

Uitwerking tentamen Golven en Optica 18/11/99
 (zonder garantie)

1. a) $\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{L}}$ $m_A \frac{d^2x_A}{dt^2} = -\frac{m_A g}{L} x_A - k(x_A - x_B) \Rightarrow \frac{d^2x_A}{dt^2} = -(w_0^2 + w_i^2)x_A + w_i^2 x_B$
 $m_B \frac{d^2x_B}{dt^2} = -\frac{m_B g}{L} x_B + k(x_A - x_B) \Rightarrow \frac{d^2x_B}{dt^2} = w_0^2 x_A - (w_0^2 + w_i^2)x_B$
 met $w_i^2 = \frac{k}{m_A}$ $w_0^2 = \frac{k}{m_B}$

b) $\ddot{y}_1 = \ddot{x}_A + \frac{w_i^2}{w_0^2} \ddot{x}_B = - (w_0^2 + w_i^2)x_A + w_i^2 x_B + w_i^2 x_A - \frac{w_i^2}{w_0^2} w_0^2 x_B - w_i^2 x_B =$
 $= -w_0^2 \left[x_A + \frac{w_i^2}{w_0^2} x_B \right] = -w_0^2 y_1 \Rightarrow w_0^2 = w_0^2$
 $\ddot{y}_2 = \ddot{x}_A - \ddot{x}_B = - (w_0^2 + w_i^2)x_A + w_i^2 x_B - w_i^2 x_A + (w_0^2 + w_i^2)x_B =$
 $= - (w_0^2 + w_i^2 + w_0^2)(x_A - x_B) = -w_0^2 y_2 \text{ met } w_0^2 = w_0^2 + w_i^2 + w_0^2$

c) $x_B = x_A - y_2 \Rightarrow y_1 = x_A + \frac{w_i^2}{w_0^2}(x_A - y_2) \Rightarrow x_A = \frac{w_i^2 y_2 + w_0^2 y_1}{w_i^2 + w_0^2}$
 $x_B = x_A - y_2 = \frac{w_0^2(y_1 - y_2)}{w_i^2 + w_0^2} \Rightarrow x_A = \frac{w_i^2 C_2 \cos(w_0 t) + w_0^2 C_1 \cos(w_0 t)}{w_i^2 + w_0^2}$
 $x_B = \frac{w_0^2}{w_i^2 + w_0^2} (C_1 \cos w_0 t - C_2 \cos w_0 t)$
 $m_B \gg m_A \Rightarrow w_0^2 \ll w_i^2 \Rightarrow x_A \approx C_2 \cos w_0 t \text{ met } w_0^2 = w_0^2 + w_i^2$
 $x_B \approx 0$

Massa B staat nagenoeg stil door grote massaheid \rightarrow massa A trilt t.g.v. langer & ver.

d) $x_B = \frac{w_0^2}{w_i^2 + w_0^2} (2 \cos w_0 t - 2 \cos 2w_0 t) = \cos w_0 t - \cos 2w_0 t \text{ want } w_0^2 = w_0^2$
 (omdat $m_B = m_A$) en $w_0 = w_0$ (zie boven) en $w_0 = 2w_0$ (gegeven)
 Piek bij w_0 en $2w_0$.
 Fourier-reeks $x_B(t) = \frac{1}{2} a_0 + \sum_{n=1}^{\infty} [a_n \cos(n2\pi \frac{t}{T}) + b_n \sin(n2\pi \frac{t}{T})]$
 Kort periode $T = \frac{1}{w_0} = \frac{2\pi}{w_0} \Rightarrow a_1 = 1, a_2 = -1, \text{ alle andere } a_i \text{ en } b_i = 0$.

3 a) 2e Foules p. 109 & 110

b) 2e Foules p. 110/111 en p. 114/115

c) $N = n + ik \Rightarrow K = \frac{\omega}{c} N = \frac{\omega}{c} n + i \frac{\omega}{c} k = k + i\alpha$

Na glasplaat met dikte D : $\vec{E}(t) = \vec{E}_0(t) e^{iK \cdot D} = \vec{E}_0(t) e^{ikD} \cdot e^{-\alpha D} = \vec{E}_0(t) e^{i \frac{\omega D}{c}} e^{-\frac{\alpha D}{c}} (= \vec{E}_0(t) e^{i\delta} \cdot \alpha)$

d) Fase en amplitudeverandering t.g.v. glasstrook $\propto e^{i\delta}$

Amplitudefunctie $g(y) = \alpha e^{i\delta}$ voor $-\frac{b}{2} \leq y \leq \frac{b}{2}$, $g(y) = 1$ voor $-\frac{b}{2} < y < \frac{b}{2}$ en $\frac{b}{2} < y < \frac{b}{2}$, $g(y) = 0$ elders. Met $z = y \sin \theta$ vinden we

$$I = |U|^2 = \frac{4}{k^2 \sin^2 \theta} \left[\left\{ \sin(k \frac{b}{2} \sin \theta) - \sin(k \frac{b}{4} \sin \theta) + \alpha e^{i\delta} \sin(k \frac{b}{4} \sin \theta) \right\}^2 + \left\{ \alpha \sin \delta \sin(k \frac{b}{4} \sin \theta) \right\}^2 \right]$$

Tentamen Golven en Optica 18/11/99. Uitwerking Opgave 2.

- a. De impedantie van de spoel is $i\omega L$; de impedantie van de condensator is $(i\omega C)^{-1}$. In de lengterichting staan R_1 en L in serie, dus $Z_1(\omega) = R_1 + i\omega L$. In de dwarsrichting staan R_2 en C parallel, dus $Z_2(\omega)^{-1} = R_2^{-1} + [(i\omega C)^{-1}]^{-1} = R_2^{-1} + i\omega C$. Dus $Z_2(\omega) = (R_2^{-1} + i\omega C)^{-1}$.

b.

$$Z_0 = \sqrt{Z_1(\omega)Z_2(\omega)} = \sqrt{\frac{R_1 + i\omega L}{R_2^{-1} + i\omega C}} = \sqrt{\frac{\frac{L}{R_2 C} + i\omega L}{R_2^{-1} + i\omega C}} = \sqrt{\frac{\frac{L}{C}(R_2^{-1} + i\omega C)}{R_2^{-1} + i\omega C}} = \sqrt{\frac{L}{C}}$$

L en C zijn positieve reële getallen, dus Z_0 is zuiver reëel. Dit betekent dat (aan de ingang, maar ook verderop in de kabel omdat voor een half-oneindige kabel de impedantie $Z(x)$ niet van de plaats x afhangt) de stroom I en de spanning V in fase zijn ($V = IZ_0$ met Z_0 een Ohmse weerstand ter grootte $\sqrt{L/C}$).

c.

$$\begin{aligned}\gamma(\omega) &= \sqrt{(R_1 + i\omega L)(R_2^{-1} + i\omega C)} = \sqrt{\left(\frac{L}{R_2 C} + i\omega L\right)\left(\frac{1}{R_2} + i\omega C\right)} \\ &= \sqrt{\frac{L}{C}(R_2^{-1} + i\omega C)(R_2^{-1} + i\omega C)} = \sqrt{\frac{L}{C}(R_2^{-1} + i\omega C)} \\ &= \sqrt{\frac{L}{C}R_2^{-1} + i\omega\sqrt{\frac{L}{C}}C} = \sqrt{R_1 R_2} R_2^{-1} + i\omega\sqrt{LC} = \sqrt{\frac{R_1}{R_2}} + i\omega\sqrt{LC}\end{aligned}$$

Het spatiële gedrag van een half-oneindige transmissielijn wordt beschreven door een factor $\exp(-\gamma x)$. Het reële deel van γ geeft transmissieverlies; het imaginaire deel $i\kappa$ van γ geeft, in combinatie met het temporele gedrag $\exp(i\omega t)$, voortplanting van signalen.

- d. De voortplanting van signalen is dispersievrij want

$$v_{fase} = \frac{\omega}{k} = \frac{1}{\sqrt{LC}} = \frac{d\omega}{dk} = v_{groep}$$

De voortplantingsnelheid is $1/\sqrt{LC}$.

- e. Uit onderdeel [c.]: $\operatorname{Re}(\gamma) = \sqrt{R_1/R_2} = 10^{-3} \text{ m}^{-1}$. De amplitude van een signaal is gehalveerd wanneer geldt $\exp(-\operatorname{Re}(\gamma)x) = 1/2$, dus als $x = \ln 2/\operatorname{Re}(\gamma) = \ln 2/10^{-3} \approx 693 \text{ m}$.

De andere helft van het signaal is gedissipeerd in de Ohmse weerstanden R_1 en R_2 .