Zeitharmonische Maxwell-Gleichungen

für anisotrope, homogene Medien

$$\nabla \times \underline{\vec{H}} = \underline{\vec{J}} + j\omega\varepsilon\underline{\vec{E}} \qquad \iff \qquad \oint_{\partial A} \underline{\vec{H}} \cdot d\vec{s} = \iint_{A} \left(\underline{\vec{J}} + j\omega\varepsilon\underline{\vec{E}}\right) \cdot d\vec{A}$$

$$-\nabla \times \underline{\vec{E}} = \underline{\vec{M}} + j\omega\mu\underline{\vec{H}} \qquad \iff \qquad -\oint_{\partial A} \underline{\vec{E}} \cdot d\vec{s} = \iint_{A} \left(\underline{\vec{M}} + j\omega\mu\underline{\vec{H}}\right) \cdot d\vec{A}$$

$$\nabla \cdot \underline{\vec{H}} = \underline{\rho}_{m}/\mu \qquad \iff \qquad \oiint_{\partial V} \underline{\vec{H}} \cdot d\vec{A} = \frac{1}{\mu} \iiint_{V} \underline{\rho}_{m} dV$$

$$\nabla \cdot \underline{\vec{E}} = \underline{\rho}_{e}/\varepsilon \qquad \iff \qquad \oiint_{\partial V} \underline{\vec{E}} \cdot d\vec{A} = \frac{1}{\varepsilon} \iiint_{V} \underline{\rho}_{e} dV$$

für Freiraumausbreitung und allgemein Vakuum: $\underline{\rho}_e=\underline{\rho}_m=0$ und $\underline{\vec{J}}=\underline{\vec{M}}=\vec{0}$ Poynting-Vektor; Wirkleistung

$$\underline{\vec{S}} = \frac{1}{2}\underline{\vec{E}} \times \underline{\vec{H}}^* \quad ; \quad P = \oiint \Re \left\{ \underline{\vec{S}} \right\} \mathrm{d}\vec{A} = \frac{1}{2} \oiint \Re \left\{ \underline{\vec{E}} \times \underline{\vec{H}}^* \right\} \mathrm{d}\vec{A}$$

Polarisation

Drehsinn und Form

- $0^{\circ} < a_{\rm x} a_{\rm y} < 180^{\circ} : E_{0\rm x}$ eilt $E_{0\rm y}$ vor, rechtsdrehend
- $0^{\circ} < a_{\rm v} a_{\rm x} < 180^{\circ} : E_{0\rm v}$ eilt $E_{0\rm x}$ vor, linksdrehend
- $a_x a_y = 0^\circ$ oder $a_x a_y = 180^\circ$: E_{0x} oder E_{0y} gleich- oder gegenphasig, linear
- $a_x a_y = 90^\circ$ und $|\underline{E}_{0x}| = |\underline{E}_{0y}|$: rechtsdrehend, zirkular
- $a_y a_x = 90^\circ$ und $|\underline{E}_{0x}| = |\underline{E}_{0y}|$: linksdrehend, zirkular

HowTo: zeichnen einer Polarisationsellipse

1. Realteile der komplexen Amplituden

$$E_{0x} = \Re\{\underline{E}_{0x}e^{j\omega t}\} = A\cos(\omega t) - B\sin(\omega t)$$

$$E_{0y} = \Re\{\underline{E}_{0y}e^{j\omega t}\} = C\cos(\omega t) - D\sin(\omega t)$$

2. Maximalwerte der Komponenten berechnen

$$E_{0x,\text{max}} = |E_{0x}| = \sqrt{A^2 + B^2}$$

$$E_{0v,\text{max}} = |E_{0v}| = \sqrt{C^2 + D^2}$$

3. Betrag des Ellipsenradius

$$\|\vec{E}_0\| = \sqrt{E_{0x}^2 + E_{0y}^2} = \sqrt{A_0 + A_1 \cos(2\omega t) - A_2 \sin(2\omega t)}$$

verwendete Additionstheoreme:

$$\cos^{2}(\alpha) = \frac{1}{2}(1 + \cos(2\alpha))$$
$$\sin^{2}(\alpha) = \frac{1}{2}(1 - \cos(2\alpha))$$
$$\sin(\alpha)\cos(\beta) = \frac{1}{2}(\sin(\alpha - \beta) + \sin(\alpha + \beta))$$

4. Umformen des hinteren Ausdrucks

$$A_1 \cos(2\omega t) - A_2 \sin(2\omega t) = \Re\left\{ (A_1 + jA_2)e^{j2\omega t} \right\}$$
$$= \sqrt{A_1^2 + A_2^2} \cos\left(2\omega t + \arctan\left(\frac{A_2}{A_1}\right)\right)$$

5. maximale und minimale Amplitude

$$E_{\min}^{\max} = \sqrt{A_0 \pm \sqrt{A_1^2 + A_2^2}}$$

6. Berechnung der Zeitpunkte aus der Phase

$$2\omega t_{\min}^{\max} + \arctan\left(\frac{A_2}{A_1}\right) = 0$$

7. Winkel der maximalen und Minimalen Amplituden

$$\tan(\alpha) = \frac{E_{0y}\left(t_{\min}^{\max}\right)}{E_{0x}\left(t_{\min}^{\max}\right)} = \frac{C\cos\left(\omega t_{\min}^{\max}\right) - D\sin\left(\omega t_{\min}^{\max}\right)}{A\cos\left(\omega t_{\min}^{\max}\right) - B\sin\left(\omega t_{\min}^{\max}\right)}$$

EM-Wellen: allgemeine Zusammenhänge Wellenleiter (konstanter Querschnitt)

$$\lambda = \frac{\lambda_0}{\sqrt{1 - \left(\frac{\beta_c}{\beta_0}\right)^2}} = \frac{\lambda_0}{\sqrt{1 - \left(\frac{f_c}{f}\right)^2}} = \frac{\lambda_0}{\sqrt{1 - \left(\frac{\lambda_0}{\lambda_c}\right)^2}}$$

Phasengeschwindigkeit

$$v_{\rm p} = \frac{c}{\sqrt{1 - \left(\frac{\beta_c}{\beta_0}\right)^2}} = \frac{c}{\sqrt{1 - \left(\frac{f_c}{f}\right)^2}} = \frac{c}{\sqrt{1 - \left(\frac{\lambda_0}{\lambda_c}\right)^2}}$$

Gruppengeschwindigkeit

$$v_{\rm g} = c\sqrt{1 - \left(\frac{\beta_c}{\beta_0}\right)^2} = c\sqrt{1 - \left(\frac{f_c}{f}\right)^2} = c\sqrt{1 - \left(\frac{\lambda_0}{\lambda_c}\right)^2}$$

Zusammenhang Geschwindigkeiten

$$c_0^2 = v_{\rm g} \cdot v_{\rm p}$$

Kritische Frequenzen (a > b)

$$f_{c,m,n} = \frac{c}{2} \cdot \sqrt{\left(\frac{m}{a}\right)^2 + \left(\frac{n}{b}\right)^2}$$

Zweileitersysteme

Gruppen- und Phasengeschwindigkeit

$$v_{\rm g}=v_{\rm p}=\frac{1}{\sqrt{\varepsilon\mu}}=\frac{1}{\sqrt{L'C'}}=c$$

Leitungsbeläge Koaxialleitung

$$C' = \frac{C}{l} = \frac{2\pi\varepsilon}{\ln\left(\frac{D}{d}\right)}$$
 $L' = \frac{\varepsilon\mu}{C'} = \frac{\mu\ln\left(\frac{D}{d}\right)}{2\pi}$

Wellenwiderstand

$$\pm Z_{\rm L} = \frac{\underline{U}(z)}{\underline{I}(z)} = \frac{\underline{U}_0}{\underline{I}_0}$$

Koaxialleitung

Wellenwiderstand und Leistung

$$Z_{\rm L} = \frac{1}{2\pi} Z_{\rm F0} \ln \left(\frac{D}{d} \right) \qquad P = \frac{1}{2} Z_{\rm L} I_{\rm max}^2 = \frac{1}{2} \frac{U_{\rm max}^2}{Z_{\rm L}}$$

Feldstärken

$$H_{\text{max}} = \frac{I_{\text{max}}}{\pi d}$$
 $E_{\text{max}} = Z_{\text{F}} H_{\text{max}}$

Strahlungsleistungsdichten Innen- und Außenleiter

$$S_{\rm I} = \frac{1}{2} E_{\rm max} \cdot H_{\rm max} \qquad S_{\rm A} = S_{\rm I} \frac{d^2}{D^2}$$

Feldwellenwiderstand

TE-Wellen

$$\begin{split} Z_{FH} &= \pm \frac{\vec{\underline{E}}_x}{\vec{\underline{H}}_y} = \mp \frac{\vec{\underline{E}}_y}{\vec{\underline{H}}_x} \\ &= \frac{\omega \mu}{\beta} = \frac{\omega \mu}{\beta_0 \sqrt{1 - \left(\frac{\beta_c}{\beta_0}\right)^2}} = \frac{Z_F}{\sqrt{1 - \left(\frac{\beta_c}{\beta_0}\right)^2}} = \frac{Z_F}{\sqrt{1 - \left(\frac{f_c}{f_0}\right)^2}} = \frac{Z_F}{\sqrt{1 - \left(\frac{\lambda_0}{\lambda_c}\right)^2}} \end{split}$$

TM-Wellen

$$\begin{split} Z_{FE} &= \pm \frac{\vec{\underline{E}}_x}{\vec{\underline{H}}_y} = \mp \frac{\vec{\underline{E}}_y}{\vec{\underline{H}}_x} = \frac{\beta}{\omega \varepsilon} = \frac{\beta_0 \sqrt{1 - \left(\frac{\beta_c}{\beta_0}\right)^2}}{\omega \varepsilon} \\ &= Z_F \sqrt{1 - \left(\frac{\beta_c}{\beta_0}\right)^2} = Z_F \sqrt{1 - \left(\frac{f_c}{f_0}\right)^2} = Z_F \sqrt{1 - \left(\frac{\lambda_0}{\lambda_c}\right)^2} \end{split}$$

TEM-Wellen

$$\frac{\underline{\underline{E}}_x}{\underline{\underline{H}}_y} = -\frac{\underline{\underline{E}}_y}{\underline{\underline{H}}_x} = \pm \frac{\omega \mu}{\beta} = \pm \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} = \pm Z_F$$

$$Z_{F0} = \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0}} = 120\pi\Omega = 377\Omega$$

Antennentheorie

Kenngrößen von Antennen

Strahlungsleistungsdichte (Kugel/Dipol)

$$S_0 = \frac{P}{4\pi r^2}$$
 $S(\vartheta, \varphi) = \frac{1}{2} Z_F \left(\frac{\beta |\underline{I}_0| l \sin(\vartheta)}{4\pi r}\right)^2$

Richtfaktor

$$D = \frac{S_{\text{max}}}{S_0} = \frac{S_{\text{max}}}{P} \cdot 4\pi r \qquad \text{bzw.} \qquad D(\vartheta, \varphi) = \frac{S(\vartheta, \varphi)}{S_0}$$

Gewinn

$$G = \eta D$$

Zusammenhang zwischen Wirkfläche und Gewinn für alle Antennen

$$\frac{A}{G} = \frac{\lambda^2}{4\pi}$$

Richcharakteristik

$$C(\vartheta,\varphi) = \frac{\left\| \underline{\vec{E}}(\vartheta,\varphi) \right\|}{\left\| \underline{\vec{E}} \right\|_{\max}} = \frac{\left\| \underline{\vec{H}}(\vartheta,\varphi) \right\|}{\left\| \underline{\vec{H}} \right\|_{\max}} = \sqrt{\frac{S(\vartheta,\varphi)}{S_{\max}}}$$

Abgestrahlte Leistung

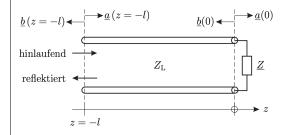
$$P = \iint S dA = \iint S_0 DC^2(\vartheta, \varphi) dA$$

Fußpunktimpedanz und Strahlungswiderstand

$$\underline{Z}_{A} = \frac{\underline{U}_{0}}{\underline{I}_{0}} \qquad R_{S} = \frac{2P}{|\underline{I}_{0}|^{2}}$$

Reflexion

Abstandsabhängige komplexe Wellenamplituden



$$\underline{\alpha}(z) = \underline{\alpha}_0(z)e^{-j\beta z} \qquad \underline{\Gamma}_0 = \frac{\underline{b}_0}{\underline{a}_0}$$

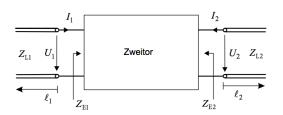
$$\underline{b}(z) = \underline{b}_0(z)e^{+j\beta z} \qquad \underline{\Gamma}(z) = \frac{\underline{a}(z)}{b(z)} = \frac{\underline{b}_0e^{+j\beta z}}{a_0e^{-j\beta z}} = \underline{\Gamma}_0e^{+j2\beta z}$$

U(z) und I(z) können so berechnet werden wie an einem Tor eines Zweitores. Dafür Ausdruck so umformen, dass Abhängigkeit nur noch von a

$$\underline{a}(z) = \frac{\underline{U}(z)}{\sqrt{Z_{\rm L}}} = \pm \sqrt{Z_{\rm L}}\underline{I}(z)$$

Zweitore

Wellengrößen





Komplexe Wellenamplituden

$$a_i = \frac{U_{\text{h}i}}{\sqrt{Z_{\text{L}_i}}}$$
 (hinlaufenden normierte Spannungswelle an Tor i)

$$b_i = \frac{U_{\text{r}i}}{\sqrt{Z_{\text{L}i}}}$$
 (rücklaufende normierte Spannungswelle an Tor i)

Spannung und Strom an Tor i

$$U_i = (a_i + b_i)\sqrt{Z_{Li}}$$

$$a_i = \frac{U_i + Z_{Li}I_i}{2\sqrt{Z_{Li}}}$$

$$I_i = \frac{a_i - b_i}{\sqrt{Z_{Li}}}$$

$$b_i = \frac{U_i - Z_{Li}I_i}{2\sqrt{Z_{Li}}}$$

Wirkleistung

$$P_{wai} = \frac{1}{2} a_i a_i^* = \frac{U_{\text{h}i} U_{\text{h}i}^*}{2 Z_{\text{L}i}} = \frac{1}{2} |a_i|^2 \qquad P_{wbi} = \frac{1}{2} b_i b_i^* = \frac{U_{\text{r}i} U_{\text{r}i}^*}{2 Z_{\text{L}i}} = \frac{1}{2} |b_i|^2$$

Matrizen

Streumatrix

$$\underline{b} = \underline{S} \cdot \underline{a}$$

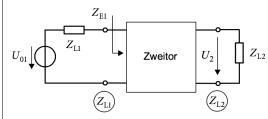
Transmissionsmatrix

$$\begin{split} \begin{pmatrix} \underline{a}_1 \\ \underline{b}_1 \end{pmatrix} &= \begin{pmatrix} \underline{T}_{11} & \underline{T}_{12} \\ \underline{T}_{21} & \underline{T}_{22} \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} \underline{b}_2 \\ \underline{a}_2 \end{pmatrix} \\ \underline{\boldsymbol{T}} &= \frac{1}{\underline{S}_{21}} \cdot \begin{pmatrix} 1 & -\underline{S}_{22} \\ \underline{S}_{11} & -\det(\underline{\boldsymbol{S}}) \end{pmatrix} \\ \underline{\boldsymbol{S}} &= \frac{1}{\underline{T}_{11}} \cdot \begin{pmatrix} \underline{T}_{21} & \det(\underline{\boldsymbol{T}}) \\ 1 & -\underline{T}_{12} \end{pmatrix} \end{split}$$

Kettenmatrix

$$\begin{pmatrix} \underline{U}_1 \\ \underline{I}_1 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \underline{A} & \underline{B} \\ \underline{C} & \underline{D} \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} \underline{U}_2 \\ -\underline{I}_2 \end{pmatrix}$$

Streuparameter



Reflexionsfaktoren

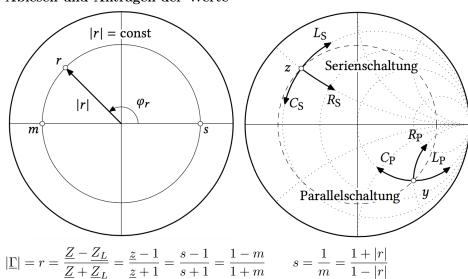
$$\underline{S}_{ii} = \frac{Z_{Ei} - Z_{Li}}{Z_{Ei} + Z_{Li}}$$

Transmissionsfaktoren

$$\underline{S}_{ji} = \frac{2U_j}{U_{0i}} \sqrt{\frac{Z_{\text{L}i}}{Z_{\text{L}j}}}$$
 Statt Spannungsverhältnis Widerstandsverhältnis einsetzen

Smith-Diagramme

Ablesen und Antragen der Werte



$$|s| = r = \frac{Z - Z_L}{Z + Z_L} = \frac{z - 1}{z + 1} = \frac{s - 1}{s + 1} = \frac{1 - m}{1 + m}$$
 $s = \frac{1}{m} = \frac{1 + |r|}{1 - |r|}$