

Felder und Wellen

WS 2011/2012

Musterlösung zur 12. Übung

29. Aufgabe

$\vec{H}$ -Feld in Kugelkoordinaten

$$\vec{H} = A e^{j(\omega t - kr)} \left(\frac{jk}{r} + \frac{1}{r^2} \right) \sin \vartheta \vec{e}_\varphi$$

- a) Das $\vec{H}$ -Feld beschreibt eine harmonische Welle, es gelten die Maxwellgleichungen mit $\rho = 0, \vec{j} = 0$. Das $\vec{E}$ -Feld wird berechnet mit

$$\text{rot } \vec{H} = \varepsilon \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} = j\omega\varepsilon \vec{E}$$

Das $\vec{H}$ -Feld hat nur eine φ -Komponente und hängt nur von r, ϑ ab.

$$\text{rot } \vec{H} = \vec{e}_r \frac{1}{r \sin \vartheta} \frac{\partial}{\partial \vartheta} (H_\varphi \sin \vartheta) - \vec{e}_\vartheta \frac{1}{r} \frac{\partial}{\partial r} (r H_\varphi) = j\omega\varepsilon \vec{E}$$

Das $\vec{E}$ -Feld besitzt also eine r - und eine ϑ -Komponente.

$$\begin{aligned} j\omega\varepsilon E_r &= A e^{j(\omega t - kr)} \left(\frac{jk}{r} + \frac{1}{r^2} \right) \frac{1}{r \sin \vartheta} \frac{\partial}{\partial \vartheta} \sin^2 \vartheta \\ &= A e^{j(\omega t - kr)} \left(\frac{jk}{r} + \frac{1}{r^2} \right) \frac{2 \sin \vartheta \cos \vartheta}{r \sin \vartheta} \\ \Rightarrow E_r &= 2 \frac{A}{\omega\varepsilon} e^{j(\omega t - kr)} \left(\frac{k}{r^2} - \frac{j}{r^3} \right) \cos \vartheta \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} j\omega\varepsilon E_\vartheta &= -A \sin \vartheta \frac{1}{r} \frac{\partial}{\partial r} \left(r e^{j(\omega t - kr)} \left(\frac{jk}{r} + \frac{1}{r^2} \right) \right) \\ &= -A \sin \vartheta \frac{1}{r} \frac{\partial}{\partial r} \left(e^{j(\omega t - kr)} \left(jk + \frac{1}{r} \right) \right) \\ &= -A \sin \vartheta \frac{1}{r} e^{j(\omega t - kr)} \left(-jk \left(jk + \frac{1}{r} \right) - \frac{1}{r^2} \right) \\ &= -A \sin \vartheta \frac{1}{r} e^{j(\omega t - kr)} \left(k^2 - \frac{jk}{r} - \frac{1}{r^2} \right) \\ \Rightarrow E_\vartheta &= \frac{A}{\omega\varepsilon} e^{j(\omega t - kr)} \left(\frac{jk^2}{r} + \frac{k}{r^2} - \frac{j}{r^3} \right) \sin \vartheta \end{aligned}$$

b) Für große r dominieren die Terme mit $\frac{1}{r}$.

$$\begin{aligned}H_\varphi &\simeq A e^{j(\omega t - kr)} \left(\frac{jk}{r} \right) \sin \vartheta \\E_\vartheta &\simeq \frac{A}{\omega \varepsilon} e^{j(\omega t - kr)} \left(\frac{jk^2}{r} \right) \sin \vartheta \\E_r &\simeq 0\end{aligned}$$

Mit $k = \frac{\omega}{c}$ und $c = \frac{1}{\sqrt{\mu \varepsilon}}$

$$\begin{aligned}H_\varphi &= A e^{j(\omega t - kr)} \left(\frac{jk}{r} \right) \sin \vartheta \\E_\vartheta &= \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} A e^{j(\omega t - kr)} \left(\frac{jk}{r} \right) \sin \vartheta\end{aligned}$$

Damit ist $E_\vartheta = \Gamma H_\varphi$ mit $\Gamma = \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}}$, äquivalent zu den ebenen Wellen. Die reellen Felder sind, mit $(\operatorname{Re} \{j e^{jx}\} = \operatorname{Re} \{j (\cos x + j \sin x)\} = -\sin x)$:

$$\begin{aligned}H_\varphi &= -\frac{Ak}{r} \sin \vartheta \sin(\omega t - kr) \\E_\vartheta &= -\sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} \frac{Ak}{r} \sin \vartheta \sin(\omega t - kr)\end{aligned}$$

Der reelle Poyntingvektor $\vec{S} = \vec{E} \times \vec{H}$ ist, mit $\vec{e}_\vartheta \times \vec{e}_\varphi = \vec{e}_r$

$$\begin{aligned}\vec{S} &= E_\vartheta H_\varphi \vec{e}_r \\&= \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} \frac{A^2 k^2}{r^2} \sin^2 \vartheta \sin^2(\omega t - kr) \vec{e}_r\end{aligned}$$

Der zeitliche Mittelwert davon ist

$$\bar{\vec{S}} = \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} \frac{A^2 \omega^2}{2c^2 r^2} \sin^2 \vartheta \vec{e}_r$$

Der komplexe Poyntingvektor $\vec{S} = \vec{E} \times \vec{H}^*$

$$\begin{aligned}\vec{S} &= \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} A e^{j(\omega t - kr)} \left(\frac{jk}{r} \right) \sin \vartheta \vec{e}_\vartheta \times A e^{-j(\omega t - kr)} \left(\frac{-jk}{r} \right) \sin \vartheta \vec{e}_\varphi \\&= \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} \frac{A^2 \omega^2}{c^2 r^2} \sin^2 \vartheta \vec{e}_r\end{aligned}$$

Der komplexe Poyntingvektor ist reell und gleich dem doppelten zeitlichen Mittelwert des reellen Poynting-Vektors. Allgemein

$$\bar{\vec{S}} = \frac{1}{2} \Re(\vec{S})$$

Die abgestrahlte mittlere Leistung ist:

$$\begin{aligned}
 P &= \oint \vec{S} d\vec{f} = \iiint S r^2 \sin \vartheta d\vartheta d\varphi \\
 &= \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} \frac{A^2 \omega^2}{2c^2 r^2} 2\pi r^2 \int_0^\pi \sin^3 \vartheta d\vartheta \\
 &= \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} \frac{A^2 \omega^2}{2c^2} 2\pi \left[-\cos \vartheta + \frac{1}{3} \cos^3 \vartheta \right]_0^\pi \\
 &= \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} \frac{A^2 \omega^2}{c^2} \pi \left[1 - \frac{1}{3} - \left(-1 + \frac{1}{3} \right) \right] \\
 &= \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} \frac{A^2 \omega^2}{c^2} \frac{4}{3} \pi
 \end{aligned}$$

30. Aufgabe

Hinlaufende Welle:

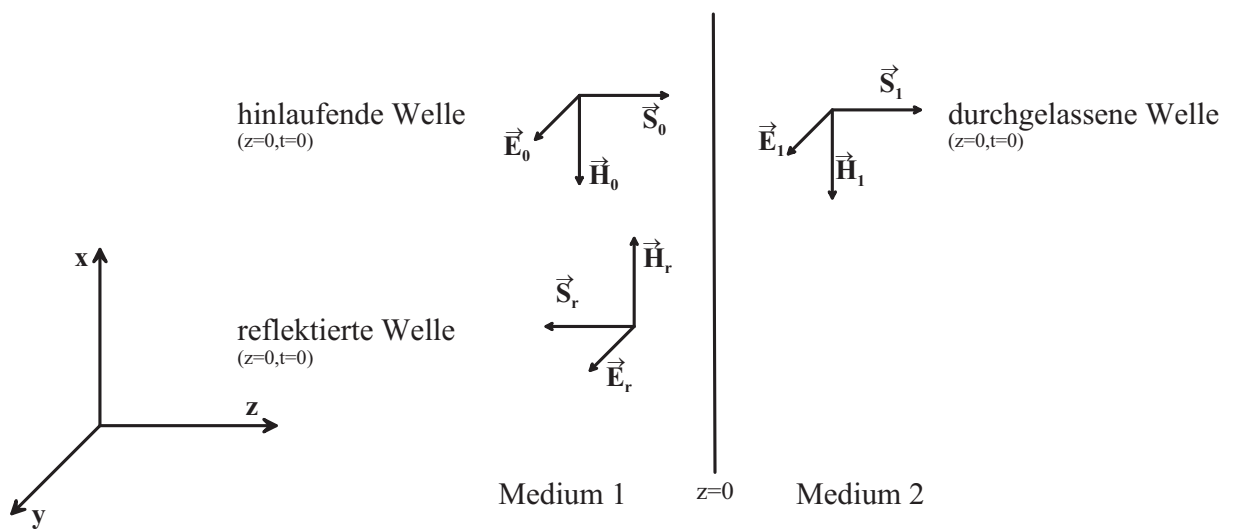
$$\begin{aligned}
 \vec{E}_0 &= E_0 e^{j(\omega t - k_0 z)} \vec{e}_y \\
 \vec{H}_0 &= H_0 e^{j(\omega t - k_0 z)} \vec{e}_x
 \end{aligned}$$

Reflektierte Welle:

$$\begin{aligned}
 \vec{E}_r &= E_r e^{j(\omega t + k_0 z)} \vec{e}_y \\
 \vec{H}_r &= H_r e^{j(\omega t + k_0 z)} \vec{e}_x
 \end{aligned}$$

Durchgelassene Welle:

$$\begin{aligned}
 \vec{E}_1 &= E_1 e^{j(\omega t - k_1 z)} \vec{e}_y \\
 \vec{H}_1 &= H_1 e^{j(\omega t - k_1 z)} \vec{e}_x
 \end{aligned}$$



a) Die Wellenzahl im leitfähigen Medium ist (Skript Kapitel 9.3.2):

$$k_1 = \omega \sqrt{\varepsilon_0 \mu_0 \left(1 - j \frac{\kappa}{\varepsilon_0 \omega}\right)}$$

Verwendet man

$$\operatorname{rot} \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}$$

und setzt ein, erhält man:

$$\begin{aligned} j k_1 E_1 &= -j \omega \mu_0 H_1 \\ E_1 &= -\frac{\omega \mu_0}{k_1} H_1 \\ E_1 &= -\frac{\omega \mu_0}{\omega \sqrt{\varepsilon_0 \mu_0 \left(1 - j \frac{\kappa}{\varepsilon_0 \omega}\right)}} H_1 \\ E_1 &= -\sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0 - j \frac{\kappa}{\omega}}} H_1 \end{aligned}$$

und

$$\Gamma_1 = \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0 - j \frac{\kappa}{\omega}}}$$

b) Mit dem Ansatz

$$\Gamma_1 = \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon}}$$

und den Gleichungen von Kapitel 9.4.2.1

$$\varepsilon = \varepsilon_0 - j \frac{\kappa}{\omega}$$

erhält man ebenfalls:

$$\Gamma_1 = \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0 - j \frac{\kappa}{\omega}}}$$

c) Die Beziehung zwischen den H und E-Feldern der noch nicht betrachteten Bereiche erhält man analog zu Aufgabe a).

$$\begin{aligned} E_0 &= -\Gamma_0 H_0 \\ E_r &= \Gamma_0 H_r \\ E_1 &= -\Gamma_1 H_1 \end{aligned}$$

Es gelten wieder die Stetigkeitsbedingungen für das E- und H-Feld:

$$E_0 + E_r = E_1 \tag{1}$$

$$H_0 + H_r = H_1 \tag{2}$$

Eliminiert man H aus der unteren Gleichung erhält man:

$$-\frac{E_0}{\Gamma_0} + \frac{E_r}{\Gamma_0} = -\frac{E_1}{\Gamma_1} \quad (3)$$

Aus (1) folgt:

$$E_r = E_1 - E_0 \quad (4)$$

in (3) eingesetzt:

$$-\frac{E_0}{\Gamma_0} + \frac{E_1 - E_0}{\Gamma_0} = -\frac{E_1}{\Gamma_1} \quad (5)$$

$$-\frac{2E_0}{\Gamma_0} = -E_1 \left(\frac{1}{\Gamma_0} + \frac{1}{\Gamma_1} \right) \quad (6)$$

$$E_1 = 2E_0 \frac{1}{\Gamma_0 \left(\frac{1}{\Gamma_0} + \frac{1}{\Gamma_1} \right)} \quad (7)$$

$$E_1 = E_0 \frac{2\Gamma_1}{\Gamma_0 + \Gamma_1} \quad (8)$$

Und in (4) eingesetzt, erhält man:

$$E_r = E_0 \left(\frac{2\Gamma_1}{\Gamma_0 + \Gamma_1} - 1 \right) = E_0 \frac{\Gamma_1 - \Gamma_0}{\Gamma_0 + \Gamma_1} \quad (9)$$

Damit lassen sich auch die H-Felder direkt angeben:

$$H_1 = -E_0 \frac{2}{\Gamma_0 + \Gamma_1} \quad (10)$$

$$H_r = \frac{E_0}{\Gamma_0} \frac{\Gamma_1 - \Gamma_0}{\Gamma_0 + \Gamma_1} \quad (11)$$

- d) Der Phasewinkel φ zwischen H und E ist durch den Phasenwinkel des komplexen Wellenwiderstandes gegeben.

$$\varphi = \angle(\Gamma_1) = \angle \left(\sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0 - j \frac{\kappa}{\omega}}} \right) = -\angle \left(\sqrt{\frac{\varepsilon_0}{\mu_0} - j \frac{\kappa}{\mu_0 \omega}} \right)$$

Hier wurde ausgenutzt, dass sich das Phasenvorzeichen ändert, wenn man den Kehrwert einer komplexen Zahl nimmt. Die Wurzel ändert die Phase um $\frac{1}{2}$:

$$\begin{aligned} \varphi &= -\frac{1}{2} \angle \left(\frac{\varepsilon_0}{\mu_0} - j \frac{\kappa}{\mu_0 \omega} \right) \\ &= -\frac{1}{2} \arctan \left(-\frac{\kappa}{\varepsilon_0 \omega} \right) = \frac{1}{2} \arctan \left(\frac{\kappa}{\varepsilon_0 \omega} \right) \end{aligned}$$

Für $\kappa \gg \varepsilon_0 \omega$ (gute Leitfähigkeit) erhält man:

$$\varphi = \frac{\pi}{4}$$

Also eine Phasenverschiebung von 45° .

- d) Zerlegt man die komplexe Wellenzahl in Real- und Imaginärteil, dann kann man schreiben:

$$k_1 = k_R - jk_I$$

Hier wurde ein Minuszeichen verwendet, da die Wellenzahl k_1 einen negativen Imaginärteil hat. Berechnet man demit das E-Feld, erhält man:

$$\begin{aligned}\vec{E}_1 &= E_1 e^{j(\omega t - (k_R - jk_I)z)} \vec{e}_y \\ &= E_1 e^{j(\omega t - k_R z)} e^{-k_I z} \vec{e}_y\end{aligned}$$

Die Welle wird im Medium stark gedämpft. Die Energie wird über den Ohmschen Widerstand in Wärme umgewandelt.

- f) Energiedichtebilanz

Für eine Energiedichtebilanz werden zunächst die komplexen Pointingvektoren $S = EH^*$ berechnet:

$$\begin{aligned}S_0 &= \frac{E_0^2}{\Gamma_0} \\ S_r &= \frac{E_0^2}{\Gamma_0} \frac{\Gamma_1 - \Gamma_0}{\Gamma_1 + \Gamma_0} \frac{\Gamma_1^* - \Gamma_0}{\Gamma_1^* + \Gamma_0} \\ S_1 &= E_0^2 \frac{4\Gamma_1}{(\Gamma_1 + \Gamma_0)(\Gamma_1^* + \Gamma_0)}\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}S_r + S_1 &= \frac{E_0^2}{\Gamma_0} \frac{\Gamma_1 \Gamma_1^* - \Gamma_0 \Gamma_1 - \Gamma_0 \Gamma_1^* + \Gamma_0^2 + 4\Gamma_0 \Gamma_1}{\Gamma_1 \Gamma_1^* + \Gamma_0 \Gamma_1 + \Gamma_0 \Gamma_1^* + \Gamma_0^2} \\ &= \frac{E_0^2}{\Gamma_0} \frac{\Gamma_1 \Gamma_1^* - 2\Gamma_0 \operatorname{Re}\{\Gamma_1\} + \Gamma_0^2 + 4\Gamma_0 (\operatorname{Re}\{\Gamma_1\} + j \operatorname{Im}\{\Gamma_1\})}{\Gamma_1 \Gamma_1^* + 2\Gamma_0 \operatorname{Re}\{\Gamma_1\} + \Gamma_0^2} \\ &= \frac{E_0^2}{\Gamma_0} \frac{\Gamma_1 \Gamma_1^* + 2\Gamma_0 \operatorname{Re}\{\Gamma_1\} + \Gamma_0^2 + j4\Gamma_0 \operatorname{Im}\{\Gamma_1\}}{\Gamma_1 \Gamma_1^* + 2\Gamma_0 \operatorname{Re}\{\Gamma_1\} + \Gamma_0^2}\end{aligned}$$

Für die Realteile der Pointingvektoren muss die Energiedichtebilanz gelten:

$$\operatorname{Re}\{S_0\} = \operatorname{Re}\{S_r + S_1\}$$

$$\begin{aligned}\operatorname{Re}\{S_0\} &= \frac{E_0^2}{\Gamma_0} \\ \operatorname{Re}\{S_r + S_1\} &= \frac{E_0^2}{\Gamma_0} \frac{\Gamma_1 \Gamma_1^* + 2\Gamma_0 \operatorname{Re}\{\Gamma_1\} + \Gamma_0^2}{\Gamma_1 \Gamma_1^* + 2\Gamma_0 \operatorname{Re}\{\Gamma_1\} + \Gamma_0^2} \\ &= \frac{E_0^2}{\Gamma_0}\end{aligned}$$

Betrachtet man einen sehr guten Leiter mit $\kappa \rightarrow \infty$ erhält man:

$$\begin{aligned}\lim_{\kappa \rightarrow \infty} \Gamma_1 &= \lim_{\kappa \rightarrow \infty} \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0 - j\frac{\kappa}{\omega}}} = 0 \\ \Rightarrow S_r &= S_0 \quad S_1 = 0\end{aligned}$$

Es erfolgt also eine Totalreflexion. Metalle sind daher gute Reflektoren.