperarse ya que el sistema físico es simétrico respecto a $d/2$, para poder graficar estos dos coeficientes se procedió a fijar los parámetros ω_p , d , c , como:

$$\omega_p = 0,49, \quad d = 100,0, \quad c = 1,0. \quad (4)$$

Ahora usando el notebook escrito en python disponible online en <https://goo.gl/dDBXhV>, se procedió a graficar el módulo y la fase de los coeficientes de transmisión, primero utilizando la ecuación (2) se muestra el coeficiente t_{1-4} ,



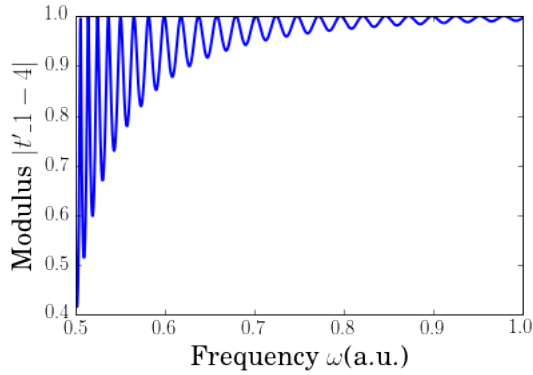
(a) Modulo del coeficiente de transmisión t_{1-4} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .



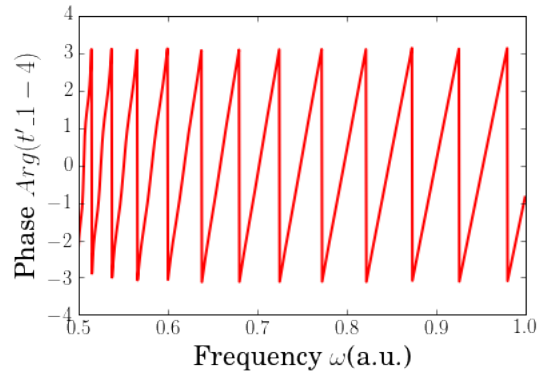
(b) Fase del coeficiente de transmisión t_{1-4} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

Figura 2: Fase y modulo de el coeficiente de transmisión t_{1-4} en función de ω para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - \varepsilon_0$.

De igual manera se obtuvo el coeficiente t'_{1-4} utilizando la ecuación (2),



(a) Modulo del coeficiente de transmisión t'_{1-4} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

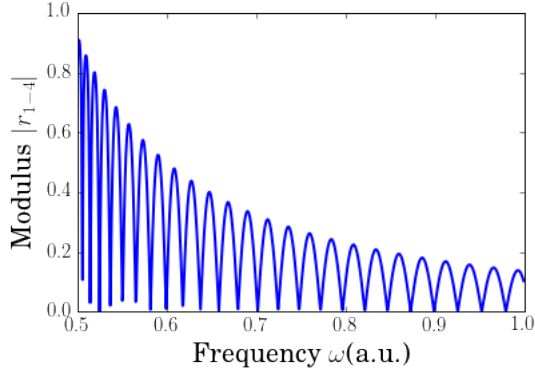


(b) Fase del coeficiente de transmisión t'_{1-4} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

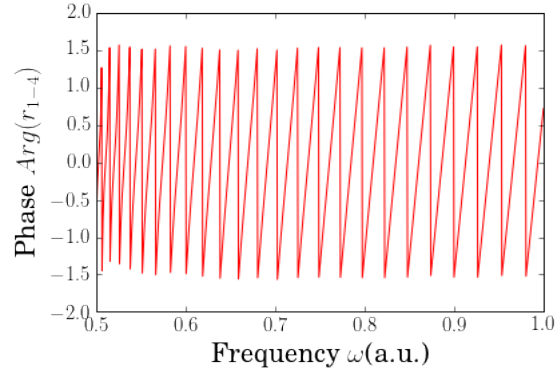
Figura 3: Fase y modulo de el coeficiente de transmisión t'_{1-4} en función de ω para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - \varepsilon_0$.

Coeficientes de reflexión r_{1-4} y r'_{1-4} :

Notamos nuevamente que $r_{1-4} = r'_{1-4}$, ahora usando los mismos parámetros de la ecuación (4), se procedió a graficar el módulo y la fase de los coeficientes de reflexión utilizando la ecuación (3), primero se muestra el coeficiente r_{1-4} ,



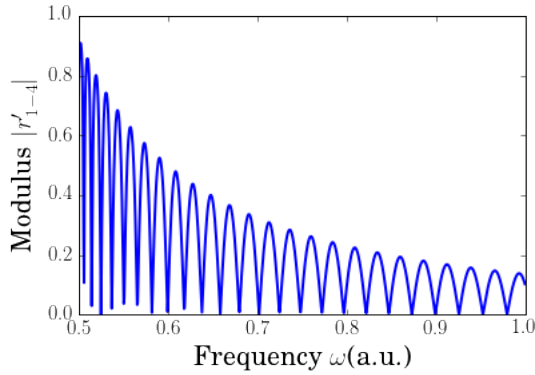
(a) Modulo del coeficiente de transmisión r_{1-4} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .



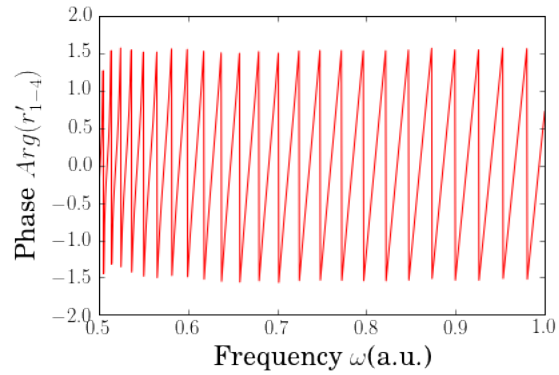
(b) Fase del coeficiente de transmisión r_{1-4} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

Figura 4: Fase y modulo de el coeficiente de transmisión r_{1-4} en función de ω para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - \varepsilon_0$.

De igual manera se obtuvo el coeficiente r'_{1-4} utilizando la ecuación (2),



(a) Modulo del coeficiente de transmisión r'_{1-4} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .



(b) Fase del coeficiente de transmisión r'_{1-4} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

Figura 5: Fase y modulo de el coeficiente de transmisión r'_{1-4} en función de ω para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - \varepsilon_0$.

- c) Grafique las transmitancias, \mathcal{T} y \mathcal{T}' , y las reflectancias \mathcal{R} y \mathcal{R}' , en función de la frecuencia ω . De paso compruebe si $\mathcal{T} + \mathcal{R} = 1$ y $\mathcal{T}' + \mathcal{R}' = 1$.

R.

La transmitancia \mathcal{T} y la reflectancia \mathcal{R} , están definidas como la razón entre la potencia de entrada P_{in} , la potencia transmitida P_{tr} y la potencia de entrada P_{in} y la potencia reflejada P_R respectivamente. Por el teorema de Poynting complejo sabemos que

$$P = \frac{1}{2} \text{Re}(EH^*) = \frac{1}{2} Y |E|^2.$$

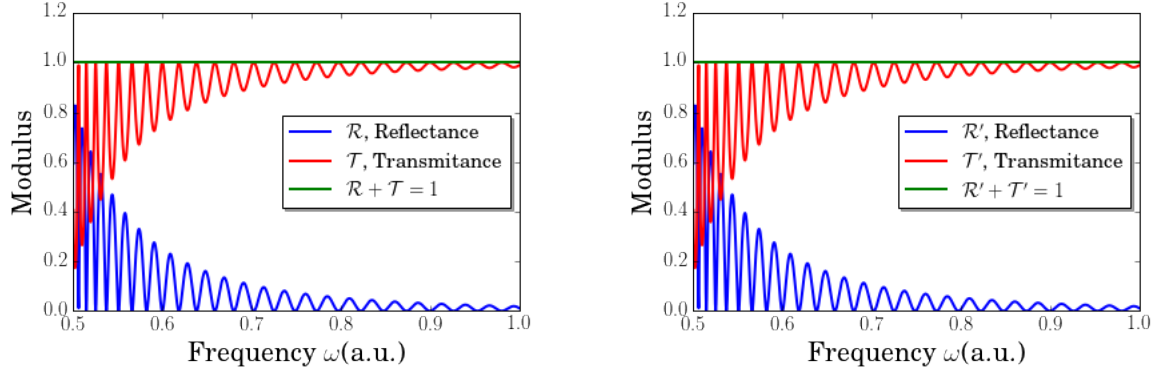
Por lo tanto la transmitancia \mathcal{T} y la reflectancia \mathcal{R} quedan,

$$\mathcal{T} = \frac{P_{tr}}{P_{in}} = \frac{Y_{tr} |E_{tr}|^2}{Y_{in} |E_{in}|^2} = \frac{Y_{tr}}{Y_{in}} |t|^2, \quad (5)$$

$$\mathcal{R} = \frac{P_R}{P_{in}} = \frac{Y_{in} |E_R|^2}{Y_{in} |E_{in}|^2} = |r|^2. \quad (6)$$

Para este problema $Y_{tr}/Y_{in} = 1$ para \mathcal{T} y $Y_{tr}/Y_{in} = 1$ para \mathcal{T}' , ahora nuevamente usando el notebook escrito en python disponible online en <https://goo.gl/dDBXhV>, se procedió a graficar las transmitancias y las

reflectancias , utilizando las ecuaciones (2) y (5) se muestra las transmitancias \mathcal{T} y \mathcal{T}' y con las ecuaciones (3) y (6) se muestra las reflectancias \mathcal{R} y \mathcal{R}' ,



(a) Gráfica de las transmitancia, \mathcal{T} , la reflectancia \mathcal{R} y su suma $\mathcal{T} + \mathcal{R}$ en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

(b) Gráfica de las transmitancia, \mathcal{T}' , la reflectancia \mathcal{R}' y su suma $\mathcal{T}' + \mathcal{R}'$ en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

Figura 6: Gráfica de las transmitancias, \mathcal{T} y \mathcal{T}' , y las reflectancias \mathcal{R} y \mathcal{R}' en función de ω para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - \varepsilon_0$. Se puede ver gráficamente que $\mathcal{T} + \mathcal{R} = 1$ y $\mathcal{T}' + \mathcal{R}' = 1$.

- d) Asumiendo que la onda incide desde la izquierda, grafique el campo eléctrico en función de la coordenada z , desde $z = -d$ hasta $z = 2d$

R.

Ya que la onda incide desde la izquierda tenemos que el vector del campo eléctrico viajante (onda hacia la izquierda - y onda hacia la derecha +) en el plano 4 de la figura, es dado por ,

$$\begin{pmatrix} E_4^+ \\ E_4^- \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} t \\ 0 \end{pmatrix}.$$

Por lo tanto la evolución espacial del campo en la región ε_0 de la derecha es dada por la propagación de una onda hacia la derecha multiplicada por el coeficiente de transmisión t . Para hallar el campo en las otras regiones usamos las matrices de transferencia \mathbf{T}_{1-2} , \mathbf{T}_{2-3} , \mathbf{T}_{3-4} para hallar el campo eléctrico en el resto del espacio.

Nuevamente usando el notebook escrito en python disponible online en <https://goo.gl/dDBXhV>.. En la simulación usamos $\omega = 0,5$ a.u. y los parámetros (4), se procedió a graficar el campo eléctrico en función de la coordenada z , desde $z = -d$ hasta $z = 2d$, este se muestra a continuación,

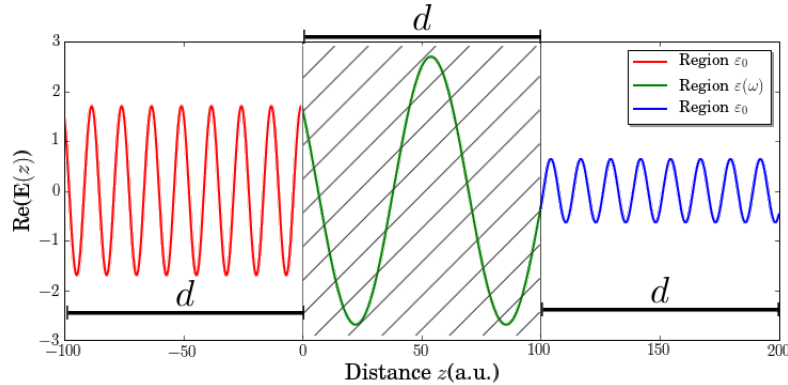


Figura 7: Gráfica del campo eléctrico en función de la coordenada z , desde $z = -d$ hasta $z = 2d$ para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - \varepsilon_0$.

- e) Ahora asuma que el medio que se coloca a la derecha de la lamina es un dieléctrico de permitividad $2\varepsilon_0$. Dar respuesta nuevamente a la mismas preguntas desde (a) hasta (d).

R. Consideremos la región propuesta en el problema,

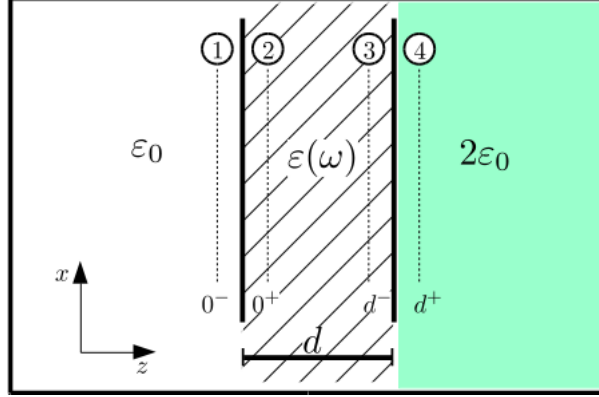


Figura 8: Región del problema e).

Entonces las matrices de transferencia entre las regiones 1-2, 2-3, 3-4 son:

$$\mathbf{T}_{1-2} = \begin{bmatrix} \frac{Y_1+Y_0}{2Y_0} & \frac{Y_0-Y_1}{2Y_0} \\ \frac{Y_0-Y_1}{2Y_0} & \frac{Y_1+Y_0}{2Y_0} \end{bmatrix}, \quad \mathbf{T}_{2-3} = \begin{bmatrix} e^{-ikd} & 0 \\ 0 & e^{ikd} \end{bmatrix}, \quad \mathbf{T}_{3-4} = \begin{bmatrix} \frac{Y_1+\sqrt{2}Y_0}{2Y_1} & \frac{Y_1-\sqrt{2}Y_0}{2Y_1} \\ \frac{Y_1-\sqrt{2}Y_0}{2Y_1} & \frac{Y_1+\sqrt{2}Y_0}{2Y_1} \end{bmatrix}. \quad (7)$$

Por lo tanto la matriz de transferencia que convierte el campo eléctrico de la región 1-4 es,

$$\mathbf{T}_{1-4} = \mathbf{T}_{1-2}\mathbf{T}_{2-3}\mathbf{T}_{3-4}.$$

Escribiendo esta matriz explícitamente tenemos,

$$\mathbf{T}_{1-4} = \begin{bmatrix} \frac{-i \sin(kd)(\sqrt{2}Y_0^2+Y_1^2)+\cos(kd)[(1+\sqrt{2})Y_0Y_1]}{2Y_0Y_1} & \frac{-i \sin(kd)(Y_1^2-\sqrt{2}Y_0^2)+\cos(kd)[(1-\sqrt{2})Y_0Y_1]}{2Y_0Y_1} \\ \frac{i \sin(kd)(Y_1^2-\sqrt{2}Y_0^2)+\cos(kd)[(1-\sqrt{2})Y_0Y_1]}{2Y_0Y_1} & \frac{i \sin(kd)(\sqrt{2}Y_0^2+Y_1^2)+\cos(kd)[(1+\sqrt{2})Y_0Y_1]}{2Y_0Y_1} \end{bmatrix}.$$

Coefficientes de de transmisión, t y t' , y de reflexión, r y r' :

Sabemos que dada una matriz de transferencia \mathbf{T} que modele la incidencia normal de ondas planas linealmente polarizadas, esta estará dada en términos de los coeficientes de transmisión, t y t' , y de reflexión, r y r' , de la siguiente manera,

$$\mathbf{T} = \begin{bmatrix} \frac{1}{t} & \frac{-r'}{t} \\ \frac{r}{t} & \frac{tt'-rr'}{t} \end{bmatrix}.$$

A partir de la matriz \mathbf{T}_{1-4} reconocemos los coeficientes t_{1-4} , t'_{1-4} , r_{1-4} y r'_{1-4} como,

$$t_{1-4} = \frac{2Y_0Y_1}{\cos(kd)[(1+\sqrt{2})Y_0Y_1] - i \sin(kd)(\sqrt{2}Y_0^2+Y_1^2)}, \quad t'_{1-4} = \frac{2\sqrt{2}Y_0Y_1}{\cos(kd)[(1+\sqrt{2})Y_0Y_1] - i \sin(kd)(\sqrt{2}Y_0^2+Y_1^2)},$$

$$r_{1-4} = \frac{i \sin(kd)(Y_1^2-\sqrt{2}Y_0^2) + \cos(kd)[(1-\sqrt{2})Y_0Y_1]}{\cos(kd)[(1+\sqrt{2})Y_0Y_1] - i \sin(kd)(\sqrt{2}Y_0^2+Y_1^2)}, \quad r'_{1-4} = \frac{i \sin(kd)(Y_1^2-\sqrt{2}Y_0^2) - \cos(kd)[(1-\sqrt{2})Y_0Y_1]}{\cos(kd)[(1+\sqrt{2})Y_0Y_1] - i \sin(kd)(\sqrt{2}Y_0^2+Y_1^2)}.$$

Asimismo podemos dividir por $1 = Y_0^2/Y_0^2$ todas las expresiones y usando $Y_1 = \sqrt{\frac{\varepsilon(\omega)}{\mu_0}} = Y_0\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}$, y $k = \frac{\omega}{v} = \frac{\omega}{c}\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}$ obtenemos,

$$t_{1-4} = \sqrt{2}t'_{1-4} = \frac{2\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{\cos\left(\frac{\omega d\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left((1 + \sqrt{2})\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}\right) - i \sin\left(\frac{\omega d\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left((1 + \sqrt{2}) - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}\right)}, \quad (8)$$

$$r_{1-4} = \frac{i \sin\left(\frac{\omega d\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left[(1 - \sqrt{2}) - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}\right] + \cos\left(\frac{\omega d\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left[(1 - \sqrt{2})\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}\right]}{\cos\left(\frac{\omega d\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left((1 + \sqrt{2})\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}\right) - i \sin\left(\frac{\omega d\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left((1 + \sqrt{2}) - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}\right)}, \quad (9)$$

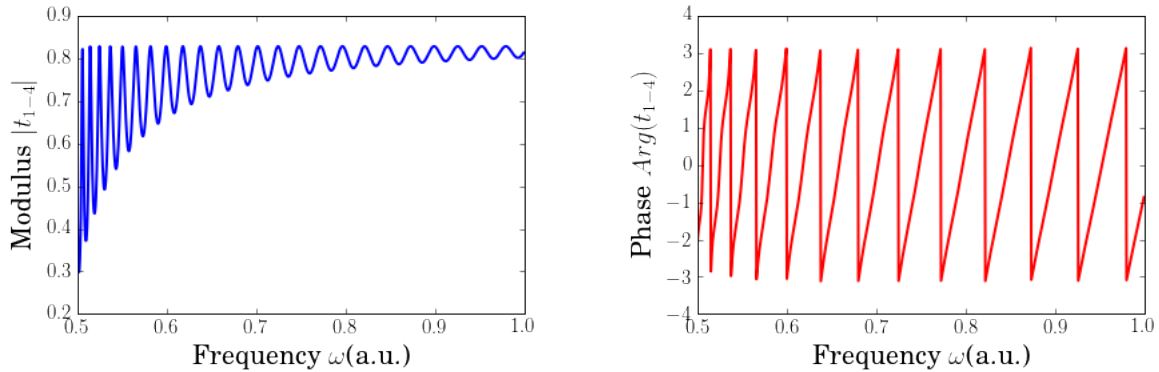
$$r'_{1-4} = \frac{i \sin\left(\frac{\omega d\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left[(1 - \sqrt{2}) - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}\right] - \cos\left(\frac{\omega d\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left[(1 - \sqrt{2})\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}\right]}{\cos\left(\frac{\omega d\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left((1 + \sqrt{2})\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}\right) - i \sin\left(\frac{\omega d\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left((1 + \sqrt{2}) - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}\right)}. \quad (10)$$

Ahora procederemos a graficar el módulo y la fase de los coeficientes.

Coefficientes de transmisión t_{1-4} y t'_{1-4} : Notamos primero que $t_{1-4} \neq t'_{1-4}$, esto era de esperarse ya que el sistema físico NO es simétrico respecto a $d/2$, para poder graficar estos dos coeficientes se procedió a fijar los parámetros ω_p , d , c , como:

$$\omega_p = 0,49, \quad d = 100,0, \quad c = 1,0. \quad (11)$$

Ahora usando el notebook escrito en python disponible online en <https://goo.gl/Vki2jJ>, se procedió a graficar el módulo y la fase de los coeficientes de transmisión, primero utilizando la ecuación (8) se muestra el coeficiente t_{1-4} ,

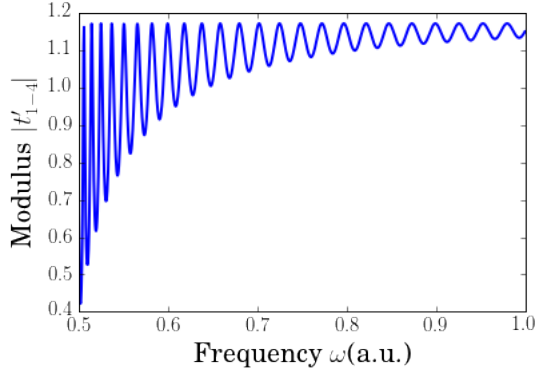


(a) Módulo del coeficiente de transmisión t_{1-4} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

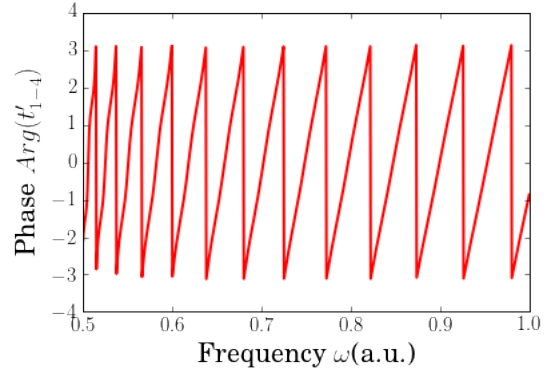
(b) Fase del coeficiente de transmisión t_{1-4} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

Figura 9: Fase y modulo de el coeficiente de transmisión t_{1-4} en función de ω para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - 2\varepsilon_0$.

De igual manera se obtuvo el coeficiente t'_{1-4} utilizando la ecuación (8),



(a) Modulo del coeficiente de transmisión t'_{1-4} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

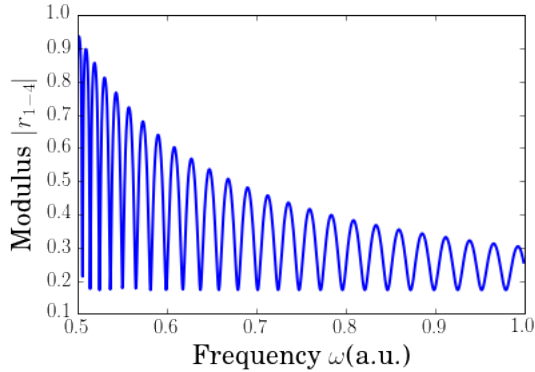


(b) Fase del coeficiente de transmisión t'_{1-4} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

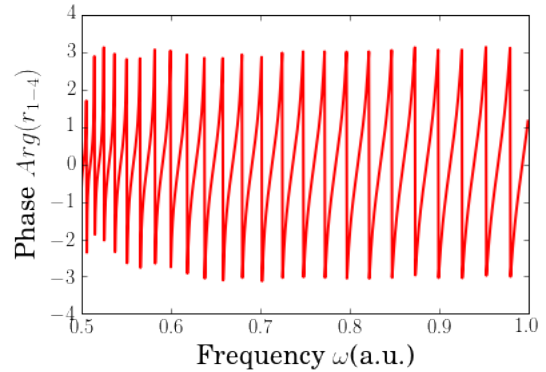
Figura 10: Fase y modulo de el coeficiente de transmisión t'_{1-4} en función de ω para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - 2\varepsilon_0$.

Coeficientes de reflexión r_{1-4} y r'_{1-4} :

Notamos nuevamente que $r_{1-4} \neq r'_{1-4}$, sin embargo $|r_{1-4}| = |r'_{1-4}|$, lo que se espera por conservación de la energía, ahora usando los mismos parámetros de la ecuación (11), se procedió a graficar el módulo y la fase de los coeficientes de reflexión utilizando la ecuación (9), primero se muestra el coeficiente r_{1-4} ,



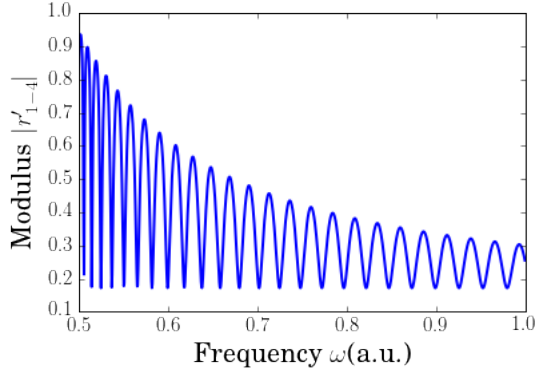
(a) Modulo del coeficiente de transmisión r_{1-4} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .



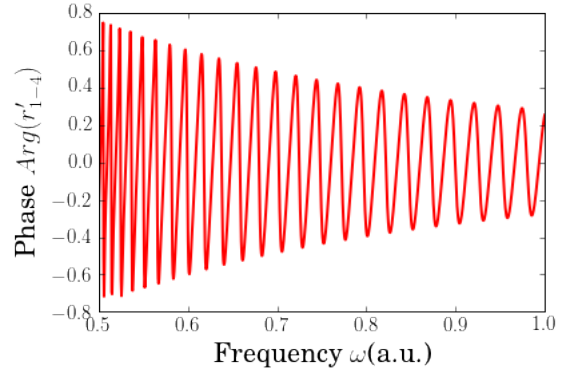
(b) Fase del coeficiente de transmisión r_{1-4} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

Figura 11: Fase y modulo de el coeficiente de transmisión r_{1-4} en función de ω para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - 2\varepsilon_0$.

De igual manera se obtuvo el coeficiente r'_{1-4} utilizando la ecuación (8),



(a) Modulo del coeficiente de transmisión r'_{1-4} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

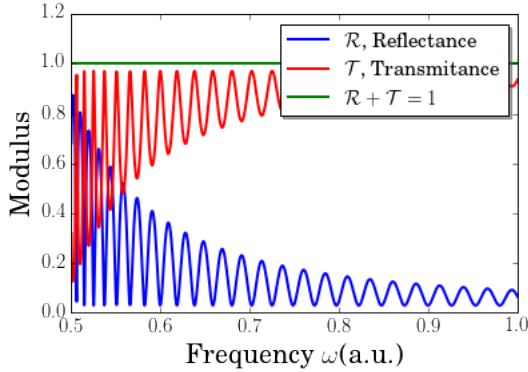


(b) Fase del coeficiente de transmisión r'_{1-4} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

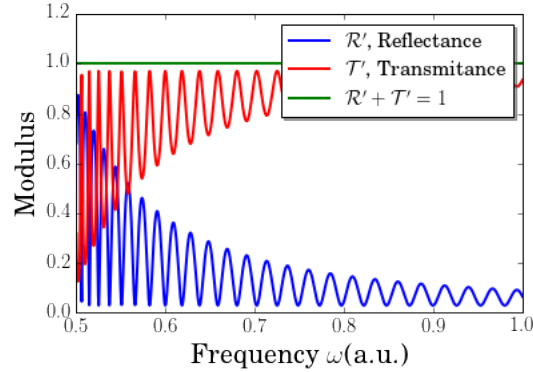
Figura 12: Fase y modulo de el coeficiente de transmisión r'_{1-4} en función de ω para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - 2\varepsilon_0$.

Transmitancias \mathcal{T} y \mathcal{T}' y Reflectancias \mathcal{R} y \mathcal{R}' :

Recordando las expresiones (5) y (6) y que para este problema $Y_{tr}/Y_{in} = \sqrt{2}$ para \mathcal{T} y $Y_{tr}/Y_{in} = 1/\sqrt{2}$ para \mathcal{T}' , entonces resolvemos nuevamente usando el notebook escrito en python disponible online en <https://goo.gl/Vki2jJ>. Se procedió a graficar las transmitancias y las reflectancias, utilizando las ecuaciones (8) y (5) se muestra las transmitancias \mathcal{T} y \mathcal{T}' y con las ecuaciones (9) y (6) se muestra las reflectancias \mathcal{R} y \mathcal{R}' ,



(a) Gráfica de las transmitancia, \mathcal{T} , la reflectancia \mathcal{R} y su suma $\mathcal{T} + \mathcal{R}$ en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .



(b) Gráfica de las transmitancia, \mathcal{T}' , la reflectancia \mathcal{R}' y su suma $\mathcal{T}' + \mathcal{R}'$ en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

Figura 13: Gráfica de las transmitancias, \mathcal{T} y \mathcal{T}' , y las reflectancias \mathcal{R} y \mathcal{R}' en función de ω para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - 2\varepsilon_0$. Se puede ver gráficamente que $\mathcal{T} + \mathcal{R} = 1$ y $\mathcal{T}' + \mathcal{R}' = 1$.

Campo eléctrico $Re(E)$ en la región $z \in [-d, 2d]$:

Ya que la onda incide desde la izquierda tenemos que el vector del campo eléctrico viajante (onda hacia la izquierda - y onda hacia la derecha +) en el plano 4 de la figura, es dado por ,

$$\begin{pmatrix} E_4^+ \\ E_4^- \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} t \\ 0 \end{pmatrix}.$$

Por lo tanto la evolución espacial del campo en la región $2\varepsilon_0$ de la derecha es dada por la propagación de una onda hacia la derecha multiplicada por el coeficiente de transmisión t . Para hallar el campo en las otras regiones usamos las matrices de transferencia \mathbf{T}_{1-2} , \mathbf{T}_{2-3} , \mathbf{T}_{3-4} para hallar el campo eléctrico en el resto del espacio.

Nuevamente usando el notebook escrito en python disponible online en <https://goo.gl/Vki2jJ>. En la simulación usamos $\omega = 0,5a.u.$ y los parámetros (11), se procedió a graficar el campo eléctrico en función de la coordenada z , desde $z = -d$ hasta $z = 2d$, este se muestra a continuación,

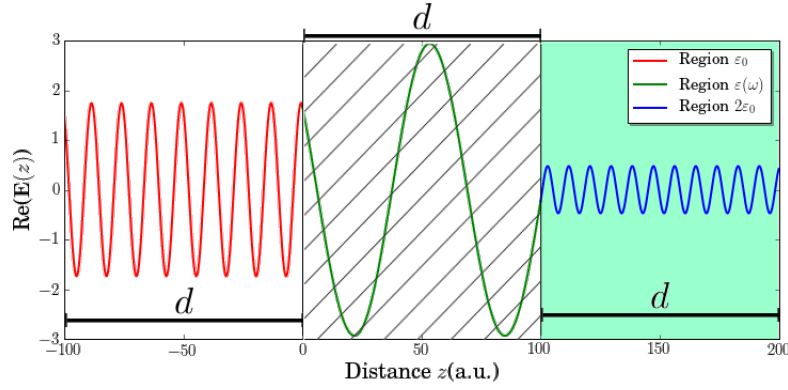


Figura 14: Gráfica del campo eléctrico en función de la coordenada z , desde $z = -d$ hasta $z = 2d$ para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - 2\varepsilon_0$.

- f) Finalmente, considere una nueva geometría para la que la región de permitividad $2\varepsilon_0$ tenga espesor finito d (igual al espesor de la lámina de plasma) y que el medio de la derecha vuelva a ser vacío (vacío ε_0 + plasma $\varepsilon(\omega)$ + dieléctrico $2\varepsilon_0$ + vacío ε_0). Dar respuesta nuevamente a las mismas preguntas desde (a) hasta (d), pero modificado en el apartado (d) el rango de muestreo del campo eléctrico, siendo ahora desde $z = -d$ hasta $z = 3d$.

R. Consideremos la región propuesta en el problema,

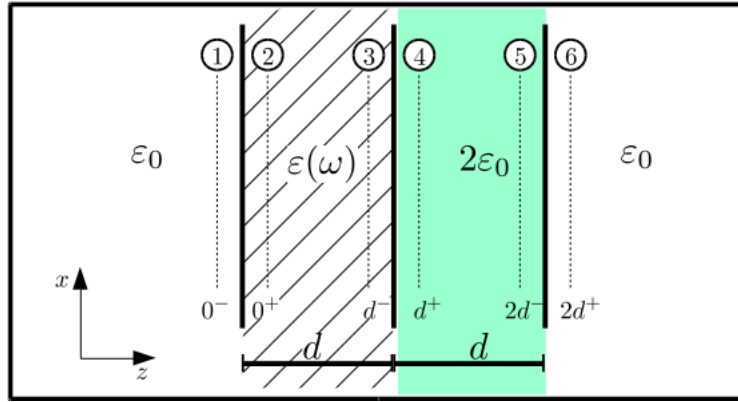


Figura 15: Región del problema f).

Entonces las matrices de transferencia entre las regiones 1-2, 2-3, 3-4, 4-5 y 5-6 son:

$$\mathbf{T}_{1-2} = \begin{bmatrix} \frac{Y_1 + Y_0}{2Y_0} & \frac{Y_0 - Y_1}{2Y_0} \\ \frac{Y_0 - Y_1}{2Y_0} & \frac{Y_1 + Y_0}{2Y_0} \end{bmatrix}, \quad \mathbf{T}_{2-3} = \begin{bmatrix} e^{-ikd} & 0 \\ 0 & e^{ikd} \end{bmatrix}, \quad \mathbf{T}_{3-4} = \begin{bmatrix} \frac{Y_1 + \sqrt{2}Y_0}{2Y_1} & \frac{Y_1 - \sqrt{2}Y_0}{2Y_1} \\ \frac{Y_1 - \sqrt{2}Y_0}{2Y_1} & \frac{Y_1 + \sqrt{2}Y_0}{2Y_1} \end{bmatrix}.$$

$$\mathbf{T}_{4-5} = \begin{bmatrix} e^{-ik_D d} & 0 \\ 0 & e^{ik_D d} \end{bmatrix}, \quad \mathbf{T}_{5-6} = \begin{bmatrix} \frac{\sqrt{2}Y_0 + Y_0}{2\sqrt{2}Y_0} & \frac{\sqrt{2}Y_0 - Y_0}{2\sqrt{2}Y_0} \\ \frac{\sqrt{2}Y_0 - Y_0}{2\sqrt{2}Y_0} & \frac{\sqrt{2}Y_0 + Y_0}{2\sqrt{2}Y_0} \end{bmatrix}.$$

Por lo tanto la matriz de transferencia que convierte el campo eléctrico de la región 1-6 es,

$$\mathbf{T}_{1-6} = \mathbf{T}_{1-2}\mathbf{T}_{2-3}\mathbf{T}_{3-4}\mathbf{T}_{4-5}\mathbf{T}_{5-6}.$$

Escribiendo esta matriz explícitamente tenemos,

$$\mathbf{T}_{1-6} = \begin{bmatrix} \frac{-i \sin(kd)(\sqrt{2}Y_0^2 + Y_1^2) + \cos(kd)[(1+\sqrt{2})Y_0Y_1]}{2Y_0Y_1} & \frac{-i \sin(kd)(Y_1^2 - \sqrt{2}Y_0^2) + \cos(kd)[(1-\sqrt{2})Y_0Y_1]}{2Y_0Y_1} \\ \frac{i \sin(kd)(Y_1^2 - \sqrt{2}Y_0^2) + \cos(kd)[(1-\sqrt{2})Y_0Y_1]}{2Y_0Y_1} & \frac{i \sin(kd)(\sqrt{2}Y_0^2 + Y_1^2) + \cos(kd)[(1+\sqrt{2})Y_0Y_1]}{2Y_0Y_1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \left(\frac{\sqrt{2}+1}{2\sqrt{2}}\right) e^{-ik_D d} & \left(\frac{\sqrt{2}-1}{2\sqrt{2}}\right) e^{ik_D d} \\ \left(\frac{\sqrt{2}-1}{2\sqrt{2}}\right) e^{ik_D d} & \left(\frac{\sqrt{2}+1}{2\sqrt{2}}\right) e^{ik_D d} \end{bmatrix}.$$

Podemos escribir esta matriz usando un poco de álgebra de la siguiente manera,

$$\mathbf{T}_{1-6} = \begin{bmatrix} T_{1-6}^{(1,1)} & T_{1-6}^{(1,2)} \\ T_{1-6}^{(2,1)} & T_{1-6}^{(2,2)} \end{bmatrix},$$

donde,

$$T_{1-6}^{(1,1)} = \frac{\cos(k_D d) \{-i \sin(kd) [Y_1^2 + Y_0^2] + \cos(kd) 2Y_0Y_1\} - \frac{i \sin(k_D d)}{\sqrt{2}} \{-i \sin(kd) [Y_1^2 + 2Y_0^2] + \cos(kd) 3Y_0Y_1\}}{2Y_0Y_1},$$

$$T_{1-6}^{(1,2)} = \frac{\cos(k_D d) \{-i \sin(kd) [Y_1^2 - Y_0^2]\} - \frac{i \sin(k_D d)}{\sqrt{2}} \{-i \sin(kd) [-Y_1^2 + 2Y_0^2] + \cos(kd) Y_0Y_1\}}{2Y_0Y_1},$$

$$T_{1-6}^{(2,1)} = \frac{\cos(k_D d) \{i \sin(kd) [Y_1^2 - Y_0^2]\} + \frac{i \sin(k_D d)}{\sqrt{2}} \{+i \sin(kd) [-Y_1^2 + 2Y_0^2] + \cos(kd) Y_0Y_1\}}{2Y_0Y_1},$$

$$T_{1-6}^{(2,2)} = \frac{\cos(k_D d) \{i \sin(kd) [Y_1^2 + Y_0^2] + \cos(kd) 2Y_0Y_1\} + \frac{i \sin(k_D d)}{\sqrt{2}} \{+i \sin(kd) [Y_1^2 + 2Y_0^2] + \cos(kd) 3Y_0Y_1\}}{2Y_0Y_1}.$$

Coefficientes de de transmisión, t y t' , y de reflexión, r y r' :

Sabemos que dada una matriz de transferencia \mathbf{T} que modele la incidencia normal de ondas planas linealmente polarizadas, esta estará dada en términos de los coeficientes de transmisión, t y t' , y de reflexión, r y r' , de la siguiente manera,

$$\mathbf{T} = \begin{bmatrix} \frac{1}{t} & \frac{-r'}{t} \\ \frac{r}{t} & \frac{tt' - rr'}{t} \end{bmatrix}.$$

A partir de la matriz \mathbf{T}_{1-6} reconocemos los coeficientes t_{1-6} , t'_{1-6} , r_{1-6} y r'_{1-6} como,

$$t_{1-6} = \frac{2Y_0Y_1}{\cos(k_D d) \{-i \sin(kd) [Y_1^2 + Y_0^2] + \cos(kd) 2Y_0Y_1\} - \frac{i \sin(k_D d)}{\sqrt{2}} \{-i \sin(kd) [Y_1^2 + 2Y_0^2] + \cos(kd) 3Y_0Y_1\}},$$

$$r_{1-6} = \frac{\cos(k_D d) \{-i \sin(kd) [Y_1^2 - Y_0^2]\} - \frac{i \sin(k_D d)}{\sqrt{2}} \{-i \sin(kd) [-Y_1^2 + 2Y_0^2] + \cos(kd) Y_0Y_1\}}{\cos(k_D d) \{-i \sin(kd) [Y_1^2 + Y_0^2] + \cos(kd) 2Y_0Y_1\} - \frac{i \sin(k_D d)}{\sqrt{2}} \{-i \sin(kd) [Y_1^2 + 2Y_0^2] + \cos(kd) 3Y_0Y_1\}},$$

$$r'_{1-6} = \frac{\cos(k_D d) \{-i \sin(kd) [Y_1^2 - Y_0^2]\} - \frac{i \sin(k_D d)}{\sqrt{2}} \{-Y_1^2 + 2Y_0^2\} + \cos(kd) Y_0 Y_1}{\cos(k_D d) \{-i \sin(kd) [Y_1^2 + Y_0^2] + \cos(kd) 2Y_0 Y_1\} - \frac{i \sin(k_D d)}{\sqrt{2}} \{-i \sin(kd) [Y_1^2 + 2Y_0^2] + \cos(kd) 3Y_0 Y_1\}},$$

$$t'_{1-6} = \frac{2Y_0 Y_1}{\cos(k_D d) \{-i \sin(kd) [Y_1^2 + Y_0^2] + \cos(kd) 2Y_0 Y_1\} - \frac{i \sin(k_D d)}{\sqrt{2}} \{-i \sin(kd) [Y_1^2 + 2Y_0^2] + \cos(kd) 3Y_0 Y_1\}}.$$

Asimismo podemos dividir por $1 = Y_0^2/Y_0^2$ todas las expresiones y usando $Y_1 = \sqrt{\frac{\varepsilon(\omega)}{\mu_0}} = Y_0 \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}$,
 $k = \frac{\omega}{v} = \frac{\omega}{c} \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}$ y $k_D = \frac{\omega}{v_D} = \frac{\omega}{c} \sqrt{2}$ obtenemos,

$$t_{1-6} = t'_{1-6} = \frac{2\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{\cos\left(\frac{\omega}{c} \sqrt{2}d\right) \left\{ -i \sin\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left[2 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}\right] + \cos\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) 2\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}} \right\} - \frac{i \sin\left(\frac{\omega}{c} \sqrt{2}d\right)}{\sqrt{2}} \left\{ -i \sin\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left[3 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}\right] + \cos\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) 3\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}} \right\}}, \quad (12)$$

$$r_{1-6} = \frac{\cos\left(\frac{\omega}{c} \sqrt{2}d\right) \left\{ -i \sin\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left[-\frac{\omega_p^2}{\omega^2}\right] \right\} - \frac{i \sin\left(\frac{\omega}{c} \sqrt{2}d\right)}{\sqrt{2}} \left\{ -i \sin\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left[\frac{\omega_p^2}{\omega^2} + 1\right] + \cos\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}} \right\}}{\cos\left(\frac{\omega}{c} \sqrt{2}d\right) \left\{ -i \sin\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left[2 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}\right] + \cos\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) 2\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}} \right\} - \frac{i \sin\left(\frac{\omega}{c} \sqrt{2}d\right)}{\sqrt{2}} \left\{ -i \sin\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left[3 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}\right] + \cos\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) 3\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}} \right\}}, \quad (13)$$

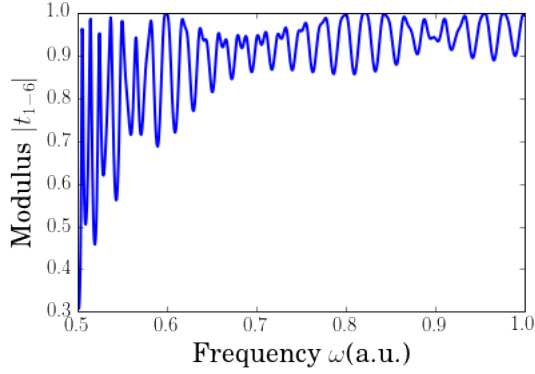
$$r'_{1-6} = \frac{\cos\left(\frac{\omega}{c} \sqrt{2}d\right) \left\{ -i \sin\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left[-\frac{\omega_p^2}{\omega^2}\right] \right\} - \frac{i \sin\left(\frac{\omega}{c} \sqrt{2}d\right)}{\sqrt{2}} \left\{ +i \sin\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left[\frac{\omega_p^2}{\omega^2} + 1\right] + \cos\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}} \right\}}{\cos\left(\frac{\omega}{c} \sqrt{2}d\right) \left\{ -i \sin\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left[2 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}\right] + \cos\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) 2\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}} \right\} - \frac{i \sin\left(\frac{\omega}{c} \sqrt{2}d\right)}{\sqrt{2}} \left\{ -i \sin\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) \left[3 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}\right] + \cos\left(\frac{\omega d \sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}}}{c}\right) 3\sqrt{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}} \right\}}. \quad (14)$$

Ahora procederemos a graficar el módulo y la fase de los coeficientes.

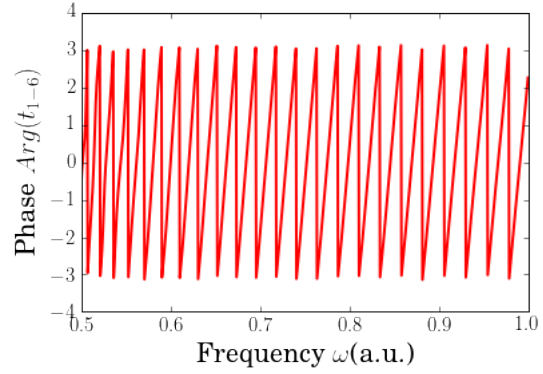
Coefficientes de transmisión t_{1-6} y t'_{1-6} : Notamos primero que $t_{1-6} = t'_{1-6}$, esto era de esperarse ya que el sistema inicia y termina en el mismo medio, vacío, y adicionalmente por que la energía se conserva, para poder graficar estos dos coeficientes se procedió a fijar los parámetros ω_p , d , c , como:

$$\omega_p = 0,49, \quad d = 100,0, \quad c = 1,0. \quad (15)$$

Ahora usando el notebook escrito en python disponible online en <https://goo.gl/BTPL6n>, se procedió a graficar el módulo y la fase de los coeficientes de transmisión, primero utilizando la ecuación (8) se muestra el coeficiente t_{1-6} ,



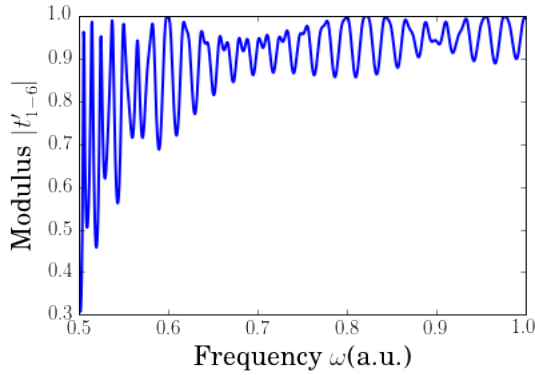
(a) Modulo del coeficiente de transmisión t_{1-6} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .



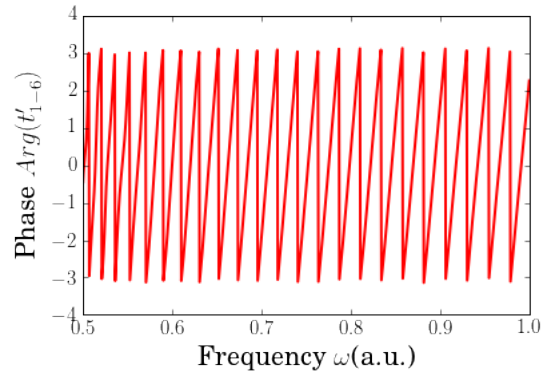
(b) Fase del coeficiente de transmisión t_{1-6} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

Figura 16: Fase y modulo de el coeficiente de transmisión t_{1-6} en función de ω para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - 2\varepsilon_0 - \varepsilon_0$.

De igual manera se obtuvo el coeficiente t'_{1-6} utilizando la ecuación (8),



(a) Modulo del coeficiente de transmisión t'_{1-6} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

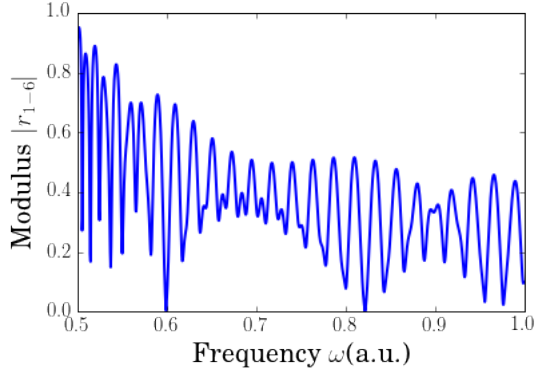


(b) Fase del coeficiente de transmisión t'_{1-6} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

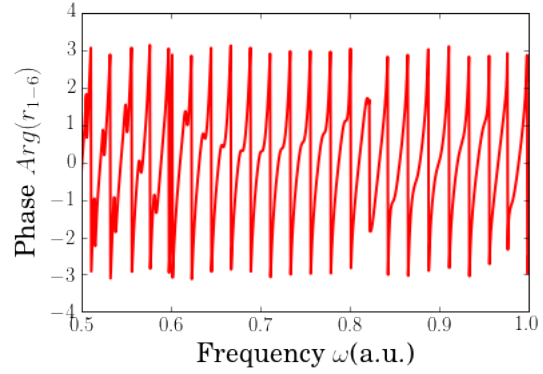
Figura 17: Fase y modulo de el coeficiente de transmisión t'_{1-6} en función de ω para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - 2\varepsilon_0 - \varepsilon_0$.

Coeficientes de reflexión r_{1-6} y r'_{1-6} :

Notamos nuevamente que $r_{1-6} \neq r'_{1-6}$, sin embargo $|r_{1-6}| = |r'_{1-6}|$, lo que se espera por conservación de la energía, ahora usando los mismos parámetros de la ecuación (15), se procedió a graficar el módulo y la fase de los coeficientes de reflexión utilizando la ecuación (9), primero se muestra el coeficiente r_{1-6} ,



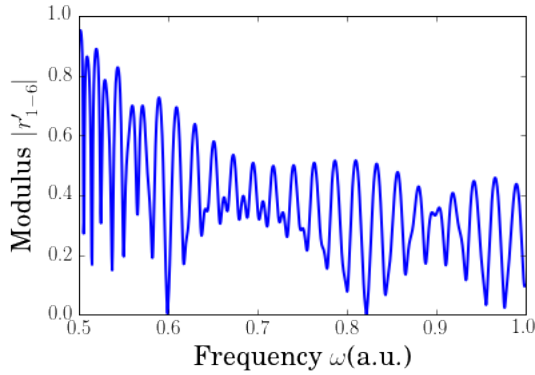
(a) Modulo del coeficiente de transmisión r_{1-6} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .



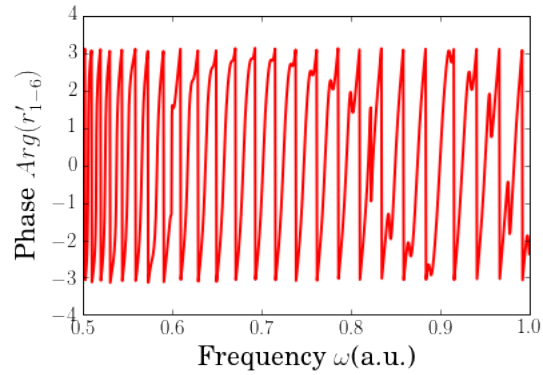
(b) Fase del coeficiente de transmisión r_{1-6} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

Figura 18: Fase y modulo de el coeficiente de transmisión r_{1-6} en función de ω para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - 2\varepsilon_0 - \varepsilon_0$.

De igual manera se obtuvo el coeficiente r'_{1-6} utilizando la ecuación (8),



(a) Modulo del coeficiente de transmisión r'_{1-6} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

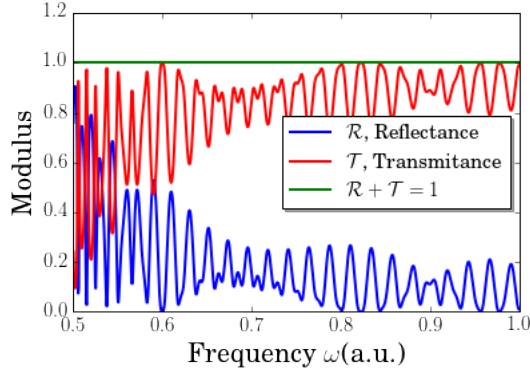


(b) Fase del coeficiente de transmisión r'_{1-6} en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

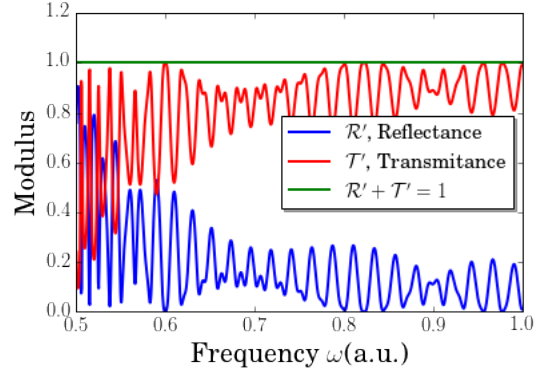
Figura 19: Fase y modulo de el coeficiente de transmisión r'_{1-6} en función de ω para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - 2\varepsilon_0 - \varepsilon_0$.

Transmitancias \mathcal{T} y \mathcal{T}' y Reflectancias \mathcal{R} y \mathcal{R}' :

Recordando las expresiones (5) y (6) y que para este problema $Y_{tr}/Y_{in} = \sqrt{2}$ para \mathcal{T} y $Y_{tr}/Y_{in} = 1/\sqrt{2}$ para \mathcal{T}' , entonces resolvemos nuevamente usando el notebook escrito en python disponible online en <https://goo.gl/BTPL6n>. Se procedió a graficar las transmitancias y las reflectancias, utilizando las ecuaciones (8) y (5) se muestra las transmitancias \mathcal{T} y \mathcal{T}' y con las ecuaciones (9) y (6) se muestra las reflectancias \mathcal{R} y \mathcal{R}' ,



(a) Gráfica de las transmitancia, \mathcal{T} , la reflectancia \mathcal{R} y su suma $\mathcal{T} + \mathcal{R} = 1$ en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .



(b) Gráfica de las transmitancia, \mathcal{T}' , la reflectancia \mathcal{R}' y su suma $\mathcal{T}' + \mathcal{R}' = 1$ en función de la frecuencia con unidades arbitrarias para ω .

Figura 20: Gráfica de las transmitancias, \mathcal{T} y \mathcal{T}' , y las reflectancias \mathcal{R} y \mathcal{R}' en función de ω para la interfaz $\varepsilon_0 - \varepsilon(\omega) - 2\varepsilon_0 - \varepsilon_0$. Se puede ver gráficamente que $\mathcal{T} + \mathcal{R} = 1$ y $\mathcal{T}' + \mathcal{R}' = 1$.

Campo eléctrico $Re(E)$ en la región $z \in [-d, 3d]$:

Ya que la onda incide desde la izquierda tenemos que el vector del campo eléctrico viajante (onda hacia la izquierda - y onda hacia la derecha +) en el plano 6 de la figura, es dado por ,

$$\begin{pmatrix} E_6^+ \\ E_6^- \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} t \\ 0 \end{pmatrix}.$$

Por lo tanto la evolución espacial del campo en la región ε_0 de la derecha es dada por la propagación de una onda hacia la derecha multiplicada por el coeficiente de transmisión t . Para hallar el campo en las otras regiones usamos las matrices de transferencia $\mathbf{T}_{1-2}, \mathbf{T}_{2-3}, \mathbf{T}_{3-4}, \mathbf{T}_{4-5}, \mathbf{T}_{5-6}$ para hallar el campo eléctrico en el resto del espacio.

Nuevamente usando el notebook escrito en python disponible online en <https://goo.gl/BTPL6n>, En la simulación usamos $\omega = 0,5 \text{ a.u.}$ y los parámetros (11), se procedió a graficar el campo eléctrico en función de la coordenada z , desde $z = -d$ hasta $z = 3d$, este se muestra a continuación,

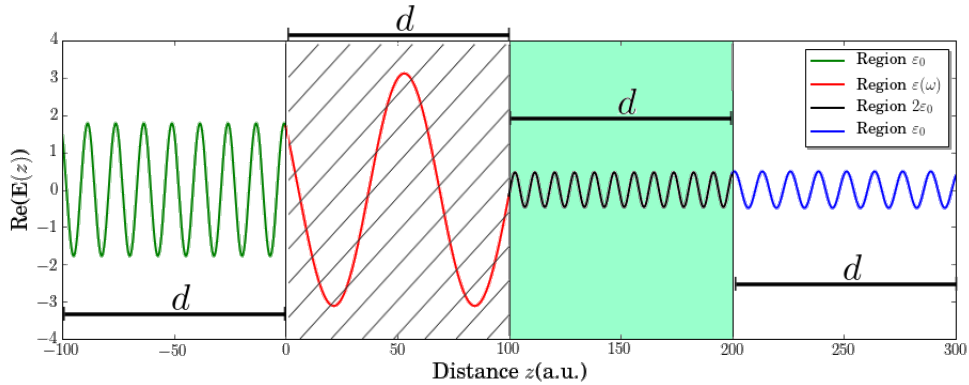


Figura 21: Gráfica del campo eléctrico en función de la coordenada z , desde $z = -d$ hasta $z = 3d$.