# 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

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

### Polarisation

#### Drehsinn und Form

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

## HowTo: zeichnen einer Polarisationsellipse

1. Realteile der komplexen Amplituden

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

2. Maximalwerte der Komponenten berechnen

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

3. Betrag des Ellipsenradius

$$\begin{aligned} & \|\vec{E}_0\| = \sqrt{E_{0x}^2 + E_{0y}^2} = \sqrt{A_0 + A_1 \cos(2\omega t) - A_2 \sin(2\omega t)} \\ & = \sqrt{\frac{A^2 + B^2 + C^2 + D^2}{2} + \frac{A^2 - B^2 + C^2 - D^2}{2} \cos(2\omega t) - (AB + CD)\sin(2\omega t)} \end{aligned}$$

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

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

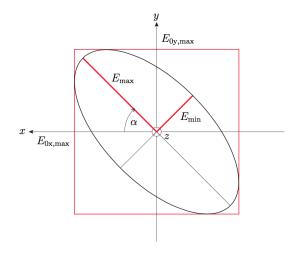
6. Berechnung der Zeitpunkte aus der Phase

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

7. Winkel der maximalen und Minimalen Amplituden

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

8. Ellipse zeichnen



# 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)

$$f_{c,m,n} = \frac{c}{2} \cdot \sqrt{\left(\frac{m}{a}\right)^2 + \left(\frac{n}{b}\right)^2}$$
  $f_c = \frac{\beta_c}{2\pi\sqrt{\varepsilon\mu}} = \frac{f_{c0}}{\sqrt{\varepsilon_r\mu_r}}$   $\beta_c^2 = \beta_0^2 - \beta$ 

#### 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

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

TM-Wellen

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

TEM-Wellen

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

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

### Antennentheorie

## Feldgrößen

Vektorpotential Fernfeldnäherung

$$\underline{\vec{A}}(\vec{r}) = \frac{\mu e^{-j\beta r}}{4\pi r} \iiint_{V} \underline{\vec{J}} e^{j\beta r' \cos(\xi)} dV'$$

Feldstärken

$$| \underline{\vec{B}} \approx -j\beta \vec{u}_r \times \underline{\vec{A}} \qquad \underline{\vec{H}} \approx -\frac{j\beta}{\mu} \vec{u}_r \times \underline{\vec{A}} \qquad \underline{\vec{E}} \approx j\omega \times (\vec{u}_r \times \underline{\vec{A}})$$

# Kenngrößen von Antennen

Strahlungsleistungsdichte (Kugel/Dipol)

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

Richtfaktor

$$D = \frac{S_{\text{max}}}{S_0} = \frac{S_{\text{max}}}{P} \cdot 4\pi r^2 \qquad \text{bzw.} \qquad D(\vartheta, \varphi) = \frac{S(\vartheta, \varphi)}{S_0}$$

Gewinn und Zusammenhang mit Wirkfläche für alle Antennen

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

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

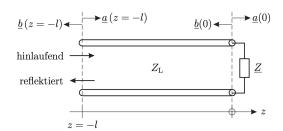
$$P = \iint S dA = \iint S_0 DC^2(\vartheta, \varphi) dA$$

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



$$\underline{a}(z) = \underline{a}_0(z)e^{-\mathrm{j}\beta z} \qquad \qquad \underline{\Gamma}_0 = \frac{\underline{b}_0}{\underline{a}_0} = \frac{\underline{Z} - \underline{Z}_\mathrm{L}}{\underline{Z} + \underline{Z}_\mathrm{L}} = \underline{\Gamma}(z = 0)$$

$$\underline{b}(z) = \underline{b}_0(z)e^{+\mathrm{j}\beta z} \qquad \qquad \underline{\Gamma}(z) = \frac{\underline{a}(z)}{\underline{b}(z)} = \frac{\underline{b}_0e^{+\mathrm{j}\beta z}}{\underline{a}_0e^{-\mathrm{j}\beta z}} = \underline{\Gamma}_0e^{+\mathrm{j}2\beta z}$$

Wenn z=0 am Anfang des Leiters muss die Phase von  $\underline{\Gamma}_0$  zurückgedreht werden. Es gilt (Bsp.):

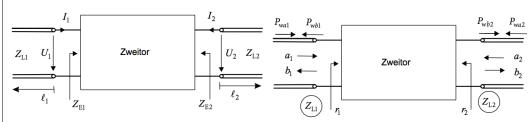
$$\underline{\Gamma}_0 = \frac{\underline{Z} - \underline{Z}_{\mathrm{L}}}{\underline{Z} + \underline{Z}_{\mathrm{L}}} e^{-\mathrm{j}2\beta l}$$

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

$$\underline{a}(z) = \frac{\underline{U}(z)}{\sqrt{\underline{Z}_{\rm L}}} = \pm \sqrt{\underline{Z}_{\rm L}}\underline{I}(z) \qquad \underline{c}(z) = \underline{a}(z) + \underline{b}(z)$$

## Zweitore

#### Wellengrößen



Komplexe Wellenamplituden

$$\underline{a}_i = \frac{\underline{U}_{\text{h}i}}{\sqrt{Z_{\text{L}_i}}}$$
 (hinlaufenden normierte Spannungswelle an Tor i)

$$\underline{b}_i = \frac{\underline{U}_{\text{r}i}}{\sqrt{\underline{Z}_{\text{L}i}}} \qquad \text{(r\"{u}cklaufende normierte Spannungswelle an Tor } i)}$$

Spannung und Strom an Tor i

$$\underline{U}_{i} = (\underline{a}_{i} + \underline{b}_{i})\sqrt{Z_{Li}}$$

$$\underline{a}_{i} = \frac{\underline{U}_{i} + \underline{Z_{Li}}\underline{I}_{i}}{2\sqrt{Z_{Li}}}$$

$$\underline{I}_{i} = \frac{\underline{a}_{i} - \underline{b}_{i}}{\sqrt{Z_{Li}}}$$

$$\underline{b}_{i} = \frac{\underline{U}_{i} - \underline{Z_{Li}}\underline{I}_{i}}{2\sqrt{Z_{Li}}}$$

Wirkleistung

$$P_{wai} = \frac{1}{2}\underline{a}_{i}\underline{a}_{i}^{*} = \frac{\underline{U}_{\text{h}i}\underline{U}_{\text{h}i}^{*}}{2\underline{Z}_{\text{L}i}} = \frac{1}{2}|\underline{a}_{i}|^{2} \qquad P_{wbi} = \frac{1}{2}\underline{b}_{i}\underline{b}_{i}^{*} = \frac{\underline{U}_{\text{r}i}\underline{U}_{\text{r}i}^{*}}{2\underline{Z}_{\text{L}i}} = \frac{1}{2}|\underline{b}_{i}|^{2}$$

#### Matrizen

Streumatrix

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

$$S^{*T} \cdot S = E$$
 Unitaritätskriterium

Transmissionsmatrix

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

Kettenmatrix

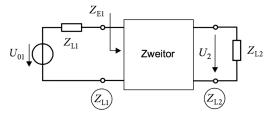
$$\begin{pmatrix} \underline{U}_1 \\ \underline{I}_1 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \underline{A} & \underline{B} \\ \underline{C} & \underline{D} \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} \underline{U}_2 \\ -\underline{I}_2 \end{pmatrix}$$

Verkettung

$$\boldsymbol{T} = \boldsymbol{T}^{(1)} \cdot \boldsymbol{T}^{(2)}$$

$$\underline{m{S}} 
eq \underline{m{S}}^{(1)} \cdot \underline{m{S}}^{(2)}$$
!!

#### Streuparameter



Reflexions- und Transmissionsfaktoren

$$\underline{S}_{ii} = \frac{\underline{Z}_{\mathrm{E}i} - \underline{Z}_{\mathrm{L}i}}{\underline{Z}_{\mathrm{E}i} + \underline{Z}_{\mathrm{L}i}} \qquad \underline{S}_{ji} = \frac{2\underline{U}_{j}}{\underline{U}_{0i}} \sqrt{\frac{\underline{Z}_{\mathrm{L}i}}{\underline{Z}_{\mathrm{L}j}}}$$

Statt Spannungsverhältnis Widerstandsverhältnis einsetzen

Serienimpedanz und Paralleladmittanz

$$\underline{\boldsymbol{S}}_{-} = rac{1}{\underline{Z} + 2R_{\mathrm{N}}} egin{pmatrix} \underline{Z} & 2R_{\mathrm{N}} \ 2R_{\mathrm{N}} & \underline{Z} \end{pmatrix} \qquad \underline{\boldsymbol{S}}_{||} = rac{1}{2 + \underline{Y}R_{\mathrm{N}}} egin{pmatrix} -\underline{Y}R_{\mathrm{N}} & 2 \ 2 & -\underline{Y}R_{\mathrm{N}} \end{pmatrix}$$

Zusammenhang Impedanz-, Admittanz- und Streumatrix

$$\underline{S} = E - 2R_{N}(\underline{Z} + R_{N}E)^{-1}$$

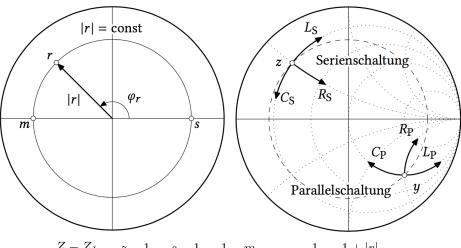
$$= -E + 2(R_{N}\underline{Y} + E)^{-1}$$

$$\underline{Z} = -R_{N}(E + 2(\underline{S} - \underline{E})^{-1})$$

$$\underline{Y} = -\frac{1}{R_{N}}(E - 2(\underline{S} + E)^{-1})$$

# **Smith-Diagramme**

Ablesen und Antragen der Werte



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