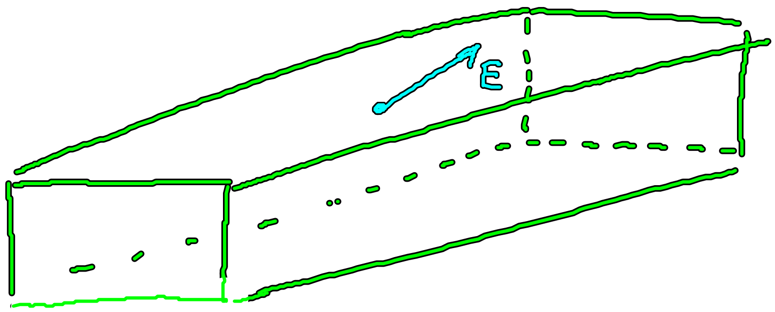
3. Resonatoren und Wellenleiter

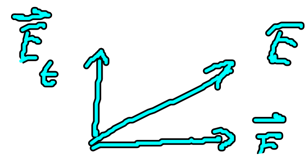
Ausbreitung von Wellen in strukturierten Systemen



__innen:__

$\mu_0 \mu_r = \bar{\mu}$

$\varepsilon_0 \varepsilon_r = \bar{\varepsilon}$



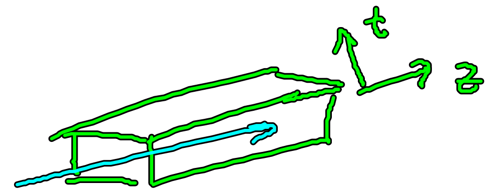
__Rand:__ ideales Metall

2 Fälle: a) ohne Endflächen: Wellenleiter (Führung)

b) mit Endflächen: Resonator (Speicherung)

wir lösen die Maxwellgl. mit Randbedingungen im Hohlraum

$$\vec{E} = E_z \vec{e}_z + \vec{E}_t$$



z wird später im Wellenleiter __Propagationsrichtg.__

Start von homogenen Maxwellgleichungen mit ε, μ:

$$\vec{\nabla} \times \vec{E} = i\omega \vec{B}$$

$$\vec{\nabla} \times \vec{B} = -i \frac{\omega}{c^2} E \quad , \quad c^2 = \frac{1}{\bar{\varepsilon} \bar{\mu}}$$

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{B} = 0$$

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{E} = 0 \quad + \text{Randbedingg.}$$

__Ziel__: einige der 6 Vektorkomponenten durch andere ausdrücken um so die Komplexität zu reduzieren

$$\vec{e}_z E_z = \vec{e}_z \; \vec{E} \cdot \vec{e}_z \quad \longleftarrow \quad \text{Darstellg der Komponente } E_z \vec{e}_z \, , \, \vec{E}_t$$

$$\vec{E}_t = \vec{E} - \vec{e}_z E_z$$

$$= \vec{e}_z \cdot \vec{e}_z \, \vec{E} - \vec{e}_z (\vec{e}_z \cdot \vec{E})$$

$$\vec{E}_t = (\vec{e}_z \times \vec{E}) \times \vec{e}_z$$

zerlege der Maxwellgl. in die beid Komponente:

$$\vec{\nabla} = \vec{\nabla}_t + \vec{e}_z \partial_z \quad , \quad \vec{\nabla}_t = (\partial_x, \partial_y, 0)$$

__Bsp__: $\vec{\nabla} \cdot \vec{E} = \vec{\nabla}_t \cdot \vec{E}_t + \partial_z E_z$

$$\vec{E}_t = (E_x, E_y, 0)$$

$$\vec{\nabla} \times \vec{E} = i\omega \vec{B}$$

$$\begin{pmatrix} \vec{e}_x & \vec{e}_y & \vec{e}_z \\ \partial_x & \partial_y & \partial_z \\ E_x & E_y & E_z \end{pmatrix} = i\omega \vec{B}$$

z-Komponente:

$$\vec{e}_z \left(\partial_x E_y - \partial_y E_x\right) = i\omega B_z \vec{e}_z$$

$$\vec{e}_z \; \vec{e}_z \cdot \begin{pmatrix} \vec{e}_x & \vec{e}_y & \vec{e}_z \\ \partial_x & \partial_y & 0 \\ E_x & E_y & 0 \end{pmatrix} = i\omega B_z \vec{e}_z$$

$$\vec{e}_z \cdot \left(\vec{\nabla}_t \times \vec{E}_t\right) = i\omega B_z$$

insgesamt:

$$\vec{\nabla}_t \cdot \vec{E}_t = -\partial_z E_z \; ; \; \vec{\nabla}_t \cdot \vec{B}_t = -\partial_z B_z \quad (\text{aus } \vec{\nabla}\cdot)$$

$$\underbrace{\vec{e}_z \cdot \left(\vec{\nabla}_t \times \vec{E}_t\right) = i\omega B_z \; ; \; \vec{e}_z \cdot \left(\vec{\nabla}_t \times \vec{B}_t\right) = -i\mu\varepsilon\omega E_z}$$

z-Komponente der beiden Rotationsgleichungen

$$\underbrace{\partial_z \vec{E}_t + i\omega\, \vec{e}_z \times \vec{B}_t = \vec{\nabla}_t E_z \,; \quad \partial_z \vec{B}_t - i\mu\varepsilon\omega\, \vec{e}_z \times \vec{E}_t = \vec{\nabla}_t B_z}$$

t-Komponente der Rotationsgleichg.
(durch multiplizieren $\vec{e}_z \times$)

weiteres Vorgehen beruht auf der Situation die man betrachten möchte:

1/ Wellenleiter: Ansatz mit $e^{\pm i k_z z}$ (laufende Welle)

2) Resonator: Ansatz mit $\cos(k_z z)$, $\sin(k_z z)$
(stehende Welle)

für alle Felder

3.1. Wellenleiter: Ausbreitung von Wellen

Ausbreitung in positive z-Richtung: $+$

$\forall$ Felder: $E = \underline{E}(x,y)\, e^{i k_z z}$

$$B = \underline{B}(x,y)\, e^{i k_z z}$$

Ansatz einsetzen, umstellen nach $\underline{B}_t$, $\underline{E}_t$

$$\underline{\vec{E}}_t = \frac{i}{\bar{\mu}\bar{\varepsilon}\omega^2 - k_z^2}\left(k_z \vec{\nabla}_t \underline{E}_z - \omega \vec{e}_z \times \vec{\nabla}_t \underline{B}_z\right)$$

Die Berechnung der transversalen Anteils ist damit auf die Berechnung des skalaren Felds $\underline{E}_z(x,y)$, $\underline{B}_z(x,y)$ zurückgeführt.

→ großer Vorteil im Vergleich zu den vollen Maxwellgl.

$$\underline{\vec{B}}_t = \frac{i}{\bar{\mu}\bar{\varepsilon}\omega^2 - k_z^2}\left(k_z \vec{\nabla}_t \underline{B}_z + \bar{\mu}\bar{\varepsilon}\omega \vec{e}_z \times \vec{\nabla}_t \underline{E}_z\right)$$

man kann jetzt 2 Probleme lösen und dann überlagern:

1) $\underline{B}_z = 0$ Transversal magnetische Welle TM

2) $\underline{E}_z = 0$ Transversal elektrische Welle TE

Gesamtlösung als Überlagerung beider

Schema z. Lösung

1) man bestimmt $\underline{E}_z$ (TM) bzw $\underline{B}_z$ (TE) aus der Wellengleichung:

TM: $\Box E_z = 0 \longrightarrow \left(\Delta_t + \frac{\omega^2}{c^2} - k_z^2\right)\underline{E}_z = 0$

$\Delta_t = \frac{\partial^2}{\partial x^2} + \frac{\partial^2}{\partial y^2}$

wird mit RB gelöst (B-analog)

2) man rechnet aus $\underline{E}_z$ die Komponente $\vec{\underline{E}}_t$, $\vec{\underline{B}}_t$ aus

3) man ist fertig

Randbedingungen:

TM-Mode: $\underline{B}_z = 0$ gefordert, auch auf Rand

Transversalkomponente E-Feld ist stetig:

$$\vec{n} \times \vec{E}\Big|_{\text{Rand}} = 0$$

$$\vec{n} \times \left(\vec{e}_z \underline{E}_z + \underline{\vec{E}}_t \right)_{Rand} =$$

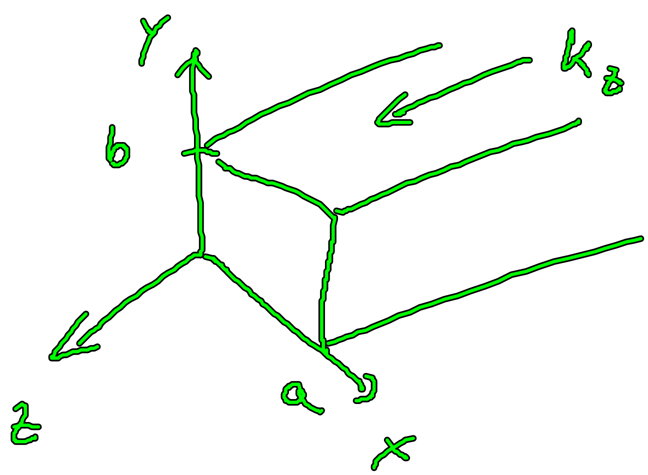
$$\vec{n} \times \left(\vec{e}_z \underline{E}_z + \frac{i}{\bar{\mu}\bar{\varepsilon}\omega^2 - k_z^2} k_z \vec{n} \times \vec{\nabla}_t \underline{E}_z \right)_{Rand} \stackrel{!}{=} 0$$

$$\rightarrow \underline{E}_z \Big|_{Rand} = 0 \text{ erfüllt die RB!}$$

<u>Beispiel:</u> rechteckiger Wellenleiter TM-Mode

1) $\underline{E}_z$ besorgen

$$\left(\Delta_t + \frac{\omega^2}{c^2} - k_z^2 \right) \underline{E}_z = 0, \quad \underline{E}_z \Big|_{Rand} = 0$$



∞ ausgedehnt

$\vec{k}_t = (k_x, k_y)$

$\vec{r}_t = (x, y)$

a) Lsg. der Wellengleichung: $e^{\pm i \vec{k}_t \cdot \vec{r}_t}$

als Ansatz verwenden $\longrightarrow$

$$k_x^2 + k_y^2 = \frac{\omega^2}{c^2} - k_z^2$$

b) Wann erfüllen diese Lösungen die Randbedingungen? $e^{\pm i \vec{k}_t \cdot \vec{r}_t} \rightarrow$ cos am RB zu sin erfüllen.

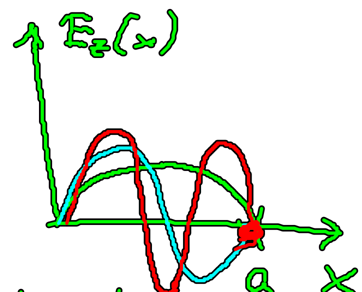
$$\underline{E}_z = E_0 \sin(k_x x) \sin(k_y y)$$

damit Dimension stimmt u. Stärke des E Felds

k_x, k_y müssen so gewählt werden, daß RB erfüllt sind:

$$k_x = \frac{m\pi}{a}, \quad k_y = \frac{n\pi}{b}$$

$$m, n = 1, 2, 3, \ldots$$



m, n nummerieren die verschiedenen mgl. Lösungen des Felds im Wellenleiter

diese Lösungen nennt man Wellenleitermoden

(zur Info: vollständiges System)

Dabei muß die Dispersionsrelation erfüllt werden:

$$k_z^2 = \frac{\omega^2}{c^2} - k_x^2 - k_y^2$$

Medium

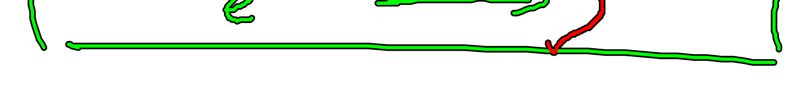
$$= \frac{\omega^2}{c^2} - \pi^2\left(\frac{m^2}{a^2} + \frac{n^2}{b^2}\right)$$

Das ist <u>nicht</u> die Dispersionsrelation des Vakuums, kriegt man nur f. $a, b \to \infty$.

$k_z(\omega, n, m)$: k_z wird festgelegt durch die Wahl von ω, n, m

<u>Diskussion der Dispersion:</u>

$$k_z = \left(\frac{\omega^2}{c^2} - \pi^2\left(\frac{m^2}{a^2} + \frac{n^2}{b^2}\right)\right)^{1/2}$$



k_z <u>muß</u> reell sein damit die Lösung sich auch ausbreiten kann, sonst

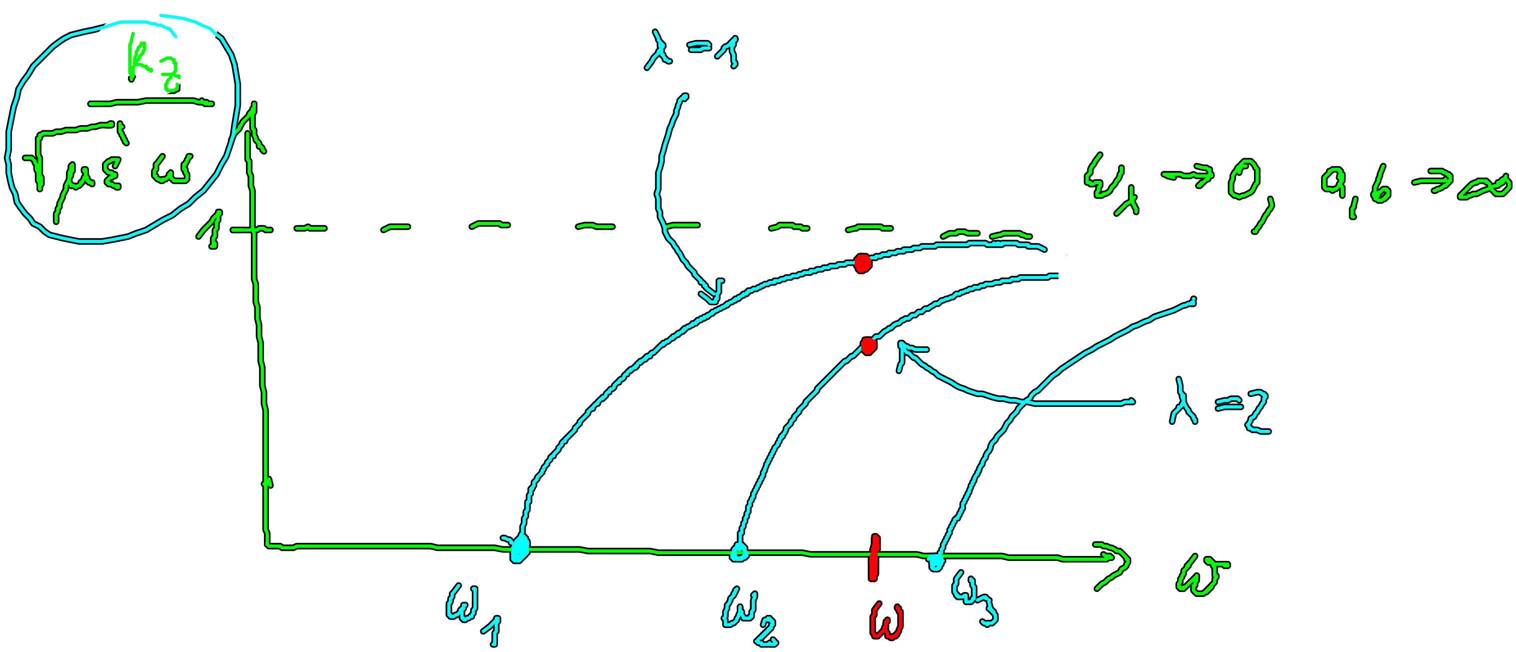
$$e^{ik_z z} = e^{i i |k_z| z} = e^{-|k_z| z}$$

$\longrightarrow$ bei imaginären k_z keine Ausbreitung

Die Abschneidefrequenz ω_{cut} unter der eine Ausbreitung f. eine feste Mode n, m = fest nicht mögl.

ist gegeben durch

$$\frac{\omega_{cut}^2}{c^2} = \pi^2\left(\frac{m^2}{a^2}+\frac{n^2}{b^2}\right)$$



$$\lambda = (n,m), \quad k_z(n,m) = k_z = \sqrt{\mu\varepsilon}\,\omega\sqrt{1-\frac{\omega_\lambda^2}{\omega^2}}$$

$$\frac{k_z}{\sqrt{\mu\varepsilon}\,\omega} = \sqrt{1 - \frac{\omega_1^2}{\omega^2}}$$

- für eine feste Frequenz ω die der Wellenleiter übertragen soll (von außen „angeboten") können sich nur eine endliche Zahl von Moden ausbreiten

- Wenn man nur 1 Mode will → Design von a, b
  a, b sollten dann möglichst klein sein

- $\omega \to \infty$: dort findet man immer die Dispersion ohne Wellenleiter (Vakuum bzw ε, μ)

2) (2. Lösungsschritt)

$$\underline{\vec{E}}_t = \frac{i}{\frac{\omega^2}{c^2} - k_z^2}\, k_z \vec{\nabla}_t \underline{E}_z(x, y)$$

$\vec{\underline{E}}_t$

TM, $B_z = 0$

$$\vec{E}(x,y,z)_{TM} = \begin{cases} \dfrac{i\, e^{ik_z z}}{k_x^2+k_y^2}\, k_z E_0 \overbrace{\begin{pmatrix} k_x \cos(k_x x)\sin(k_y y) \\ k_y \cos(k_y y)\sin(k_x x) \end{pmatrix}}\\ E_0 \sin(k_x x)\sin(k_y y)\, e^{ik_z z} \end{cases}$$

$\begin{pmatrix} E_x \\ E_y \\ E_z \end{pmatrix}$

fest(ω, a, b)

fest (a,b)

Damit sind die 3 Vektorkomponenten des E-Felds (TM) im Wellenleiter festgelegt.

k_z genügt der Dispersionsrelation und kann bei bekannten n, m, ω, a, b berechnet werden.

Das Einkopplungsproblem (welche Moden schwingen an) ist damit noch nicht gelöst.

3.2. Resonatoren

Unterscheidung zu Wellenleitern erfolgt mit Hilfe des

Ansatzes f. $E = \underline{E}\ \cancel{e^{ik_z z}}\ A \sin(k_z z) + B\cos(k_z z)$

Damit werden stehende Welle beschrieben die jetzt die RB an den Endflächen befriedigen müssen.

TM-Felder: $E_z \big|_{Rand} = 0$

$$\vec{E}_t \big|_{Rand} = 0$$

aus $\vec{n} \times \vec{E} \big|_{Rand} = 0$

$$\vec{E}_t = \vec{A} \sin(k_z z) + \vec{B} \cos(k_z z)$$

$$\vec{E}_t (z=0) = \vec{B} \overset{!}{=} 0 \Longrightarrow \vec{B} = 0$$

$$\vec{E}_t (z=d) = \vec{A} \sin(k_z d) \overset{!}{=} 0$$

d = Länge des Resonators in z-Richtung

$$k_z = p\frac{\pi}{d} \qquad p = 1, 2, 3 \ldots$$

$$\vec{E}_t = \vec{A} \sin\left(p\frac{\pi}{d} z\right)$$

$$E_z = E_0 \sin(k_x x) \sin(k_y y) \cancel{e^{i k_z z}} \sin\left(p \frac{\pi z}{d}\right)$$

$$\vec{E}_t = \frac{k_z E_0}{k_z^2 - \frac{\omega^2}{c^2}} \sin\left(p \frac{\pi z}{d}\right) \begin{pmatrix} k_x \cos(k_x x) \sin(k_y y) \\ k_y \cos(k_y y) \sin(k_x x) \end{pmatrix}$$

<u>Dispersionsrelation</u>:

$$\frac{\omega^2}{c^2} = \left(\frac{p\pi}{d}\right)^2 + \pi^2 \left(\frac{m^2}{a^2} + \frac{n^2}{b^2}\right)$$

ist eine Bestimmungsgleichung für die Frequenz der Strahlung die in einem Resonator gespeichert werden kann.