

2.1 Ladungskontinuität

Maxwell ergänzt in der letzten Maxwellschen Gleichung die Summe der Leitungsströme mit der Änderung der Verschiebungsstromdichte.

$$\nabla \cdot (\nabla \times H) = \nabla \cdot S + \nabla \cdot \frac{dD}{dt} = \nabla \cdot S + \frac{d\nabla \cdot D}{dt} = \nabla \cdot S + \frac{d\rho}{dt}$$

2.2.1 Hilfsgleichung

Problem: 8 Maxwellgleichungen für 12 unbekannte, daher werden Hilfsgleichungen benötigt.

el. und mag. Flussdichtegleichungen gelten in isotropen Medien (linear & homogen?)

ρ (ausgesprochen Rohace)

$$\nabla \cdot (\nabla \times H) = \nabla \cdot (S + \frac{dD}{dt}) \nabla \times E = -\frac{dB}{dt}$$

$$\nabla \cdot D = \rho$$

(effektive Ladungsfreiheit bei $f \leq 10^8 \text{ Hz}$ - bei diesen Wellenlängen ist λ kleiner als der Atomradius, da hören die Kontinuitätsannahmen auf)

$$\nabla \cdot B = 0$$

aus 1 und 3:

$$0 = \nabla \cdot S + \frac{d\rho}{dt} \text{ folgt } \sigma \nabla \cdot E + \frac{d\rho}{dt} = 0 \quad \rho \epsilon + \frac{d\rho}{dt} = 0 \quad \rho(x, y, z, t), (x, y, z) \in \mathbb{R}^3, t \in \mathbb{R}, \inf \rho(x, y, z, t) = \rho(x, y, z) \cdot e^{-\frac{t}{\tau_D}}$$

$$\begin{aligned} \sigma / \epsilon \rho_0(x, y, z) e^{-t/\tau_D} + \rho_0(x, y, z) (-1/\tau_D) e^{-t/\tau_D} = \\ 0 \quad \sigma / \epsilon = 1/\tau_D, \tau_D = \epsilon / \sigma \quad \text{allgemeine Lösung} = \text{homogen} + \\ \text{partikulär} \quad \rho(x, y, z) = \rho_0(x, y, z) \cdot e^{-t/\tau_D} + \text{partikuläre Lösung} \quad \int_R^3 (\rho(x, y, z, t)) dx dy dz = \\ \int_R^3 (\rho_0(x, y, z) e^{-t/\tau_D}) = e^{-t/\tau_D} Q(t) = e^{-t/\tau_D} \cdot Q_0 \quad \text{Anfangsladungsverteilung } Q_0 = \\ \text{rect} - t_0(t) - \text{rect}_{t_0}(t) \end{aligned}$$

$$\tau_D \text{ von Kupfer} = 8,854 \cdot 10^{-12} \text{ F/m} / 60 \cdot 10^6 \text{ S/m} = 10^{-18} \text{ s}$$

$$H(x, y, z, t) = \text{Re} \{ \tilde{H}(x, y, z) e^{j\omega t} \} \quad \text{Notiz: Spitzenwertzeiger } \tilde{H}$$

$$\begin{aligned} \nabla \times \tilde{H} &= \tilde{S} + j\omega \tilde{D} = \sigma \tilde{E} + j\omega \epsilon \tilde{E} = (\sigma + j\omega \epsilon) \tilde{E} = j\omega \epsilon (1 + \sigma/j\omega \epsilon) \tilde{E} = j\omega \epsilon (1 - \\ &j\sigma/\omega \epsilon) \tilde{E} \quad \nabla \times \tilde{H} = j\omega \epsilon \tilde{E} \quad \dots \quad \text{effektive Permittivität } \nabla \times \tilde{H} = \\ &-j\omega \tilde{H} \quad \nabla \times \tilde{H} = -j\omega \tilde{B} \quad \nabla \cdot \tilde{D} = -j\omega \tilde{B} \quad \nabla \cdot \tilde{B} = 0 \end{aligned}$$

1 Poyntingscher Satz

gleichungen mit H und E multiplizieren

Gleichungen subtrahieren Den Term $\nabla \cdot (E \times H)$ mittels Produktregel + Spatproduktumformen auf $H(\nabla \cdot E) - E(\nabla \cdot H)$ weiter Produktregel an E und H term anwenden $(x \cdot dx/dt = \text{betrags}^2/2)$

$$\nabla \cdot (E \times H) + \sigma \text{betrags} E^2 = -d/dt (\epsilon \text{betrags} E^2 / 2 + \text{betrags}(H)^2 / 2) \quad \text{Abstrahlung} + \text{Heizung} = \text{elektromagnetische}$$

Die dielektrischen Verluste wachsen direkt proportional zur Frequenz.

$E(x,y,z,t) = \text{Re} E(x,y,z,t) e^{j\omega t} H(x,y,z,t) = 1/2 (b_{ot} H(x,y,z,t) e^{j\omega t} + b_{ot} H_{komkonj}(x,y,z) e^{-j\omega t}) E(x,y,z,t)$
 $\text{Re } b_{ot} E(x,y,z) e^{j\omega t} 1/2 (b_{ot} H e^{j\omega t} + b_{ot} H_{komkonj} e^{-j\omega t}) = \text{Re } 1/2 b_{ot} E x b_{ot} H_{komkonj} + 1/2 * b_{ot} E x b_{ot} H$
 $\text{Re } 1/2 b_{ot} E x b_{ot} H_{komkonj} + \dots$
 komplexer Poyntingvektor $b_{ot} T = 1/2 b_{ot} E x b_{ot} H_{komkonj} = b_{ot} T_w + j b_{ot} T_b$

2 tägliche Trivia

Quellen und Wellen hängen irgendwie zusammen, Antennen sind gerne mal Quellen. Der Begriff der Antenne kommt aus dem italienischen Wort für Zeltstange. Der Dipol ist die elementare Antenne. Merksatz: Die niedrigste Strahlungsordnung ist die Dipolladung. Eine Druckwelle einer Explosion ist 'éíé' Monopolstrahlung, die Erbebenwelle ist eine Dipol- oder sogar Quadropolwelle. Die Kräfte einer Explosion gehen radial weg, während im Zentrum eines Erbebens Platten mit entgegengesetzten Kräften aneinander reiben. Dinge des Tages: -) Gerade Einzeldrahtantenne mit induktiver Kopplung in der Mitte. Die Kopplung teilt die Antenne in zwei Teile für kurz- und langwellige Signale. Skizze: $\lambda = 70\text{cm}$ $\lambda = 100\text{cm}$

-) Koaxkabel -) Wifi-Antenne: Diese haben "gespiegelte" Stecker, damit normale koaxantennen nicht in einen Router passen. Mehr dazu in Kapitel 11

Also, was war nochmal eine Antenne? Wandler zwischen raumgebundenen und leitungsgebundenen Wellen.

3 2.4 Randbedingungen

Wiederholung: Faraday'sches Gesetz

4 2.1 Grenzflächen zwischen Dielektrika

Beispiel: Oberflächenintegral über kleines Rechteck na Grenzfläche. Δl ist größer als Δx , aber kurz genug, damit E_t tangential an den beiden kurzen Kanten konstant bleibt. siehe Result

Ähnliche infinitesimale Methode für die Divergenzgleichungen. Die elektrischen Flächenladungen die in den Ergebnissen auftreten, spielen in dieser Vorlesung keine Rolle und daher gibt es auch keine Beispiele dazu. Die Flächenstromdichte spielt sehr wohl eine Rolle (Skinneffekt).

Sommerfeldsche Ausstrahlungsbedingung: Wellen verschwinden in der Unendlichkeit (Mathematische Formulierung wird erstmal nicht durchgeführt)

5 2.5 Lösung der Wellengleichung in kartesischen Koordinaten

Sei angemerkt: unter hinreichenden Bedingungen gilt der Satz von Schwartz.

$\nabla_x H = \sigma E + \epsilon \partial_t D / \partial_t D E \nabla_x (\nabla_x H) = \sigma() + \epsilon \partial_t D / \partial_t D (\nabla_x E) \nabla_x (\nabla_x H) -$
 $\Delta H = \sigma() - \partial_t D / \partial_t D + \epsilon \partial_t D / \partial_t D (-\partial_t D / \partial_t D) \Delta H =$
 $\sigma \partial_t D / \partial_t D + \epsilon \partial_t D^2 / \partial_t D^2 H \dots$ Telegraphengleichung für H, B, E, D In dieser VO wird hauptsächlich
 $\text{Re } b_{ot} H(x,y,z) e^{j\omega t} \dots \partial_t D / \partial_t D$ wird Laplace transformiert $\Delta b_{ot} H = j \omega \sigma b_{ot} H \epsilon \omega^2 b_{ot} H \dots$
 $(\omega^2 \epsilon \omega j \sigma) b_{ot} H = b_{ot} 0 \dots$ Helmholtzgleichung

17.10.2023

19.10.2023

Ding des Tages

Der Prof. baute sich einmal eine Antenne, um mit der ISS beim FAQ mit einer Schule zuzuhören. Eine 50cm Stange nach links, eine 50cm Stange nach rechts. Die Stangen gehen per Bananenstecker in eine mysteriöse graue Box. Von unten wird ein Koax-Kabel angesteckt, bissl qualitativer, nicht so wie das vom grindigen Fernsehen.

Es wird ein Balun benötigt (Bal=balanced, un=unbalanced). Dieses schließt eine balanzierte Leitung an eine unbalanzierte Leitung an.

Abb.: Tafelbild + Diashow Weil die Ströme gegensinnig, die Wicklung aber gleichsinnig ist, heben sich die Flüsse auf $\Rightarrow L=0, \omega_0 = 0$ Da bereits eine geringe Stromdifferenz eine relativ hohe Impedanz erzeugt, bestraft dieser Balun Differenzströme.

Weil die Schule unterhalb des Horizontes lag, konnte der Prof. nur der ISS, nicht aber der Schule zuhören. Der Prof. hat auch die Aufnahme zur Verfügung gestellt.

3.1.3 Energiedichte der HEW, Poyntingscher Vektor

Zu jedem Zeitpunkt, an jedem Ort, ist die elektrische Energiedichte gleich groß wie die magnetische Energiedichte: sie gehen synchron.

Abb. 3.1 Man sieht die Energiedichte eines Photons. Dort wo die Pfeile näher zusammen liegen, ist die Feldstärke erhöht. Man kann einen sinusförmigen Verlauf der Feldstärke erkennen.

Weiters ist die Homogene Elektromagnetische Welle im freien Raum dargestellt. Unbedingt einprägen!

3.1.4 Wellenzahl und Wellenlänge

Unterschied zwischen k und ω .

Polarisation

Alle haben eine Polarisation. Unpolarisierte sind nur im Mittel nicht polarisiert.

Polarisationsarten

elliptische Polarisation (allgemeine Form)