

## Grundlagen

### Zeitharmonische Maxwell-Gleichungen

für anisotrope, homogene Medien

$$\begin{aligned}\nabla \times \vec{H} &= \vec{J} + j\omega\varepsilon\vec{E} && \Longleftrightarrow && \oint_{\partial A} \vec{H} \cdot d\vec{s} &= \iint_A \left( \vec{J} + j\omega\varepsilon\vec{E} \right) \cdot d\vec{A} \\ -\nabla \times \vec{E} &= \vec{M} + j\omega\mu\vec{H} && \Longleftrightarrow && -\oint_{\partial A} \vec{E} \cdot d\vec{s} &= \iint_A \left( \vec{M} + j\omega\mu\vec{H} \right) \cdot d\vec{A} \\ \nabla \cdot \vec{H} &= \rho_m / \mu && \Longleftrightarrow && \oiint_{\partial V} \vec{H} \cdot d\vec{A} &= \frac{1}{\mu} \iiint_V \rho_m dV \\ \nabla \cdot \vec{E} &= \rho_e / \varepsilon && \Longleftrightarrow && \oiint_{\partial V} \vec{E} \cdot d\vec{A} &= \frac{1}{\varepsilon} \iiint_V \rho_e dV\end{aligned}$$

für Freiraumausbreitung und allgemein Vakuum:  $\rho_e = \rho_m = 0$  und  $\vec{J} = \vec{M} = \vec{0}$

### Poynting-Vektor; Wirkleistung

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

### Berechnung der Transversal- aus den Longitudinalkomponenten

$$\begin{aligned}E_x \beta_c^2 &= \mp j\beta \frac{\partial E_z}{\partial x} - j\omega\mu \frac{\partial H_z}{\partial y} & E_y \beta_c^2 &= \mp j\beta \frac{\partial E_z}{\partial y} + j\omega\mu \frac{\partial H_z}{\partial x} \\ H_x \beta_c^2 &= \mp j\beta \frac{\partial H_z}{\partial x} + j\omega\varepsilon \frac{\partial E_z}{\partial y} & H_y \beta_c^2 &= \mp j\beta \frac{\partial H_z}{\partial y} - j\omega\varepsilon \frac{\partial E_z}{\partial x}\end{aligned}$$

### Helmholtzgleichungen

$$\Delta \vec{H} + \beta_c^2 \vec{H} = 0 \quad \Delta \vec{E} + \beta_c^2 \vec{E} = 0$$

## Polarisation

### Drehsinn und Form

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

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

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

3. Betrag des Ellipsenradius

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

4. Umformen des hinteren Ausdrucks

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

5. maximale und minimale Amplitude

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

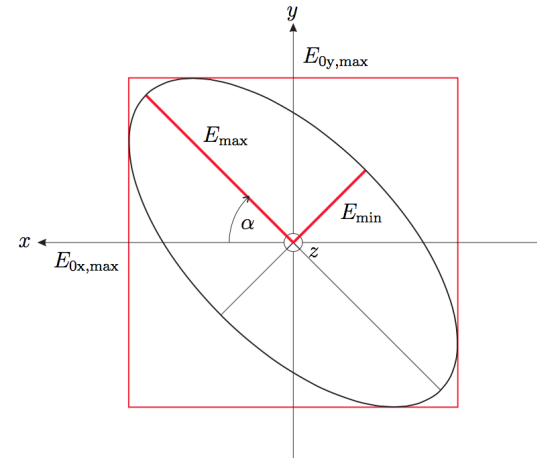
6. Berechnung der Zeitpunkte aus der Phase

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

7. Winkel der maximalen und Minimalen Amplituden

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

8. Ellipse zeichnen



Wellen und Wellenleiter

Hohlleiter

Übertragung von TE- (H-) und TM- (E-) Moden; TEM-Übetragung nicht möglich; erwünscht ist i.d.R. ausschließlich der H<sub>10</sub>-Mode

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

Phasengeschwindigkeit

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

Gruppengeschwindigkeit

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

Zusammenhang Geschwindigkeiten

$$c_0^2 = v_g \cdot v_p$$

Kritische Frequenzen (*a* > *b*)

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

Flächenstromdichte auf dem Rand (Auch für Bandleitung geeignet)

$$\vec{J}_F(x = 0, y, z) = \vec{u}_x \times \vec{H}(x = 0, y, z)$$

Zweileitersysteme allgemein

Übertragung von TEM-Wellen mit der Grenzfrequenz *f<sub>c</sub>* = 0

Gruppen- und Phasengeschwindigkeit

$$v_g = v_p = \frac{1}{\sqrt{\varepsilon\mu}} = \frac{1}{\sqrt{L'C'}} = c$$

Wellenwiderstand

$$\pm Z_L = \frac{U(z)}{I(z)} = \frac{U_0}{I_0}$$

Koaxialleitung

Wellenwiderstand, Leistung und Leitungsbeläge

$$C' = \frac{C}{l} = \frac{2\pi\varepsilon}{\ln\left(\frac{r_a}{r_i}\right)} \qquad L' = \frac{\varepsilon\mu}{C'} = \frac{\mu \ln\left(\frac{r_a}{r_i}\right)}{2\pi}$$

$$Z_L = \frac{1}{2\pi} Z_{F0} \ln\left(\frac{r_a}{r_i}\right) \qquad P = \frac{1}{2} Z_L I_{\max}^2 = \frac{1}{2} \frac{U_{\max}^2}{Z_L} = \frac{1}{2} \int_0^{2\pi} \int_{r_i}^{r_a} \frac{E(r)^2}{Z_F} dA$$

Feldstärken

$$H_{\max} = \frac{I_{\max}}{\pi d} \qquad E_{\max} = Z_F H_{\max}$$

Strahlungsleistungsdichten Innen- und Außenleiter

$$S_I = \frac{1}{2} E_{\max} \cdot H_{\max} \qquad S_A = S_I \frac{d^2}{D^2}$$

Bandleitung

TEM:  $\vec{E} = -U_0 \frac{1}{b} e^{\mp j\beta z} \vec{u}_y$       TE:  $\vec{H}_z = H_0 \cos\left(\frac{n\pi y}{b}\right) e^{\mp j\beta z}$       TM:  $\vec{E}_z = E_0 \sin\left(\frac{n\pi y}{b}\right) e^{\mp j\beta z}$

$$\phi = \frac{y}{b} \qquad \vec{E} = -U_0 \nabla \phi e^{-j\beta z} = -\frac{U_0}{b} e^{\mp j\beta z} \vec{u}_y \qquad \vec{H} = \pm \frac{U_0}{Z_F b} e^{\mp j\beta z} \vec{u}_x$$

$$\beta_c = \frac{n\pi}{b} \qquad C' = \frac{C}{l} = \frac{\varepsilon a}{b} \qquad L' = \frac{\mu b}{a} \qquad Z_L = \sqrt{\frac{L'}{C'}} = \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} \frac{b}{a} = Z_F \frac{b}{a}$$

Feldwellenwiderstand

TE-Wellen

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

TM-Wellen

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

TEM-Wellen

$$\frac{\vec{E}_x}{\vec{H}_y} = -\frac{\vec{E}_y}{\vec{H}_x} = \pm \frac{\omega\mu}{\beta} = \pm \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} = \pm Z_F \qquad Z_{F0} = \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0}} = 120\pi\Omega = 377\Omega \qquad v_p = v_g = c$$

Antennentheorie

Feldgrößen in der Fernfeldnäherung

Vektorpotential

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

Feldstärken

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

## Kenngrößen von Antennen

Strahlungsleistungsdichte (Allgemeine/Kugel/Dipol)

$$S = \frac{P \cdot G}{4\pi r^2} \quad S_0 = \frac{P}{4\pi r^2} \quad S(\vartheta, \varphi) = \frac{1}{2} Z_F \left( \frac{\beta |I_0| l \sin(\vartheta)}{4\pi r} \right)^2 \sim \frac{1}{r^2}$$

Richtfaktor

$$D = \frac{S_{\max}}{S_0} = \frac{S_{\max}}{P} \cdot 4\pi r^2 \quad \text{bzw.} \quad D(\vartheta, \varphi) = \frac{S(\vartheta, \varphi)}{S_0} \quad \boxed{D_{\text{Kugel}} = \frac{S_0}{S_0} = 1}$$

Gewinn und Zusammenhang mit Wirkfläche für alle Antennen

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

Richtcharakteristik

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

Abgestrahlte Leistung

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

Empfangene Leistung

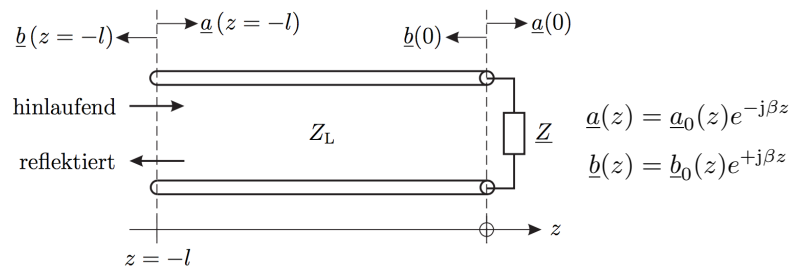
$$P_E = S \cdot A_E$$

Fußpunktimpedanz und Strahlungswiderstand

$$\underline{Z}_A = \frac{U_0}{I_0} \quad R_S = \frac{2P}{|I_0|^2}$$

## Reflexion

Abstandsabhängige komplexe Wellenamplituden



$$\underline{\Gamma}_0 = \frac{b_0}{a_0} = \frac{Z - Z_L}{Z + Z_L} = \underline{\Gamma}(z=0) \quad \underline{\Gamma}(z) = \frac{b(z)}{a(z)} = \frac{b_0 e^{+j\beta z}}{a_0 e^{-j\beta z}} = \underline{\Gamma}_0 e^{+j2\beta z}$$

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

$$\underline{\Gamma}_0 = \frac{Z - Z_L}{Z + Z_L} e^{-j2\beta l}$$

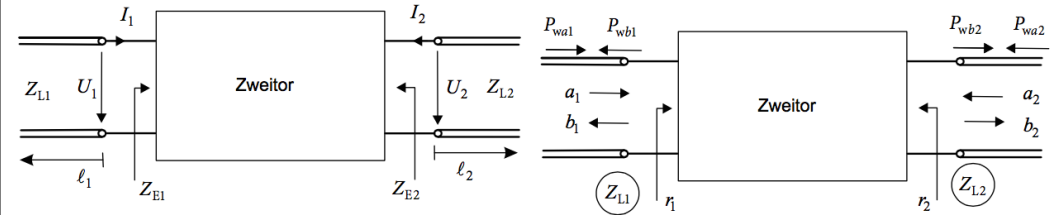
$U(z)$  und  $I(z)$  können so berechnet werden wie an einem Tor eines Zweitores. Dafür Ausdruck so umformen, dass Abhängigkeit nur noch von  $\underline{a}$

$$\underline{a}(z) = \frac{1}{2} \left( \frac{\underline{U}(z)}{\sqrt{Z_L}} + \sqrt{Z_L} \underline{I}(z) \right) \quad \underline{b}(z) = \frac{1}{2} \left( \frac{\underline{U}(z)}{\sqrt{Z_L}} - \sqrt{Z_L} \underline{I}(z) \right) \quad \underline{c}(z) = \underline{a}(z) + \underline{b}(z)$$

## Zweitore

Für Anwendung auf Mehr Tore nicht betrachtete Tore reflexionsfrei abschließen

Wellengrößen



Komplexe Wellenamplituden

$$\underline{a}_i = \frac{\underline{U}_{hi}}{\sqrt{Z_{Li}}} \quad (\text{hinlaufende normierte Spannungswelle an Tor } i)$$

$$\underline{b}_i = \frac{\underline{U}_{ri}}{\sqrt{Z_{Li}}} \quad (\text{rücklaufende normierte Spannungswelle an Tor } i)$$

Spannung und Strom an Tor  $i$

$$\underline{U}_i = (\underline{a}_i + \underline{b}_i) \sqrt{Z_{Li}} \quad \underline{a}_i = \frac{\underline{U}_i + Z_{Li} \underline{I}_i}{2\sqrt{Z_{Li}}}$$

$$\underline{I}_i = \frac{\underline{a}_i - \underline{b}_i}{\sqrt{Z_{Li}}} \quad \underline{b}_i = \frac{\underline{U}_i - Z_{Li} \underline{I}_i}{2\sqrt{Z_{Li}}}$$

Wirkleistung

$$P_{wai} = \frac{1}{2} \underline{a}_i \underline{a}_i^* = \frac{\underline{U}_{hi} \underline{U}_{hi}^*}{2Z_{Li}} = \frac{1}{2} |\underline{a}_i|^2 \quad P_{wbi} = \frac{1}{2} \underline{b}_i \underline{b}_i^* = \frac{\underline{U}_{ri} \underline{U}_{ri}^*}{2Z_{Li}} = \frac{1}{2} |\underline{b}_i|^2$$

Matrizen

Streumatrix

$$\underline{\mathbf{b}} = \underline{\mathbf{S}} \cdot \underline{\mathbf{a}} \quad \underline{\mathbf{S}}^{*\text{T}} \cdot \underline{\mathbf{S}} = \underline{\mathbf{E}} \quad \text{Unitaritätskriterium, Voraussetzung für Verlustfreiheit}$$

Transmissionsmatrix

$$\begin{pmatrix} \underline{a}_1 \\ \underline{b}_1 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \underline{T}_{11} & \underline{T}_{12} \\ \underline{T}_{21} & \underline{T}_{22} \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} \underline{b}_2 \\ \underline{a}_2 \end{pmatrix}$$

$$\underline{\mathbf{T}} = \frac{1}{\underline{S}_{21}} \cdot \begin{pmatrix} 1 & -\underline{S}_{22} \\ \underline{S}_{11} & -\det(\underline{\mathbf{S}}) \end{pmatrix} \quad \underline{\mathbf{S}} = \frac{1}{\underline{T}_{11}} \cdot \begin{pmatrix} \underline{T}_{21} & \det(\underline{\mathbf{T}}) \\ 1 & -\underline{T}_{12} \end{pmatrix}$$

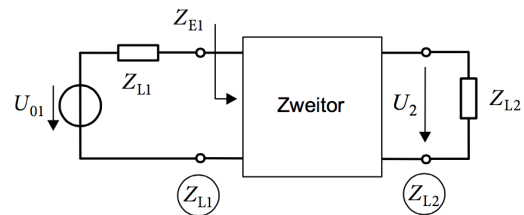
Kettenmatrix

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

Verkettung

$$\underline{\mathbf{T}} = \underline{\mathbf{T}}^{(1)} \cdot \underline{\mathbf{T}}^{(2)} \quad \boxed{\underline{\mathbf{S}} \neq \underline{\mathbf{S}}^{(1)} \cdot \underline{\mathbf{S}}^{(2)}!!!}$$

**Streuparameter**



(Oft statt  $Z_L$  auch  $R_N$ )

Reflexions- und Transmissionsfaktoren

$$\underline{S}_{ii} = \frac{b_i}{a_i} = \frac{\underline{Z}_{Ei} - \underline{Z}_{Li}}{\underline{Z}_{Ei} + \underline{Z}_{Li}} \quad \underline{S}_{ji} = \frac{b_j}{a_i} = 2 \frac{\underline{U}_j}{\underline{U}_{0i}} \sqrt{\frac{\underline{Z}_{Li}}{\underline{Z}_{Lj}}} \quad \text{Statt Einzelspannungen Spannungsteiler einsetzen. Auf Parallelschaltungen achten}$$

Serienimpedanz, Paralleladmittanz und Parallelimpedanz

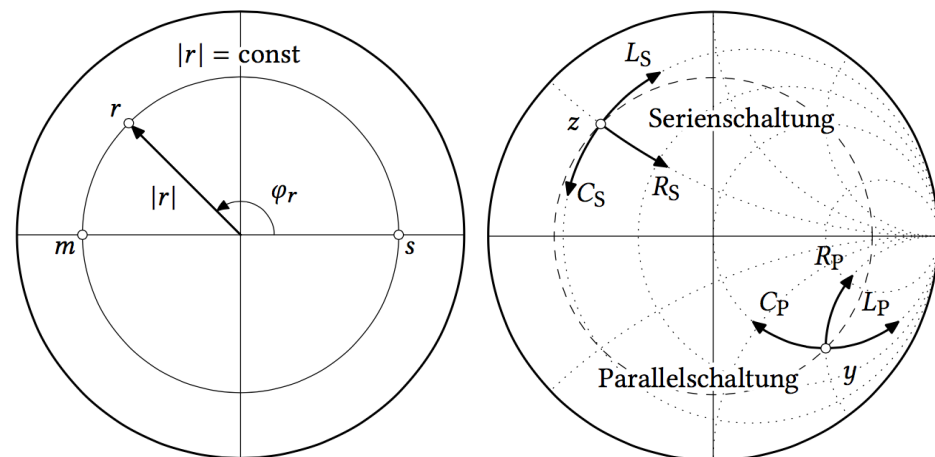
$$\underline{S}_{-} = \frac{1}{\underline{Z} + 2\underline{Z}_L} \begin{pmatrix} \underline{Z} & 2\underline{Z}_L \\ 2\underline{Z}_L & \underline{Z} \end{pmatrix} \quad \underline{S}_{||} = \frac{1}{2 + \underline{Y}\underline{Z}_L} \begin{pmatrix} -\underline{Y}\underline{Z}_L & 2 \\ 2 & -\underline{Y}\underline{Z}_L \end{pmatrix} \\ = \frac{1}{2\underline{Z} + \underline{Z}_L} \begin{pmatrix} -\underline{Z}_L & 2\underline{Z} \\ 2\underline{Z} & -\underline{Z}_L \end{pmatrix}$$

**Zusammenhang Impedanz-, Admittanz- und Streumatrix**

$$\underline{\mathbf{S}} = \underline{\mathbf{E}} - 2\underline{\mathbf{Z}}_L(\underline{\mathbf{Z}} + \underline{\mathbf{Z}}_L\underline{\mathbf{E}})^{-1} \quad \underline{\mathbf{Z}} = -\underline{\mathbf{Z}}_L(\underline{\mathbf{E}} + 2(\underline{\mathbf{S}} - \underline{\mathbf{E}})^{-1}) \\ = -\underline{\mathbf{E}} + 2(\underline{\mathbf{Z}}_L\underline{\mathbf{Y}} + \underline{\mathbf{E}})^{-1} \quad \underline{\mathbf{Y}} = -\frac{1}{\underline{\mathbf{Z}}_L}(\underline{\mathbf{E}} - 2(\underline{\mathbf{S}} + \underline{\mathbf{E}})^{-1})$$

**Smith-Diagramme**

AbleSEN und Antragen der Werte



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

**Allgemeines**

$$\text{dB} = 10 \log(\dots) \quad \text{dB}_m = 10 \log\left(\frac{P}{1 \text{ mW}}\right)$$

**Additionstheoreme**

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

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

**SI-Präfixe**

Präfix	Zeichen	Faktor	Präfix	Zeichen	Faktor
Yocto	y	$10^{-24}$	Deka	da	$10^1$
Zepto	z	$10^{-21}$	Hekto	h	$10^2$
Atto	a	$10^{-18}$	Kilo	k	$10^3$
Femto	f	$10^{-15}$	Mega	M	$10^6$
Piko	p	$10^{-12}$	Giga	G	$10^9$
Nano	n	$10^{-9}$	Tera	T	$10^{12}$
Mikro	μ	$10^{-6}$	Peta	P	$10^{15}$
Milli	m	$10^{-3}$	Exa	E	$10^{18}$
Zenti	c	$10^{-2}$	Zetta	Z	$10^{21}$
Dezi	d	$10^{-1}$	Yotta	Y	$10^{24}$

**Anpassung**

$$P = \frac{1}{4} \frac{U^2}{R_i} = \frac{1}{4} I^2 R_i \quad \text{Reflexionsfreiheit und maximaler Wirkungsgrad } \eta = 50 \%$$

**Koordinatenumwandlung**

$$x = r \sin(\theta) \cos(\varphi) \quad y = r \sin(\theta) \sin(\varphi) \quad z = r \cos(\theta) \\ r = \sqrt{x^2 + y^2 + z^2} \quad \theta = \arctan\left(\frac{\sqrt{x^2 + y^2}}{z}\right) \quad \varphi = \arctan\left(\frac{y}{x}\right)$$

**Randbedingungen Helmholtzgleichung**

$$\left. \frac{\partial H_z}{\partial x} \right|_{x=0}^{x=a} = 0 \quad \left. \frac{\partial H_z}{\partial y} \right|_{y=0}^{y=b} = 0 \quad \underline{E}_z \Big|_{x=0}^{x=a} = 0 \quad \underline{E}_z \Big|_{y=0}^{y=b} = 0$$