Theoretische Elektrodynamik

Matthias Vojta

übertragen von Sebastian Schmidt und Lukas Körber

Wintersemester 2014/2015

Inhaltsverzeichnis

1	Ein	leitung	7
2	Mat	hematische Hilfsmittel	9
	2.1	Skalar- und Vektorfelder	9
	2.2	Integrale auf Feldern	10
	2.3	Vektorielle Ableitungen und Integrale	11
	2.4	Differentialoperatoren in krummlinigen Koordinaten	13
	2.5	FOURIER-Transformation	13
	2.6	Delta-Distribution	14
	2.7	${\tt GREEn's che}$ Funktion zur Lösung inhomogener linearer DGL $. $.	15
3	Gru	ndbegriffe und MAXWELL-Gleichungen	17
	3.1	Kräfte und Punktladungen	17
	3.2	Ladungs- und Stromdichte, Ladungserhaltung	17
	3.3	Die MAXWELL-Gleichungen	19
	3.4	Konstruktion der MAXWELL-Gleichungen	19
	3.5	Integrale Fromulierung der MAXWELL-Gleichungen	22
	3.6	Induktionsgesetz für Leiterschleifen	23
4	Elel	ktrostatik	25
	4.1	Grundgleichungen und elektrostatisches Potential	25
	4.2	Kugelsymmetrische Ladungsverteilung	25
	4.3	Feld einer beliebigen räumlich begrenzten Ladungsverteilung	26
	4.4	Feld eines elektrischen Dipols	27
	4.5	Fernfeld einer räumlich eingegrenzten Ladungsverteilung	28
	4.6	Randbedingungen	33
	4.7	Leiter im elektrischen Feld	33
	4.8	Beispiele	34
	1 Q	Mohroro Laitar	36

5	Stat	ionäre Ströme	37			
	5.1	Grundgleichungen und Vektorpotential	37			
	5.2	Leiterschleifen	38			
	5.3	Magnetischer Dipol	39			
6	Elek	tromagnetische Wellen	43			
	6.1	Wellengleichung	43			
	6.2	Lösungen der Wellengleichung	44			
	6.3	Polarisation	45			
7	Energie- und Impulsbilanz des em. Feldes 47					
	7.1	Bilanzgleichungen	47			
	7.2	Energiebilanz	48			
	7.3	Elektrostatische Feldenergie	49			
	7.4	Elektrostatische Energie einer Leiteranordnung	50			
	7.5	Energie des stationären Magnetfelds	52			
	7.6	Beispiele für Energiestromdichten	53			
	7.7	Energie einer ebenen harmonischen Welle	54			
	7.8	Impulsbilanz des elektromagnetischen Feldes	55			
	7.9	Beispiele für Impulsbilanz	57			
8	Krai	twirkung auf Ladungen und Ströme	61			
8	Kra i 8.1	Elektrischer Dipol	61			
8		Elektrischer Dipol	61 62			
8	8.1	Elektrischer Dipol	61			
	8.1 8.2 8.3	Elektrischer Dipol	61 62 63 67			
	8.1 8.2 8.3	Elektrischer Dipol	61 62 63 67			
	8.1 8.2 8.3 Feld	Elektrischer Dipol	61 62 63 67			
	8.1 8.2 8.3 Feld 9.1	Elektrischer Dipol	61 62 63 67 67 69 71			
	8.1 8.2 8.3 Feld 9.1 9.2	Elektrischer Dipol	61 62 63 67 67 69 71 74			
	8.1 8.2 8.3 Feld 9.1 9.2 9.3	Elektrischer Dipol	61 62 63 67 67 69 71			
	8.1 8.2 8.3 Feld 9.1 9.2 9.3 9.4	Elektrischer Dipol	61 62 63 67 67 69 71 74			
	8.1 8.2 8.3 Feld 9.1 9.2 9.3 9.4 9.5	Elektrischer Dipol	61 62 63 67 67 69 71 74 75			
	8.1 8.2 8.3 Feld 9.1 9.2 9.3 9.4 9.5 9.6	Elektrischer Dipol	61 62 63 67 67 69 71 74 75 76			
9	8.1 8.2 8.3 Feld 9.1 9.2 9.3 9.4 9.5 9.6 9.7 9.8	Elektrischer Dipol	61 62 63 67 67 69 71 74 75 76			
9	8.1 8.2 8.3 Feld 9.1 9.2 9.3 9.4 9.5 9.6 9.7 9.8	Elektrischer Dipol	61 62 63 67 67 69 71 74 75 76 78 79			
9	8.1 8.2 8.3 Feld 9.1 9.2 9.3 9.4 9.5 9.6 9.7 9.8 Elek 10.1	Elektrischer Dipol	61 62 63 67 69 71 74 75 76 78			
9	8.1 8.2 8.3 Feld 9.1 9.2 9.3 9.4 9.5 9.6 9.7 9.8 Elek 10.1 10.2 10.3	Elektrischer Dipol Magnetischer Dipol Multipolentwicklung der elektrischen Wechselwirkungsenergie er zeitabhängiger Ladungs- und Stromverteilungen Viererpotential Retardierte Potentiale HERTZ'scher Dipol Energieabstrahlung des HERTZ'schen Dipols Strahlungsfeld einer räumlich begrenzten Quellenverteilung Multipolentwicklung des Fernfelds Strahlung einer bewegten Punktladung Strahlungsbremsung tromagnetische Felder in Substanzen Elektrische Polarisation Magnetisierung Materialgesetze	61626366767697174475576678818183			
9	8.1 8.2 8.3 Feld 9.1 9.2 9.3 9.4 9.5 9.6 9.7 9.8 Elek 10.1 10.2 10.3	Elektrischer Dipol	61 62 63 67 67 69 71 74 75 76 78 79			

10.6 Atomare Polarisierbarkeit und Suszeptibilität	90
10.7 Reflexion und Brechung von Wellen an Grenzflächen	91
10.8 Totalflexion	94
Quasistationäre Ströme	95
11.1 Quasistationäre Näherung	95
11.2 Leiterschleifen	96
11.3 Drahtwellen	97
11.4 Quasistationäre Ströme in Leitern	00
2 Dispersion 1	03
12.1 Allgemeines über Wellen in leitenden Medien	03
12.2 Dispersion in Dielektrika	05

Kapitel 1

Einleitung

Gegenstand der Vorlesung ist die (klassische) Theorie der Elektrischen Felder ausgehend von den MAXWELL-Gleichungen (1864):

$$\operatorname{div} \boldsymbol{B} = 0$$

$$\operatorname{rot} \mathbf{E} + \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} = 0$$

$$\varepsilon_0 \text{div } \mathbf{E} = \rho$$

$$\frac{1}{\mu_0} \operatorname{rot} \mathbf{B} - \varepsilon_0 \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = \mathbf{j}$$

für die Felder E und B in Abhängigkeit von Ladungs- und Stromverteilung $\rho(r, t)$ und j(r, t) sollen physikalische Erscheinungen geschildert werden.

Die Elektrodynamik ist ein Teil des Standardmodells der Teilchenphysik, das einheitlich Teilichen und ihre Wechselwirkungen beschreibt.

Klassische Elektrodynamik ist ein Grenzfall der Quantenelektrodynamik (gültig für kleine Impuls- und Energiebeträge, große Brechungszahlen für Photonen). Sie ist im Einklang mit der der speziellen Relativitätstheorie (c ist implizit in den MAXWELL-Gleichungen enthalten). Viele interessante Effekte von Materie können mit klassischer Theorie nicht beschrieben werden.

Zum Beispiel: Wann sind Atome stabil? Wann ist Eisen ferromagnetisch? Warum wird z.B. Blei bei tiefen Temperaturen supraleitend? Für diese Fragen werden Quanteneffekte wichtig.

Kapitel 2

Mathematische Hilfsmittel

2.1 Skalar- und Vektorfelder

Felder entsprechen Größen, die an jedem Raumpunkt einen bestimmten Wert haben, der zeitabhängig sein kann.

a. skalare Felder $\phi = \phi(x, y, z, t)$

Jedem Raumpunkt wird ein Wert in Form einer (reellen) Zahl zugeordnet, wie zum Beispiel Temperatur, Druck, Ladung oder Energie. Flächen oder Linien mit konstantem Wert nennt man Äquipotentialflächen beziehungsweise -linien.

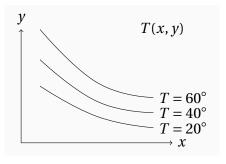


Abbildung 2.1: Isothermen

b. Vektorfelder E = E(x, y, z, t)

Jedem Raumpunkt wird ein Vektor zugeordnet, der lokal die Richtung des Feldes beschreibt, wie etwa ein Geschwindigkeits- oder Kraftfeld. Vektorfelder lassen sich durch Feldlinien veranschaulichen, entlang derer sich zum Beispiel ein Teilchen bewegt, das die entsprechende Kraft erfährt.

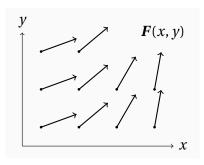


Abbildung 2.2: Kraftfeld

2.2 Integrale auf Feldern

Integrale über skalare Felder werden wie bekannt bebildet; sie sind zu vermeiden.

Integriert man über ein Vektorfeld, spielt die Richtungsinformation eine entscheidende Rolle. Man unterscheidet je nach Dimension des Parameterbereichs von Linien-, Flächen- und Volumenintegralen.

a. Linienintegrale

$$\varphi = \int_C \mathbf{E}(\mathbf{r}) d\mathbf{r}$$

Wir parametrisieren die Kurve durch $\mathbf{r} = \mathbf{r}(\tau)$ und erhalten somit

$$\varphi = \int_{\tau_0}^{\tau_1} E(\mathbf{r}(\tau)) \frac{\mathrm{d}\mathbf{r}}{\mathrm{d}\tau} \mathrm{d}\tau$$

Ein Speziallfall des Linienintegrals ist das sogenannte **geschlossene Linienintegral**, welches durch \oint gekennzeichnet wird.

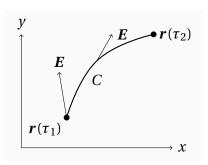


Abbildung 2.3: Linienintegral

b. Flächenintegrale

$$\Phi = \iint_{S} \mathbf{B} \cdot d\mathbf{A} \quad \text{mit } d\mathbf{A} = d\mathbf{A} \cdot \mathbf{n}$$

Ganz analog zu **a.** kann die Fläche r = r(u, v) parametrisiert werden. Es ist jedoch beim Bilden der Funktionaldeterminante auf die Richtung des Flächenelements zu achten. Die beiden möglichen Lösungen unterscheiden sich natürlich nur um ein Vorzeichen. Wir erhalten also

$$\Phi = \int_{v_1}^{v_2} \int_{u_1}^{u_2} \mathbf{B}(u, v) \cdot \left(\frac{\partial \mathbf{r}}{\partial u} \times \frac{\partial \mathbf{r}}{\partial v} \right) du dv$$

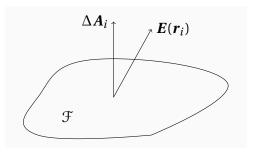


Abbildung 2.4: Flächenintegral

c. Volumenintegrale

$$Q = \iiint_{C} dV \cdot \rho(\mathbf{r}) = \iiint_{C} d^{3}r \cdot \rho(\mathbf{r}) =$$

Beim Volumenintegral wird wiederum (nicht wie beim Flächenintegral) das Vorzeichen des Volumenelements vernachlässigt, da physikalisch die **Richtung** des Volumens nur sehr selten wirklich von Bedeutung ist. Mit entsprechender Parametrisierung $\mathbf{r} = \mathbf{r}(u, v, w)$ ergibt sich

$$q = \int_{w_1}^{w_2} \int_{v_1}^{v_2} \int_{u_1}^{u_2} \rho(u, v, w) \cdot \left| \frac{\partial \mathbf{r}}{\partial u} \cdot \left(\frac{\partial \mathbf{r}}{\partial v} \times \frac{\partial \mathbf{r}}{\partial w} \right) \right| du dv dw$$

2.3 Vektorielle Ableitungen und Integrale

a. Gradient

Der Gradient grad φ eines Skalarfeldes beschreibt dessen Änderung und steht senkrecht auf den Äquipotentialflächen (oder allgemeiner: Niveaumengen). Der Gradient lässt sich durch den Nabla-Operator ausdrücken und lautet in karthesischen Koordinaten:

$$\nabla = \frac{\partial}{\partial x} \boldsymbol{e}_x + \frac{\partial}{\partial y} \boldsymbol{e}_y + \frac{\partial}{\partial z} \boldsymbol{e}_z$$

Wichtig ist, dass ∇ ein vektorieller Differenzialoperator ist. Er folgt Ableitungsregeln, wie etwa der Kettenregel, und $\nabla \varphi$ verhält sich unter Koordinatentransformation wie ein Vektor.

Andere Schreibweisen: $\frac{\partial}{\partial r}$, ∂_r , ∇_r

Beispiele:

$$\nabla |\mathbf{r}| = \frac{\mathbf{r}}{|\mathbf{r}|} = \mathbf{e}_r$$
$$\nabla \frac{1}{|\mathbf{r}|} = -\frac{1}{r^2} \mathbf{e}_r$$

b. Divergenz (Quellenstärke eines Vektorfeldes)

Die Divergenz div $E = \nabla \cdot E$ ist ein Skalar unter Koordinatentransformation und kann als **lokale Quellenstärke** interpretiert werden. Häufig benötigt man auch

den Laplace-Operator, der die zweite Ableitung repräsentiert.

$$\operatorname{div}\operatorname{grad}\varphi = \nabla^2\varphi = \Delta\varphi$$

Beispiele:

 $\operatorname{div} \mathbf{r} = 3$ (Anzahl der Dimensionen)

$$\operatorname{div}(\varphi A) = \nabla \cdot (\varphi A) = A(\nabla \varphi) + \varphi(\nabla A) = A \cdot \operatorname{grad} \varphi + \varphi \cdot \operatorname{div} A$$

c. Rotation (Wirbelstärke eines Vektorfeldes)

Die Rotation rot $\mathbf{B} = \nabla \times \mathbf{B}$

$$\nabla \times \mathbf{B} = \begin{vmatrix} \mathbf{e}_{x} & \mathbf{e}_{y} & \mathbf{e}_{z} \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & \frac{\partial}{\partial z} \\ B_{x} & B_{y} & B_{z} \end{vmatrix}$$

kann als **lokale Wirbelstärke** verstanden werden. Ihre Komponenten lassen sich auch als

$$(\nabla \times \mathbf{B})_i = \sum_{i,k} \epsilon_{ijk} \cdot \frac{\partial}{\partial x_j} \cdot B_k$$

darstellen wobei ϵ_{ijk} der total antisymetrische Tensor 3. Stufe ist.

Beispiele:

$$\mathbf{v} = \boldsymbol{\omega} \times \mathbf{r} \implies \nabla \times \mathbf{v} = 2\boldsymbol{\omega}$$

 $\nabla \times \mathbf{r} = 0$

d. GAUSS'scher Satz

$$\iiint\limits_{V} \operatorname{div} \mathbf{E} \cdot \mathrm{d}V = \oiint\limits_{\partial V} \mathbf{E} \cdot \mathrm{d}\mathbf{A}$$

Der Satz von Gauss verknüpft Eigenschaften im Inneren eines Volumens mit dem Verhalten auf dem Rand.

Über den Satz von GAUSS lässt sich auch die partielle Integration in drei Dimensionen umformen zu:

$$\int_{V} dV \frac{\partial}{\partial \mathbf{r}} (u \cdot v) = \int_{V} dV \frac{\partial u}{\partial \mathbf{r}} \cdot v + \int_{V} dV u \cdot \frac{\partial v}{\partial \mathbf{r}} = \oiint_{\partial V} dA (u \cdot v)$$

e. GREEN'scher Satz

$$\int_{V} d(\varphi \triangle \psi - \psi \triangle \varphi) \ V = \oint_{\partial V} d(\varphi \nabla \psi - \psi \nabla \varphi) \ \mathbf{A}$$

f. STOKES'scher Satz

$$\iint\limits_{S} \operatorname{rot} \mathbf{B} \cdot d\mathbf{A} = \oint\limits_{\partial A} \mathbf{B} \cdot d\mathbf{r}$$

Analog zu Gauss'schen Satz verknüft der Satz von Stokes das Verhalten eines Feldes auf einer Fläche mit dem auf dem Rand der Fläche. Für geschlossene Flächen gilt

$$\oint_{S=\partial V} \operatorname{rot} \mathbf{B} \cdot d\mathbf{A} = 0$$

2.4 Differentialoperatoren in krummlinigen Koordinaten

Karthesische /Kugel-/Zylinderkoordinaten sind hier wichtig.

z.B:
$$\nabla_x \psi = \partial_x \psi \mathbf{e}_x + \partial_y \psi \mathbf{e}_y + \partial_z \psi \mathbf{e}_z$$

$$\nabla_{\theta}\psi = \frac{\partial}{\partial r}\psi\boldsymbol{e}_{r} + \frac{1}{r}\frac{\partial}{\partial\theta}\psi\boldsymbol{e}_{\theta} + \frac{1}{r\sin\theta}\frac{\partial}{\partial\phi}\psi\boldsymbol{e}_{\phi}$$

Generell: $(\nabla \psi)_u \equiv (\nabla \psi) \boldsymbol{e}_u = \frac{1}{g_u} \frac{\partial \psi}{\partial u}$ mit $g_u = |\frac{\partial \psi}{\partial u}|$

2.5 FOURIER-Transformation

$$\tilde{f}(\omega) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} \mathrm{d}f(t) e^{-i\omega t} t$$

$$f(t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} d\tilde{f}(t) e^{i\omega t} \,\omega$$

Verallgemeinert auf *n* Dimensionen ergibt sich:

$$\tilde{f}(\mathbf{k}) = \frac{1}{(2\pi)^{\frac{n}{2}}} \int_{-\infty}^{\infty} df(\mathbf{r}) e^{-i\mathbf{k}\mathbf{r} \ n} r$$

a. Differentiation

$$\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}f(t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} \mathrm{d}i\omega \tilde{f}(\omega) e^{i\omega t} \,\omega$$

b. Faltung

$$(f * g)(t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} df (t - s) G(s) s$$

$$\widetilde{(f * g)}(\omega) = \widetilde{f}(\omega) \widetilde{g}(\omega)$$

c. Rechenregeln

$$f'(t) \leftrightarrow i\omega \tilde{f}(\omega)$$

$$-itf(t) \leftrightarrow \tilde{f}'(\omega)$$

$$f(t+a) \leftrightarrow e^{i\omega a} \tilde{f}(\omega)$$

$$e^{i\omega t} f(t) \leftrightarrow \tilde{f}(\omega - a)$$

$$f(at) \leftrightarrow \frac{1}{|a|} \tilde{f}\left(\frac{\omega}{a}\right)$$

$$f^*(t) \leftrightarrow \tilde{f}^*(\omega)$$

$$\tilde{f}(t) \leftrightarrow \tilde{f}(-t)$$

2.6 Delta-Distribution

Die Delta-Distribution ist über folgende Eigenschaften definiert:

$$\delta(\mathbf{r}) = \begin{cases} 0 & \text{für } \mathbf{r} \neq \mathbf{r}_0 \\ \infty & \text{für } \mathbf{r} = \mathbf{r}_0 \end{cases}$$

2.7. GREEN'SCHE FUNKTION ZUR LÖSUNG INHOMOGENER LINEARER DGL15

2.

$$\int_{\mathbf{r}_0 \in V} \mathrm{d}V \, \delta(\mathbf{r} - \mathbf{r}_0) = 1$$

Alle Aussagen gelten analog für die Delta-Distribution $\delta(x)$ in einer Dimension. Bei höherdimensionalen Deltadistributionen gilt allerdings nur in kartesischen Koordinaten:

$$\delta(\mathbf{r} - \mathbf{r}_0) = \delta(x - x_0) \cdot \delta(y - y_0) \cdot \delta(z - z_0)$$

Faltet man die Delta-Distribution mit einer Funktion $f(\mathbf{r})$, so ergibt sich aus ihren Eigenschaften:

$$\int_{\mathbf{r}_0 \in V} dV \, \delta(\mathbf{r} - \mathbf{r}_0) \, f(\mathbf{r}) = f(\mathbf{r}_0)$$

2.7 GREEN'sche Funktion zur Lösung inhomogener linearer DGL

Wir betrachten die lineare, inhomogene Differentialgleichung

$$L \phi(x_1, ..., x_n) = \rho(x_1, ..., x_n)$$
 oder kurz $L\phi = \rho$

wobei L ein linearer Operator und ρ die Inhomogenität sein soll. Die Green'sche Funktion G(x,x) zum Operator L ist die Lösung der Differentialgleichung mit δ -förmiger Inhomogenität.

$$L G(x, x') = \delta(x - x') \left[= \delta(x_1 - x_1') \cdot \ldots \cdot \delta(x_n - x_n') \right]$$

Wenn *g* bekannt ist, dann kann die Lösung für beliebige Inhomogenität durch Superposition gewonnen werden.

$$\phi(x) = \int \mathrm{d}x' \ G(x, x') \rho(x')$$

Den Beweis hierfür erhält man leicht durch Einsetzen:

$$L \phi(x) = \int dx' L G(x, x') \rho(x') = \rho(x)$$

Kapitel 3

Grundbegriffe und MAXWELL-Gleichungen

3.1 Kräfte und Punktladungen

Aus der Erfahrung ergibt sich für eine ruhende Ladung

$$\mathbf{F}(\mathbf{r},t) = Q \cdot \mathbf{E}(\mathbf{r},t)$$

Dabei ist die Ladung Q eine Körpereigenschaft und E eine Eigenschaft, die die Umwelt charakterisiert. Über den Vergleich der Kraft auf zwei Körper $F_1(r,t) = \frac{Q_1}{Q_2}F_2(r,t)$ lässt sich so eine Einheit für die Ladung definieren.

Bei bewegten Ladungen beobachten wir etwas anderes. Die Kraft hat hier die Form

$$F = Q(E + v \times B)$$

3.2 Ladungs- und Stromdichte, Ladungserhaltung

Über eine Ladung in einem Volumenelement lässt sich der Begriff der Ladungsdichte definieren.

$$\rho(\boldsymbol{r},t) = \frac{\mathrm{d}Q}{\mathrm{d}V}$$

Eine Ladungsänderung nennen wir schließlich den elektrischen Strom.

$$-I := \dot{Q} = \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} \int_{V} \mathrm{d}\rho(\mathbf{r}, t) \ V = \int_{V} \mathrm{d}\frac{\partial\rho}{\partial t} \ V$$

Betrachten wir nun den Stromfluss durch ein Oberflächenelement d*A*. Die Ladungsträger, welche durch diese Fläche wandern haben die Geschwindigkeit \boldsymbol{v} , sodass anschaulich ein kleines Volumenelement dV= \boldsymbol{v} d $t \cdot d\boldsymbol{A}$ aufgespannt wird:

$$dQ = \rho(\mathbf{r}, t) \mathbf{v}(\mathbf{r}, t) dt dA$$
$$\frac{dQ}{dt} = -I = \rho \mathbf{v} \cdot dA =: \mathbf{j}(\mathbf{r}, t) \cdot dA$$

Wir nennen $\mathbf{j} = \rho \mathbf{v}$ der Anschaulichkeit nach die **Stromdichte**, denn man sieht leicht:

$$\iint\limits_{A} \boldsymbol{j} \cdot \mathrm{d}\boldsymbol{A} = I$$

Setzen wir nun dies in die Gleichung für die Ladungserhaltung ein:

$$0 = \dot{Q} + I = \iiint_{V} dV \frac{\partial \rho}{\partial t} + \oiint_{\partial V} dA \cdot \mathbf{j} = \iiint_{V} dV \left(\frac{\partial \rho}{\partial t} + \frac{\partial \mathbf{j}}{\partial \mathbf{r}} \right)$$

Da dies für für alle möglichen Volumina gelten soll, folgt daraus die **Kontinuitätsgleichung**:

$$\dot{\rho} + \text{div } \mathbf{j} = 0$$

Für den Grenzfall eines unendlich großen Volumens gilt zunächst $j\to 0$ auf der Oberfläche, woraus man auf die für diesen Grenzfall logische Konsequenz schließen kann, dass

$$\dot{Q} = - \iint \mathbf{j} \, \mathrm{d}\mathbf{A} = 0$$

die Ladung im gesamten Raum erhalten ist.

Mit der eingeführten Stromdichte \boldsymbol{j} kann man nun auch den Ausdruck der Lorentzkraft-Dichte $\boldsymbol{f}:=\frac{F}{V}$ definieren:

$$dF = dQ(E + v \times B)$$

$$\Rightarrow f = \rho(r, t) \cdot (E(r, t) + v(r, t) \times B(r, t) = \rho E + j \times B$$

3.3 Die MAXWELL-Gleichungen

Die Maxwell-Gleichungen wurden 1864 vom schottischen Physiker James Clerk Maxwell aufgestellt und bilden ein Differentialgleichungssystem für die Felder $\boldsymbol{B}(\boldsymbol{r})$ und $\boldsymbol{E}(\boldsymbol{r})$. Zusammen mit der Kontinuitätsgleichung beschreiben sie die gesamte (klassische) Elektrodynamik, da ρ und \boldsymbol{j} die Quellen und Wirbel des \boldsymbol{B} - und \boldsymbol{E} -Feldes eindeutig bestimmen:

$$\operatorname{div} \boldsymbol{B} = 0 \qquad \qquad \boldsymbol{\epsilon}_0 \operatorname{div} \boldsymbol{E} = \boldsymbol{\rho}$$
$$\operatorname{rot} \boldsymbol{E} + \dot{\boldsymbol{B}} = 0 \qquad \qquad \frac{1}{\mu_0} \operatorname{rot} \boldsymbol{B} - \boldsymbol{\epsilon}_0 \dot{\boldsymbol{E}} = \boldsymbol{j}$$

Nun könnte man fragen, ob die Beschreibung der Elektrodynamik über lokale Felder denn zweckmäßig ist oder ob man sie nicht eliminieren könnte. Das COULOMB-Gesetz wäre ein Beispiel für diese Fernwirkungstheorie. Zwei Gründe sprechen für die lokale Feldtheorie: sie ist zum einen schlichtweg einfacher mathematisch zu beschreiben und zum anderen unabhängig vom Vorhandensein von Materie und demzufolge Ladungsträgern.

3.4 Konstruktion der MAXWELL-Gleichungen

Versucht man die Elektrodynamik zu beschreiben, so kann man sich zu Beginn von phänomenologischen Seite diesem Problem nähern und fordern, dass Symmetrien in Zeit und Raum die Gültigkeit der Gleichungen erhalten sollen. Dies ist eine gängige physikalische Vorgehensweise; man verlangt, dass die beschriebene (reale) Physik unabhängig von der Wahl der Koordinaten sein soll. Wir fordern also zunächst, dass die die Form der Gleichungen unter den Symmetrietransformationen der Rauminversion ($r \rightarrow -r$) und der zeitlichen Reversibilität ($t \rightarrow -t$) invariant ist. Zudem wollen wir uns als Ziel setzen, die Gesetze möglichst einfach zu formulieren, das heißt, es sollen maximal Differentialgleichungen 1. Ordnung auftauchen. Betrachten wir nun also zunächst das Transformationsverhalten verschiedener Objekte:

Objekt	$t \rightarrow -t$	$r \rightarrow -r$	Bemerkung
$r,rac{\partial}{\partial t} \ r,rac{\partial}{\partial r} \ \dot{r}$	-	+	Definition
$r, \frac{\partial}{\partial r}$	+	-	Definition
ř	-	-	durch Multiplikation der Vorzeichen erhalten
$\ddot{\pmb{r}}, \pmb{F}, \pmb{f}$	+	-	Erfahrung aus Mechanik: $\ddot{r} = \frac{F}{m}$
Q, ho	+	+	Annahme
$\boldsymbol{j} \ (= \rho \cdot \dot{\boldsymbol{r}})$	-	-	
$oldsymbol{E}$	+	-	Vektor, erhalten aus: $\mathbf{F} = Q(\mathbf{E} + \mathbf{v} \times \mathbf{B})$
\boldsymbol{B}	-	+	Pseudovektor
$\frac{\partial}{\partial r} \cdot E$	+	+	Skalar
$\frac{\partial}{\partial r} \cdot \boldsymbol{B}$	-	-	Pseudoskalar
$ \frac{\frac{\partial}{\partial r} \cdot E}{\frac{\partial}{\partial r} \cdot B} $ $ \frac{\frac{\partial}{\partial r} \times E}{\frac{\partial}{\partial r} \times B} $	+	+	Pseudovektor
$\frac{\partial}{\partial \boldsymbol{r}} \times \boldsymbol{B}$	-	-	Vektor
$\frac{\partial}{\partial t} E$	-	-	Vektor
$rac{\partial}{\partial t}m{E} \ rac{\partial}{\partial t}m{B}$	+	+	Pseudovektor

Da wir gefordert hatten, dass unsere gewünschten Gleichungen invariant unter den Transformationen sein sollten, dürfen wir nun nur die Größen mit dem gleichen Transformationsverhalten verknüpfen:

1.
$$\underline{++ \, \mathrm{Skalar}} \quad \rho, \mathrm{div} \, \boldsymbol{E}$$

$$\Rightarrow \rho = \epsilon_0 \cdot \mathrm{div} \, \boldsymbol{E} \qquad (\epsilon_0 \, \mathrm{ist} \, \mathrm{beliebige} \, \mathrm{Konstante})$$
2. $\underline{-- \, \mathrm{Vektor}} \quad \boldsymbol{j}, \mathrm{rot} \, \boldsymbol{B}, \dot{\boldsymbol{B}}$

$$\Rightarrow \boldsymbol{j} = \alpha \cdot \dot{E} + \frac{1}{\mu_0} \cdot \mathrm{rot} \, \boldsymbol{B} \qquad (\alpha, \frac{1}{\mu_0} \, \mathrm{sind} \, \mathrm{beliebige} \, \mathrm{Konstanten})$$
3. $\underline{-- \, \mathrm{Skalar}} \quad \mathrm{div} \, \boldsymbol{B}$

$$\Rightarrow 0 = \mathrm{div} \, \boldsymbol{B}$$
4. $\underline{++ \, \mathrm{Vektor}} \quad \mathrm{rot} \, \boldsymbol{E}, \dot{\boldsymbol{B}}$

$$\Rightarrow 0 = \mathrm{rot} \, \boldsymbol{E} + \beta \cdot \dot{\boldsymbol{B}} \qquad (\beta \, \mathrm{ist} \, \mathrm{beliebige} \, \mathrm{Konstante})$$

5.
$$+-$$
 Vektor $E, (r, \ddot{r})$

$$\Rightarrow 0 = E$$
6. $-+$ Vektor B

 $\Rightarrow 0 = \mathbf{B}$

Das System 1-4 ist ein widerspruchsfreies und vollständiges System von Differentialgleichungen für das *E*- und das *B*-Feld, da diese durch ihre Quellen und Wirbel jeweils eindeutig bis auf Konstanten bestimmt sind. Diese werden problemabhängig aus den gegebenen Randbedingungen bestimmt. Die Gleichungen 5 und 6 werden aus naheliegenden Gründen weggelassen; sie stehen zwar nicht im Widerspruch zu den ersten 4 Gleichungen, doch würde das Differentialgleichungssystem mit ihnen nur noch die Triviallösung ohne physikalisch interessante Bedeutung liefern.

Konstantendiskussion:

- 1. Die Konstante ϵ_0 ist zunächst frei wählbar, da die Ladung Q nur bis auf einen Faktor genau bestimmt ist. Für die Wahl von ϵ_0 gibt es verschiedene Ansätze:
 - (a) ϵ_0 wird als 1 definiert. Diese Defintion wird im cgs-System umgesetzt.
 - (b) $4\pi \cdot \epsilon_0$ wird 1 gesetzt. Das sich aus dieser Definition ergebende Einheitensystem nennt man das GAUSS-System.

Im SI-System wird dagegen ϵ_0 über μ_0 festgelegt, wobei für μ_0 gilt:

$$[\mu_0] = \frac{[E]}{[I]} \frac{[l]^2}{[l]} = \frac{[f]}{[f]} \frac{[l]}{[I]} = \frac{[F]}{[I]^2} = \frac{N}{A^2}$$
$$\mu_0 = 4\pi \cdot 10^{-7} \frac{N}{A^2}$$

 ϵ_0 erhält man nun daraus über die Fundamentalbeziehung im SI-System:

$$\epsilon_0 \mu_0 = \frac{1}{c^2}$$

2. Die Konstante α erhalten wir, in dem wir von Gleichung (2) die Divergenz bilden und dann div j aus der Kontinuitätsgleichung einsetzen:

$$(\epsilon_0 + \alpha) \frac{\partial}{\partial t} \operatorname{div} \mathbf{E} \stackrel{!}{=} 0 \Rightarrow \alpha = -\epsilon_0$$

3. Dass die Konstante β im SI-System gleich 1 sein musss, erhält man aus Überlegungen, dass die MAXWELL-Gleichungen von Inertialsystem zu Inertialsystem invariant sein müssen.

Bemerkung: Im Gauss-System erhält man aufgrund der Wahl der Konstanten für die Lorentz-Kraft:

$$\mathbf{F} = Q(\mathbf{E} + \frac{\mathbf{v}}{c} \times \mathbf{B})$$

woraus folgt:

$$\epsilon_0 \mu_0 \cdot \beta = \frac{1}{c^2}$$
 und $\beta = \frac{1}{c}, \mu_0 = \frac{4\pi}{c}$

3.5 Integrale Fromulierung der MAXWELL-Gleichungen

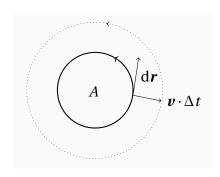
Die integrale Formulierung der MAXWELL-Gleichungen ist äquivalent zu der differentiellen und ergibt sich entweder aus Volumen- oder Flächenintegration auf beiden Seiten der entsprechenden Gleichung und dann der Anwendung der Integralsätze von GAUSS oder STOKES:

i)
$$\epsilon_0 \operatorname{div} \mathbf{E} = \rho$$
 \Leftrightarrow $\epsilon_0 \oiint \operatorname{d} \mathbf{A} \cdot \mathbf{E} = Q_{\mathrm{in}}$
ii) $\operatorname{div} \mathbf{B} = 0$ \Leftrightarrow $\oiint \operatorname{d} \mathbf{A} \cdot \mathbf{B} = 0$
iii) $\operatorname{rot} \mathbf{E} + \dot{\mathbf{B}} = 0$ \Leftrightarrow $\oint \operatorname{d} \mathbf{r} \cdot \mathbf{E} + \iint_A \operatorname{d} \mathbf{A} \cdot \dot{\mathbf{B}} = 0$
iv) $\frac{1}{\mu_0} \operatorname{rot} \mathbf{B} - \epsilon_0 \dot{\mathbf{E}} = \mathbf{j}$ \Leftrightarrow $\frac{1}{\mu_0} \oint_{\partial A} \operatorname{d} \mathbf{r} \cdot \mathbf{B} - \epsilon_0 \iint_A \operatorname{d} \mathbf{A} \cdot \dot{\mathbf{E}} = I_{\mathrm{in}}$

Bemerkung:

 ${m r}$ und ${m t}$ sind unabhängige Variablen, das heißt, dass die Felder ${m B}$ und ${m E}$ jeweils von ${m r}$ und ${m t}$ abhängen, nicht aber von ${\dot {m r}}$. Zudem ist es aufgrund unserer Forderungen bei der Konstruktion der Maxwell-Gleichungen verboten, dass eine explizite Abhängigkeit der Grundgleichungen von ${m r}$ und ${m t}$ vorliegt, da es sonst außergewöhnliche Zeiten und Orte gäbe, was aber die geforderte Homogenität verletzen würde.

3.6 Induktionsgesetz für Leiterschleifen



Zunächst definieren wir den magnetischen Fluss Φ durch eine Fläche A im Raum:

$$\Phi := \iint_{A} d\boldsymbol{A} \cdot \boldsymbol{B}$$

Man sieht leicht, dass sich der Fluss Φ bei Flächenänderung und Änderung der magnetischen Flussdichte \mathbf{B} ändert:

Abbildung 3.1: Flächenänderung

$$\Delta \Phi = \Delta \left(\iint d\mathbf{A} \cdot \mathbf{B} \right) = \iint_{A} d\mathbf{A} \cdot \Delta \mathbf{B} + \iint_{\Delta A} d\mathbf{A} \cdot \mathbf{B}$$

$$= \Delta t \iint_{A} d\mathbf{A} \cdot \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} + \oint_{\partial A} (\mathbf{v} \Delta t \times d\mathbf{r}) \cdot \mathbf{B}$$

$$= \Delta t \left(\iint_{A} d\mathbf{V} \cdot \dot{\mathbf{B}} - \oint_{\partial A} d\mathbf{r} \cdot (\mathbf{v} \times \mathbf{B}) \right)$$

$$\Rightarrow \dot{\Phi} = \iint_{A} d\mathbf{A} \cdot \dot{\mathbf{B}} - \oint_{\partial A} d\mathbf{r} \cdot (\mathbf{v} \times \mathbf{B})$$

Nach Anwenden der dritten MAXWELL-Gleichung erhält man das **Induktions- gesetz**:

$$\dot{\Phi} = -\oint_{\partial A} d\mathbf{r} \ (\mathbf{E} + \mathbf{v} \times \mathbf{B}) = -U_{\text{induziert}}$$

Das letzte Minuszeichen nennt man auch die **Lenz'sche Regel**, welche besagt, dass ein induzierter Strom immer ein Magnetfeld erzeugt, welches seiner eigenen Ursache ($U_{\text{induziert}}$) entgegengerichtet ist.

Auffällig bei dem Induktionsgesetz ist seine Ähnlichkeit mit der auf eine freie

Ladung wirkende Kraft $F = Q(E + v \times B)$. Darin liegt auch die Begründung für ebenjenes Gesetz:

Wir stellen uns eine Leiterschleife vor, welche an einer Stelle durchbrochen ist, damit kein Strom durch die Schleife fließen könnte. Auf einen sich in dieser Schleife bewegenden Ladungsträger wirkt die Kraft:

$$F = Q(E + v \times B) =: QE'$$

Man sieht, dass das E-Feld abhängig vom Bezugsystem ist, daher haben wir für E' ein Bezugssystem konstruiert, welches sich mit der Geschwindigkeit v gegenüber dem Laborsystem bewegt. Damit haben wir im mitbewegeten Bezugssystem erreicht, dass v'=0 ist. Bilden wir nun das Weginteral für ein Teilchen entlang der Leiterschleife im E-Feld erhalten wir:

$$\oint_{\text{Schleife}} d\mathbf{r} \cdot (\mathbf{E} + \mathbf{v} \times \mathbf{B}) = \oint_{\text{Schleife}} d\mathbf{r} \cdot \mathbf{E'} = \int_{\text{Beginn}}^{\text{Ende}} d\mathbf{r} \cdot \mathbf{E'} = U_{\text{induziert}}$$

Kapitel 4

Elektrostatik

4.1 Grundgleichungen und elektrostatisches Potential

In der Elektrostatik betrachten wir, wie der Name schon andeutet, zeitunabhängige Felder. Dementsprechend kann man als erste Konsequenz daraus folgern, dass $\dot{E}=0$ und $\dot{B}=0$ ist. Fallen nun in den Maxwell-Gleichungen alle Beiträge mit \dot{E} und \dot{B} weg, kann man die Felder E und B getrennt voneinander betrachten. Laienhaft gesprochen entkoppeln wir die Phänomene "Elektrizität"und "Magnetismus". Des Weiteren betrachten wir in der Elektrostatik nur ruhende Ladungen, woraus folgt, dass außerdem $j=0 \Rightarrow B=0$ ist.

Damit erhalten wir aus der dritten MAXWELL-Gleichung, dass rot E = 0 gilt, wodurch das Einführen eines Potentials für E möglich wird:

$$E =: -\operatorname{grad} \varphi$$

Mit div $E = \frac{\rho}{\epsilon_0}$ erhält man daraus die **Poisson-Gleichung** der Elektrostatik:

$$\triangle \varphi = -\frac{\rho}{\epsilon_0}$$

Für $\Delta \varphi = 0$ nennt man die Poisson-Gleichung auch LAPLACE-Gleichung.

4.2 Kugelsymmetrische Ladungsverteilung

Für eine kugelsymmetrische Ladungsverteilung gilt:

$$\rho(\mathbf{r}) = \rho(|\mathbf{r}|) = \rho(r) \Rightarrow \varphi(\mathbf{r}) = \varphi(r)$$

Dem kann man entnehmen, dass die Äquipotentialflächen Kugelflächen sein müssen und somit der Gradient von φ auch parallel zum Ortsvektor stehen muss. $(E(r) = E(r)e_r)$ Für das E-Feld gilt weiterhin:

$$\epsilon_0 \iint\limits_{\partial \text{Kugel}} \mathrm{d} \boldsymbol{A} \cdot \boldsymbol{E} \stackrel{A \parallel E}{=} \epsilon_0 \iint\limits_{\partial \text{Kugel}} \mathrm{d} \boldsymbol{A} \cdot \boldsymbol{E} = 4\pi \epsilon_0 \cdot \boldsymbol{r}^2 \cdot \boldsymbol{E}(\boldsymbol{r}) = Q_{\text{in}}(\boldsymbol{r})$$

Damit ergibt sich für das *E*-Feld und das Potential:

$$\boldsymbol{E}(r) = \frac{Q_{\rm in}(r)}{4\pi\epsilon_0 \cdot r^2} \cdot \boldsymbol{e}_r$$

$$\varphi(r) = \frac{Q_{\rm in}(r)}{4\pi\epsilon_0 \cdot r} + \varphi_0 \text{ mit } \varphi_0 = \varphi(r \to 0)$$

4.3 Feld einer beliebigen räumlich begrenzten Ladungsverteilung

1. Punktladung bei r_0 :

$$\varphi(\mathbf{r}) = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0 |\mathbf{r} - \mathbf{r}_0|}$$

2. Mehrere Punktladungen (Superpositionsprinzip anwendbar wegen Linearität der MAXWELL-Gleichungen):

$$\varphi(\mathbf{r}) = \sum_{i} \frac{Q_{i}}{4\pi\epsilon_{0} |\mathbf{r} - \mathbf{r}_{i}|}$$

3. Kontinuierliche Ladungsverteilung:

$$\varphi(\mathbf{r}) = \int dV' \frac{Q(\mathbf{r}')}{4\pi\epsilon_0 |\mathbf{r} - \mathbf{r}'|}$$

Die allgemeine Gleichung für die kontinuerliche Ladugnsverteilung ergibt sich aus der Lösung der Poisson-Gleichung mithilfe der bekannten Green'schen Funktion für eine Punktladung der Größe 1: $G(\mathbf{r}) = \frac{1}{4\pi\varepsilon_0 \cdot |\mathbf{r}|}$

$$-\epsilon_0 \cdot \triangle \varphi = \rho$$
$$\Rightarrow -\epsilon_0 \cdot \triangle G(\mathbf{r}) = \delta(\mathbf{r})$$

Dabei gilt: $G(\mathbf{r}, \mathbf{r}') = G(\mathbf{r} - \mathbf{r}')$ aufgrund der Translationsinvarianz der Green-Funktion.

$$\Rightarrow \varphi(\mathbf{r}) = \int dV' G(\mathbf{r} - \mathbf{r}') \cdot \rho(\mathbf{r}') = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int dV' \frac{\rho(\mathbf{r}')}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|}$$

Aus dieser allgemeinen Form lässt sich natürlich auch im umgekehrten Falle das E-Feld einer Punktladung in r_0 herleiten. Dafür muss nur $\rho(r) = Q \cdot \delta(r - r_0)$ gesetzt werden:

$$\varphi(\mathbf{r}) = \int dV' \frac{\rho(\mathbf{r}')}{4\pi\epsilon_0 \cdot |\mathbf{r} - \mathbf{r}'|} = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0} \underbrace{\int dV' \frac{\delta(\mathbf{r}' - \mathbf{r}_0)}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|}}_{=\frac{1}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}_0|}}$$

4.4 Feld eines elektrischen Dipols

Ein Dipol besteht aus zwei gleich großen, entgegengesetzt geladenen Ladungen $\pm Q$, welche einen festen Abstand \boldsymbol{a} voneinander entfernt sind. Daher ergibt es Sinn, als charakteristische Eigenschaft des Dipols das **Dipolmoment** \boldsymbol{p} wie folgt zu definieren:

$$p := Q \cdot a$$

Dipollimit: $|a| \to 0, Q \to \infty$

$$\Rightarrow |p| = \text{const.}$$

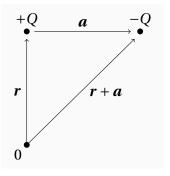


Abbildung 4.1: elektrischer Dipol

Für das Potentialfeld eines solchen Dipols gilt offensichtlich:

$$\varphi(\mathbf{r}) = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0} \cdot \left(\frac{1}{|\mathbf{r}|} - \frac{1}{|\mathbf{r} + \mathbf{a}|}\right)$$

Für große Abstände von diesem Dipol, d.h. $r \gg a$ wollen wir das Potentialfeld TAYLOR-entwickeln, um besser mit ihm arbeiten zu können. Dazu betrachten wir den Term $\frac{1}{|r+a|}$ ein wenig genauer:

$$\frac{1}{|\boldsymbol{r}+\boldsymbol{a}|} \cong \frac{1}{|\boldsymbol{r}|} + \left(\boldsymbol{a} \cdot \frac{\partial}{\partial \boldsymbol{r}}\right) \frac{1}{|\boldsymbol{r}|} = \frac{1}{|\boldsymbol{r}|} - \boldsymbol{a} \cdot \frac{\boldsymbol{r}}{|\boldsymbol{r}|^3}$$

Damit gilt für das Potential:

$$\varphi(\mathbf{r}) = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0} \left(\frac{1}{r} - \frac{1}{r} - \left(\mathbf{a} \cdot \frac{\partial}{\partial \mathbf{r}} \right) \frac{1}{r} \right) = \frac{\mathbf{p} \cdot \mathbf{r}}{4\pi\epsilon_0 \cdot r^3}$$

und das *E*-Feld:

$$E(\mathbf{r}) = -\nabla \varphi = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \nabla \left(\mathbf{p} \cdot \nabla \right) \frac{1}{r} = \frac{\mathbf{p}}{4\pi\epsilon_0} \underbrace{\left(\nabla \circ \nabla \right) \frac{1}{r}}_{(*)}$$
$$= \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{3(\mathbf{p} \cdot \mathbf{r})\mathbf{r} - \mathbf{p}r^2}{r^5}$$

$$\text{mit} \quad (*) = \left(\frac{\partial}{\partial r} \circ \frac{\partial}{\partial r}\right) \frac{1}{|r|} = -\frac{\partial}{\partial r} \circ \frac{r}{|r|^3} = \frac{3r \circ r - 1 \cdot r^2}{|r|^5}$$

4.5 Fernfeld einer räumlich eingegrenzten Ladungsverteilung

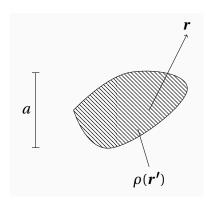


Abbildung 4.2: Verteilung

Wenn man das Fernfeld einer räumlich begrenzten Ladungsverteilung ermitteln möchte, spricht man in diesem Zusammenhang auch immer von der sogenannten **Multipolentwicklung**.

Wir betrachten nun eine räumlich eingegrenzte Ladunugsverteilung der Dichte ρ , für die zunächst einmal allgemein gilt:

$$\varphi(\mathbf{r}) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \int dV \frac{\rho(\mathbf{r}')}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|}$$

Unter der Annahme, dass $|r|\gg a$ gilt (wobei a die größte räumliche Ausdehnungsrichtung der Ladungsverteilung ist), werden wir nun den Term $\frac{1}{|r-r'|}$ entwickeln:

$$\frac{1}{|\bm{r} - \bm{r}'|} = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{1}{n!} \left(-\bm{r}' \cdot \frac{\partial}{\partial \bm{r}} \right)^n \frac{1}{r} = \frac{1}{r} + \frac{\bm{r}' \cdot \bm{r}}{r^3} + \frac{1}{2} \frac{3(\bm{r}' \cdot \bm{r})^2 - \bm{r}'^2}{r^5} + \dots$$

4.5. FERNFELD EINER RÄUMLICH EINGEGRENZTEN LADUNGSVERTEILUNG29

$$\Rightarrow \varphi(\mathbf{r}) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \left[\frac{1}{r} \int dV' \rho(\mathbf{r}') + \frac{\mathbf{r}}{r^3} \int dV' \mathbf{r}' \rho(\mathbf{r}') + \sum_{i,j} \frac{x_i x_j}{r^5} \int dV' \rho(\mathbf{r}') \left(3x_i' x_j' - \delta_{ij} \mathbf{r}'^2 \right) + \dots \right]$$

$$= \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \left[\underbrace{\frac{Q}{r}}_{\sim \frac{1}{r}} + \underbrace{\frac{\mathbf{r} \cdot \mathbf{p}}{r^3}}_{\sim \frac{1}{r^2}} + \underbrace{\frac{1}{2} \frac{\mathbf{r} \cdot \hat{\mathbf{D}} \cdot \mathbf{r}}{r^5}}_{\sim \frac{1}{r^3}} + \dots \right]$$

Die einzelnen Summanden bezeichnet man auch als **Multipolmomente** einer Ladungsverteilung:

Monopol:
$$Q = \int dV \rho(\mathbf{r})$$

Dipol: $\mathbf{p} = \int dV \rho(\mathbf{r})\mathbf{r}$
Quadrupol: $\hat{\mathbf{D}} = \int dV \rho(\mathbf{r}) (3\mathbf{r} \circ \mathbf{r} - \mathbb{1}\mathbf{r}^2)$
Oktupol: ...
:

Im Allgemeinen hängen die Multipolmomente vom Bezugspunkt ab, nur das erste nicht verschwindende Moment ist unabhängig vom selbigen. Der Quadrupol-Tensor $\hat{\boldsymbol{D}}$ hat dabei folgende Eigenschaften:

-
$$\mathbf{D}_{ij} = \mathbf{D}_{ji}$$
, insbesondere Spur $\hat{\mathbf{D}} = \sum_{j} \mathbf{D}_{jj} = \int dV (3\mathbf{r}^2 - 3\mathbf{r}^2) = 0$

- $-\hat{m{D}}$ hat 5 unabhängige Komponenten
- $\hat{m{D}}$ kann hauptachsentransformiert werden
- Spur $\hat{\boldsymbol{D}} = 0$ ist $\hat{\boldsymbol{D}} = 0$ für Kugel und Kegel

Aufgrund der der charakteristischen Richtungsabhängigkeit ist es sinnvoll, das Potential der Ladungsverteilung mit Kugelflächenfunktionen zu entwickeln. Ausgangspunkt ist hierbei wieder das allgemeine Potential für eine beliebige Ladungsverteilung:

$$\varphi(\mathbf{r}) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int dV' \frac{\rho(\mathbf{r})}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|} = \int dV' G(\mathbf{r} - \mathbf{r}') \rho(\mathbf{r}')$$

Wobei G die Green'sche Funktion ist, welche die Poisson-Gleichung mit δ -förmiger Inhomogenität löst:

$$-\epsilon_0 \triangle G(\mathbf{r}) = \delta(\mathbf{r})$$

Als nächstes separieren wir die Winkel- und Richtungsabhängigkeit des Differentialoperators Δ , welches sich am besten explizit in Kugelkoordinaten vornehmen lässt.

$$\Delta = \frac{1}{r} \frac{\partial^2}{\partial r^2} + \underbrace{\frac{1}{r^2 \sin \theta} \frac{\partial}{\partial \theta} \sin \theta \frac{\partial}{\partial \theta} + \frac{1}{r^2 \sin^2 \theta} \frac{\partial^2}{\partial \phi^2}}_{=:\frac{1}{r^2} \Lambda(\theta, \phi)}$$

Nun wenden wir auf die Differentialgleichung

$$\Lambda Y(\theta, \phi) = -l(l+1) Y(\theta, \phi) \qquad l \in \mathbb{N}$$

den Separationsansatz $Y(\theta, \phi) = P(\theta) \cdot Q(\phi)$ an und erhalten zunächst für $Q(\phi)$:

$$\frac{\mathrm{d}^2}{\mathrm{d}\phi^2}Q(\phi) = -m^2Q(\phi)$$

$$\Rightarrow Q = e^{im\phi} \quad \text{mit} \quad m \in [-l, l] \subset \mathbb{Z}$$

Substituieren wir nun oben $\cos \theta = x$, so führt dies auf eine verallgemeinerte **LEGENDRE-Differentialgleichung** für P(x)

$$\left(\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}x}\left(1+x^2\right)\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}x}\left(-\frac{m^2}{1-x^2}+l(l+1)\right)\right)P_l^m(x)=0$$

Es genügt diese für m = 1 zu lösen, denn:

$$P_l^m(x) = (-1)^m (1-x)^{\frac{m}{2}} \left(\frac{d}{dx}\right)^{|m|} P_l(x)$$

Somit bleibt nur noch folgende LEGENDRE-Differentialgleichung übrig:

$$(1-x^2)P_l'' - 2x P_l' + l(l+1) P_l = 0$$

Deren Lösungen P_l sind sogenannte **Legendre-Polynome**:

$$P_l(x) = \frac{1}{2^l l!} \left(\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}x}\right)^l (x^2 + 1)^l \qquad l \in \mathbb{N}$$

(Die ersten P_l lauten explizit: $P_0(x) = 1$, $P_1(x) = x$, $P_2(x) = \frac{1}{2}(3x - 1)$,...) Nun erhalten wir aus P und Q unsere ursprüngliche, separierte Funktion $Y(\theta, \phi)$:

4.5. FERNFELD EINER RÄUMLICH EINGEGRENZTEN LADUNGSVERTEILUNG31

$$Y_{lm}(\theta,\phi) = \sqrt{\frac{2l+1}{4\pi} \frac{(l-|m|)!}{(l+|m|)!}} P_l(\cos\theta) e^{im\phi}$$

(Die ersten Y_{lm} lauten explizit: $Y_{00}=\frac{1}{\sqrt{4\pi}},~Y_{10}=\sqrt{\frac{3}{4\pi}}\cos\theta,~Y_{1,\pm1}=\mp\sqrt{\frac{3}{8\pi}}\sin\theta~e^{i\phi}$

Bemerkung zu den Y_{lm} :

Die Y_{lm} sind sogenannte **Kugelflächenfunktionen** und Lösungen der Differentialgleichung

$$\left(\frac{1}{\sin\theta}\frac{\partial}{\partial\theta} + \sin\theta\frac{\partial}{\partial\theta} + \frac{1}{\sin^2\theta}\frac{\partial^2}{\partial\phi^2} + l(l+1)\right)Y_{lm}(\theta,\phi) = 0$$

$$l \in \mathbb{N}, m \in [-l, l]$$

Sie stellen zudem eine Orthonormalbasis für alle Funktionen auf Kugeloberflächen dar. Dazu überprüfen wir zunächst die Orthogonalität der Basiselemente zueinander:

$$\langle Y_{lm}, Y_{l'm'} \rangle =: \int_{-1}^{1} \mathrm{d}(\cos \theta) \int_{0}^{2} \pi \mathrm{d}\phi \ Y_{lm}^{*}(\theta \phi) Y_{lm}(\theta \phi) = \delta_{ll'} \delta_{mm'}$$

Nach bekannter Vorgehensweise lässt sich nun jede beliebige Funktion f auf einer Kugeloberfläche aus den Y_{lm} darstellen:

$$f = (\theta, \phi) = \sum_{l=0}^{\infty} \sum_{m=-l}^{l} f_{lm} Y_{lm}(\theta, \phi)$$

$$\text{mit } f_{lm} = \langle Y_{lm}, f \rangle = \int d(\cos \theta) \int d\phi \ Y_{lm}^*(\theta, \phi) f(\theta, \phi)$$

Somit lässt sich auch mit ihnen die allgemeine Lösung der Laplace-Gleichung $\Delta \varphi = 0$ darstellen:

$$\varphi(r,\theta,\phi) = \sum_{l=0}^{\infty} \sum_{m=-l}^{\infty} \left(A_l \cdot r^l + B_l \cdot r^{-l-1} \right) Y_{lm}(\theta,\phi)$$

Wir können nun zur Entwicklung von $\frac{1}{|r-r'|}$ zurückkehren:

$$\frac{1}{|\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r}'|} = \sum_{l=0} \left(A_l \cdot r^l + B_l \cdot r^{-l-1} \right) P_l(\cos \gamma) \text{ mit } \gamma = \angle \left(\boldsymbol{r}, \boldsymbol{r}' \right)$$

(γ ohne ϕ -Abhängigkeit wegen axialer Symmetrie)

Wähle nun für die A_l , B_l , dass $r \parallel r'$ ist und führe so die Entwicklung fort

$$\frac{1}{|\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r}'|} = \sum_{l=0}^{\infty} \frac{1}{l!} \left(r_{<} \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}r_{<}} \right)^{l} \frac{1}{r_{>}} \quad \text{mit } r_{<} := \min\{r, r'\}, \ r_{>} \text{ analog}$$

$$= \frac{1}{r_{<}} \sum_{l=0}^{\infty} \left(\frac{r_{>}}{r_{<}} \right)^{l}$$

$$= \sum_{l=0}^{\infty} \frac{r_{>}}{r_{<}^{l+1}} P_{l}(\cos \gamma)$$

$$P_{l}(\cos \gamma) = \frac{4\pi}{2l+1} \sum_{m=-l}^{l} Y_{lm}^{*}(\theta', \phi') Y_{lm}(\theta, \phi)$$

$$(\cos \gamma = \cos \theta \cos \theta' + \sin \theta \sin \theta' \cos(\phi - \phi'))$$

$$\Rightarrow \frac{1}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|} = 4\pi \sum_{l=0}^{\infty} \sum_{m=-l}^{l} \frac{1}{2l+1} \frac{r_{>}^{l}}{r_{<}^{l+1}} Y_{lm}^{*}(\theta', \phi') Y_{lm}(\theta, \phi)$$

Wir haben nun $\frac{1}{|r-r'|}$ vollständig faktorisiert und können nun das Potential einer Ladungsverteilung aufstellen:

$$\varphi(\mathbf{r}) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \sum_{l,m} \sqrt{\frac{4\pi}{2l+1}} \frac{Y_{lm}(\theta,\phi)}{r^{l+1}} \underbrace{\int dV' \, \rho(\mathbf{r}) \, Y_{lm}^*(\theta',\phi') \, r'^l \sqrt{\frac{4\pi}{2l+1}}}_{q_{lm} \hat{=} \text{ Multipolmomente}}$$

Aus dem allgemeinen Ausdruck q_{lm} für die Multipolmomente können wir nun auch die uns bereits bekannten Momente ableiten:

$$\begin{aligned} q_{00} &= \sqrt{4\pi} \int \mathrm{d}V' \; \rho(\boldsymbol{r}') \; Y_{00} = Q \\ q_{10} &= \int \mathrm{d}V' \; \rho(\boldsymbol{r}') \; \underline{r' \cos \theta'} = p_z \\ q_{1,\pm 1} &= \pm \frac{1}{\sqrt{2}} \int \mathrm{d}V' \; \rho(\boldsymbol{r}') \; r' \sin \theta' \; e^{i\phi'} = (p_x \mp i \, p_y) \cdot \frac{1}{\sqrt{2}} \end{aligned}$$

 $q_{2m} \rightarrow 5$ skalare Komponenten \rightarrow Quadrupol

33

4.6 Randbedingungen

Die allgemeine Lösung der Poisson-Gleichung $\varepsilon_0\Delta\varphi=\rho$ hängt von ihren Randbedingungen ab. Die vollständige Lösung erhält man durch Addition der allgemeinen Lösung der zugehörigen homogenen Differentialgleichung und einer partikulären Lösung der inhomogenen Gleichung: $\varphi=\varphi_p+\varphi_h$. Es bietet sich an die Randbedingungen in den homogenen Teil einzubauen (bisher haben wir immer angenommen, dass $\varphi(\infty)=0$). Mathematisch liefert uns eine einzige Randbedingung auf einem geschlossenen Rand R eine physikalisch eindeutige Lösung für eine Differentialgleichung 2. Ordnung, da es sich durch den geschlossenen Rand effektiv um zwei Randbedingungen handelt. Wir unterscheiden dabei verschiedene gängige Varianten sich dem Problem zu nähern:

- 1. $\varphi(R)$ ist gegeben Diese Variante nennt man auch die DIRICHLET-Randbedingung
- 2. $\frac{\partial \varphi}{\partial n}(R)$ ist gegeben

Diese Variante nennt man auch die VON-NEUMANN-Randbedingung

$$(rac{\partial \varphi}{\partial n}:=rac{\partial \varphi}{\partial r}\cdot m{e}_n=-m{E}_n$$
 ist dabei die Normalenableitung)

3.
$$\alpha \varphi + \beta \frac{\partial \varphi}{\partial n}$$
 ist gegeben

4.7 Leiter im elektrischen Feld

Bis jetzt hatten wir in der Elektrostatik nur ruhende Ladungen betrachtet. In Leitern gibt es allerdings bewegliche Ladungen im Inneren. Diese befinden sich im Gleichgewicht bei ${\pmb F}=0\Rightarrow {\pmb E}=0$ Daraus kann man dieser folgern, dass ${\pmb \varphi}=$ const. im Inneren des Leiters und auf der Leiteroberfläche gilt. Dafür muss gelten, dass ${\pmb \rho}=0$ im Leiterinneren ist. Außerdem folgt direkt, dass ${\pmb E}=-\frac{\partial {\pmb \varphi}}{\partial {\pmb r}}$ senkrecht zur Oberfläche stehen muss und das es ausschließlich von **Oberflächenladungen** erzeugt wird. Um diese zu definieren betrachten wir ein Volumen ΔV auf dem Leiteroberflächenstück $\Delta {\pmb A}$, welches die Ladung $\Delta {\pmb Q}$ in sich trägt.

$$\epsilon_0 \iint_{\partial \Delta V} \mathrm{d} A \cdot \mathbf{E} = \Delta Q \quad \Rightarrow \quad \epsilon_0 \ \Delta A \cdot \mathbf{E}_n = \Delta Q$$

Darüber können wir uns die **Flächenladungsdichte** σ definieren, um die Oberflächenladungen beschreiben zu können:

$$\sigma := \frac{\Delta Q}{\Delta A} = \epsilon_0 E_n$$

$$Q = \iint dA \cdot \sigma$$

Die Oberflächenladungen werden durch äußere elektrische Felder bestimmt und schirmen das Leiterinnere von diesen Feldern ab.

Betrachten wir nun den Innenraum eines Hohlleiters. Hier gilt genau wie bei einem normalen Leiter, dass auf der Leiteroberfläche das Potential konstant ist. Zudem ist der Innenraum ladungsfrei, woraus folgt, dass auch dort $\varphi = \text{const.}$ gilt uns somit auch E = 0. Dieses Prinzip ist auch als FARADAY'scher Käfig bekannt.

Die Begründung für dieses Prizip kann man auch direkt aus den MAXWELL-Gleichungen herleiten, denn es gilt div E=0 und rot E=0 im Inneren des Hohlleiters. Jede Feldlinie im Inneren müsste demzufolge auf dem Rand anfangen und enden. Für eine Integration entlang einer Feldlinie $\int \mathrm{d} \boldsymbol{r} \cdot \boldsymbol{E} = \Delta \varphi$ würde dies jedoch ein endliches $\Delta \varphi$ zwischen Anfangs- und Endpunkt liefern, welches im Widerspruch zu φ = const. auf dem Rand stehen würde. Also muss E=0 im Inneren des Hohlleiters gelten.

4.8 Beispiele

A) Punktladung und ebene Leiterfläche

Wir betrachten eine Punktladung *Q*, welche sich im Abstand *a* von einer ebenen Leiteroberfläche befindet. Letztere sei entlang der y-Achse unseres Koordinatensystems ausgerichtet, während sich *Q* auf der x-Achse befindet. Demzufolge erhalten wir die Poisson-Gleichung:

$$-\epsilon_0 \triangle \varphi = Q \delta(\mathbf{r} - a\mathbf{e}_x)$$

mit der Randbedingung $\varphi(x=0)=0$ auf der Leiteroberfläche. Wir wissen, dass die Feldlinien der Punktladung senkrecht auf die Leiteroberfläche aufkommen müssen. Daher können wir uns fragen, wie man eben jenes Feldlinienbild beschreiben könnte. Man erhält es durch das Einbringen einer zweiten, gedachten Ladung -Q bei $-a\mathbf{e}_x$, sodass die gesamte Anordnung für x>0 das gesuchte Feldlinienbild ergibt. Die imaginäre Punktladung bei $-a\mathbf{e}_x$ nennt man **Spiegelladung**. Die Begründung für dieses Phänomen ist, das das Einbringen einer Leiteroberfläche in ein gegebenes Potential $\varphi(\mathbf{r})$ entlang einer Äquipotentialfläche

4.8. BEISPIELE 35

das Feld außerhalb des Leiters nicht ändert. Dort gilt weiterhin $-\epsilon_0 \Delta \varphi = \rho$ unverändert und die Randbedingungen sind effektiv identisch zu der Gleichung, welche das Feldlinienbild mithilfe der Spiegelladung beschreibt. Diese lautet hier:

$$-\Delta \varphi = Q \left(\delta(\mathbf{r} - a\mathbf{e}_x) - \delta(\mathbf{r} + a\mathbf{e}_x) \right)$$

welche für das Potential liefert:

$$\varphi = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0} \left(\frac{1}{|\mathbf{r} - a\mathbf{e}_x|} - \frac{1}{|\mathbf{r} + a\mathbf{e}_x|} \right)$$

B) Kugeloberfläche in einem asymptotisch homogenen Feld

Wir betrachten eine leitende Kugel mit dem Radius R, welche sich im Ursprung des Koordinatensystems in einem homogenen elektrischen Feld E_0 befindet. Für |r| > R gilt dementsprechend: $\Delta \varphi = 0$ mit den Randbedingunge $\varphi(|r| = R) = \varphi_0 := 0$ und $\varphi(|r| \to \infty) = -E_0 \cdot r$ (Homogenität des Feldes). Aus Symmetrieüberlegungen erhalten wir außerdem, dass $\varphi(r, R, E_0)$ linear in E_0 sein muss. Dementsprechend wählen wir den Ansatz $\varphi = -E_0 \cdot r$ G(r, R) mit den resultierenden Randbedingungen G(r = R) = 0 und $G(r \to \infty) = 1$, welcher nach Einsetzen in die LAPLACE-Gleichung folgende homogene DGL für G liefert:

$$\Delta \varphi = -\mathbf{E}_0 \cdot \mathbf{r} \left(\frac{4}{r} \frac{\mathrm{d}G}{\mathrm{d}r} + \frac{\mathrm{d}^2 G}{\mathrm{d}r^2} \right) = 0$$

Diese lösen wir mit dem Ansatz $G \sim r^n$:

$$4n + n(n+1) = 0$$

$$\Rightarrow n_1 = 0, n_2 = 3$$

$$\Rightarrow G = C_1 + \frac{C_2}{r^3}$$

Rb.:
$$G(r \to \infty) = 1 \implies C_1 = 1$$

 $G(r = R) = 0 \implies C_2 = -R^3$

Also ergibt sich für φ :

$$\varphi = \mathbf{E}_0 + \frac{\mathbf{p} \cdot \mathbf{r}}{4\pi\epsilon_0 r^3}$$
 mit $\frac{\mathbf{p}}{4\pi\epsilon_0} = \mathbf{E}_0 \cdot R^3$

Das äußere elektrische Feld induziert also offensichtlich ein Dipolmoment in der Kugel, welches für den zusätzlichen Term in φ verantwortlich ist.

4.9 Mehrere Leiter

Wir betrachten mehrere Leiter im Raum mit den Oberflächen S_i . Erneut gilt die Tatsache, dass es keine Raumladungen gibt ($\Delta \varphi = 0$) und die Randbedingungen für die Leiteroberflächen ($\varphi = \varphi_i$ auf den S_i , $\varphi_0 = 0$ wird willkürlich festgelegt). Nun gilt aufgrund der Linearität der Maxwell-Gleichungen für das Gesamtpotential:

$$\varphi(\mathbf{r}) = \sum_{k} G_{k}(\mathbf{r}) \varphi_{k}$$

Die G_k hängen dabei von der Geometrie der Leiteranordnung ab. Wenn wir nun die Quellen auf den S_i mit in die Betrachtung mit einbeziehen, erhalten wir:

$$\sigma = \epsilon_0 \mathbf{E}_n \Big|_{\mathcal{S}_i} = -\epsilon_0 \frac{\partial \varphi}{\partial n} \Big|_{\mathcal{S}_i} = -\epsilon_0 \sum_k \frac{\partial G_K(\mathbf{r})}{\partial n} \Big|_{\mathcal{S}_i} \varphi_k$$

$$\Rightarrow Q_i = \iint_{\mathcal{S}_i} dA \ \sigma = -\epsilon_0 \sum_k \iint_{\mathcal{S}_i} dA \cdot \frac{\partial G_K(\mathbf{r})}{\partial \mathbf{r}} \varphi_k$$

$$=: \sum_k C_{ik} \varphi_k \quad \text{mit} \quad C_{ik} = -\epsilon_0 \iint_{\mathcal{S}_i} dA \cdot \frac{\partial G_k}{\partial \mathbf{r}}$$

Die C_{ik} nennen wir die **Kapazitätskoeffizienten**. Für sie gilt $C_{ik} = C_{ki}$. Speziell für zwei sich umschließende Leiter ($\hat{=}$ Kondensator) folgt daraus:

$$Q_1 = C_{11}\varphi_1$$
 (und $Q_0 = -Q_1$) $\hat{=} Q = C \cdot U$

Kapitel 5

Stationäre Ströme

5.1 Grundgleichungen und Vektorpotential

Wenn wir stationäre Ströme betrachten, dann gilt ebenso wie in der Elektrostatik, dass die Felder zeitunabhängig sind: $\dot{\boldsymbol{E}}=0$, $\dot{\boldsymbol{B}}=0$. Außerdem ist div $\boldsymbol{j}=0$. Da für das \boldsymbol{B} -Feld unter diesen Bedingungen gilt, dass rot $\boldsymbol{B}=\mu_0$ \boldsymbol{j} , ist es nicht möglich ein ψ zu finden, sodass grad $\psi=\boldsymbol{B}$. Anstattdessen macht man sich die Quellenfreiheit eines Wirbelfelds zu nutze und führt ein Vektorpotential $\boldsymbol{A}(\boldsymbol{r})$ ein, sodass:

$$\boldsymbol{B}(\boldsymbol{r}) = \operatorname{rot} \boldsymbol{A}(\boldsymbol{r})$$

 ${\pmb B}$ bestimmt ${\pmb A}$ bis auf Eichtransformation ${\pmb A} \to {\pmb A} + \operatorname{grad} {\pmb chi}$ eindeutig, da beide Vektorpotentiale das selbe ${\pmb B}$ -Feld liefern. Bei spezieller Wahl von χ spricht man von fixierter Eichung. Mit der Einführung von ${\pmb A}$ folgt mit $\frac{1}{\mu_0}$ rot ${\pmb B} = {\pmb j}$:

$$\frac{1}{\mu_0}$$
 (rot rot \boldsymbol{A}) = \boldsymbol{j} bzw. grad div $\boldsymbol{A} - \triangle \boldsymbol{A} = \mu_0 \boldsymbol{j}$

Es bietet sich an, die Eichung div A = 0 (COULOMB-Eichung) zu wählen, sodass folgt:

$$-\triangle A = \mu_0 \mathbf{j}$$

Eine ähnliche Gleichung haben wir mit der Poisson-Gleichung $-\epsilon_0 \ \Delta \varphi = \rho$ in der Elektrostatik hergeleitet und diese mit $\varphi = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int \mathrm{d}V' \ \frac{\rho(r)}{|r-r'|}$ gelöst.

Analog erhalten wir auch die Lösung für A:

$$A(\mathbf{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \int dV' \frac{\mathbf{j}(\mathbf{r})}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|} \quad \text{mit div } A = 0$$

$$\boldsymbol{B}(\boldsymbol{r}) = \operatorname{rot} \boldsymbol{A}(\boldsymbol{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \int dV' \frac{\boldsymbol{j}(\boldsymbol{r}) \times (\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r}')}{|\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r}'|^3}$$

Die Kontrolle, ob div A = 0 ist, ergibt:

$$\operatorname{div} \mathbf{A}(\mathbf{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \int dV'' \frac{1}{r''} \underbrace{\operatorname{div} \mathbf{j}(\mathbf{r} + \mathbf{r''})}_{=0} = 0 \quad \operatorname{mit} \mathbf{r''} = \mathbf{r'} - \mathbf{r}$$

5.2 Leiterschleifen

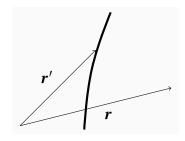


Abbildung 5.1: Ausschnitt einer Leiterschleife

Wir betrachten einen Leiter der Dicke d an der Position r'. Für "dünne" Leiter, d.h. $d \ll |r-r'|$, kann man $\mathrm{d}V'j(r)$ vereinfachen zu: $\mathrm{d}r'\cdot I$, wobei das Längenelement $\mathrm{d}r'$ entlang des Leiters verlaufen soll. Für mehrere Leiter \mathcal{L}_n folgt demnach für das Vektorpotential:

$$A(\mathbf{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \sum_{n} I_n \int_{\Gamma} \frac{\mathrm{d}\mathbf{r}'}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|}$$

$$\stackrel{\boldsymbol{B}=\text{rot }\boldsymbol{A}}{\Rightarrow} \quad \boldsymbol{B}(\boldsymbol{r}) = \frac{\mu_0}{4\pi} \sum_{n} I_n \int_{\mathcal{L}_n} \frac{\mathrm{d}\boldsymbol{r}' \times (\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r}')}{|\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r}'|^3}$$

Diese Gleichung zur Bestimmung des *B*-Feldes einer beliebigen Anordnung dünner Leiter nennt man das BIOT-SAVART-Gesetz.

Betrachten wir nun bei mehreren geschlossenen Leiterschleifen den magnetischen Fluss auf deren Oberflächen S_m :

$$\Phi = \iint_{\mathcal{S}_m} \mathrm{d}\mathbf{A}_{\mathcal{S}_m} \cdot \mathbf{B} = \oint_{\partial \mathcal{S}_m} \mathrm{d}\mathbf{r} \cdot \mathbf{A}$$

Mit BIOT-SAVART ergibt sich:

$$\Phi = \frac{\mu_0}{4\pi} \sum_{n} I_n \oint_{\partial S_m} d\mathbf{r} \cdot \oint_{\partial S_n} d\mathbf{r}' \frac{1}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|} =: \sum_{n} L_{mn} I_n$$

$$\operatorname{mit} L_{mn} = \frac{\mu_0}{4\pi} \oint_{\partial S_m} d\mathbf{r} \oint_{\partial S_n} d\mathbf{r}' \frac{1}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|}$$

Die L_{mn} sind die sogenannten **Induktionskoeffizienten**, welche ebenso wie die Kapazitätskoeefizienten symmetrisch sind: $L_{mn} = L_{nm}$. Für m = n redet man von **Selbstinduktivitäten** der Leiter, welche allerdings nicht mit der obigen Formel berechnet werden können, da dann die Näherung der "dünnen"Leiter zusammenbricht.

5.3 Magnetischer Dipol

Für eine geschlossene Leiterschleife der Fläche A_F , durch die der Ringstrom I fließt, definieren wir das **magnetische Dipolmoment** m wie folgt:

$$m := I \cdot A_F$$

Dipollimit:
$$|A_F| \to 0$$
, $I \to \infty \Rightarrow |m| = \text{const.}$

Um das Vektorpotential

$$A(\mathbf{r}) = \frac{\mu_0 I}{4\pi} \oint \frac{\mathrm{d}\mathbf{r}'}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|}$$

für diesen Dipol zu berechnen entwickeln wir dieses unter der Näherung großer Abstände zum Dipol($r \gg a$, wobei a die größte Ausdehnung des Dipols in eine Raumrichtung ist):

$$\frac{1}{|\boldsymbol{r}-\boldsymbol{r}'|} \cong \frac{1}{|\boldsymbol{r}|} + \frac{\boldsymbol{r}\cdot\boldsymbol{r}'}{|\boldsymbol{r}|^3} + \dots \quad \Rightarrow \quad \oint \frac{\mathrm{d}\boldsymbol{r}'}{|\boldsymbol{r}-\boldsymbol{r}'|} = \underbrace{\frac{1}{r} \oint \mathrm{d}\boldsymbol{r}'}_{=0} + \underbrace{\frac{\boldsymbol{r}}{r^2} \oint \mathrm{d}\boldsymbol{r} \circ \boldsymbol{r}' + \dots}_{=0}$$

Umformen ergibt:

$$\oint d\mathbf{r}' (\mathbf{r}' \cdot \mathbf{a}) = \frac{1}{2} \left[\oint d\mathbf{r}' (\mathbf{r}' \cdot \mathbf{a}) - \oint (d\mathbf{r}' \cdot \mathbf{a}) \mathbf{r}' \right] + \frac{1}{2} \left[\oint d\mathbf{r}' (\mathbf{r}' \cdot \mathbf{a}) + \oint (d\mathbf{r}' \cdot \mathbf{a}) \mathbf{r}' \right]$$

$$= \underbrace{\frac{1}{2} \oint (\mathbf{r}' \times d\mathbf{r}')}_{\text{Fläche } A_F} \times \mathbf{a} + \frac{1}{2} \oint d \left[\mathbf{r}' (\mathbf{r}' \cdot \mathbf{a}) \right]$$

$$\Rightarrow A(\mathbf{r}) = \frac{\mu_0 I}{4\pi} A_F \times \frac{\mathbf{r}}{r^3} = \frac{\mu_0}{4\pi} \cdot \frac{\mathbf{m} \times \mathbf{r}}{r^3}$$

(zum Vergleich das Potential eines Elektrischen Dipols: $\varphi(r) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{p \cdot r}{r^3}$)

$$\boldsymbol{B}(\boldsymbol{r}) = \operatorname{rot} \boldsymbol{A}(\boldsymbol{r}) = -\frac{\mu_0 I}{4\pi} \nabla \times \left(A_F \times \nabla \frac{1}{r} \right) = \frac{\mu_0}{4\pi} \cdot 3(\boldsymbol{m} \cdot \boldsymbol{r}) \boldsymbol{r} - \boldsymbol{m} r^2$$

$$= \underbrace{\boldsymbol{A}_F \triangle \frac{1}{r}}_{(*)} - \underbrace{(\boldsymbol{A}_F \cdot \nabla) \nabla \frac{1}{r}}_{=\boldsymbol{A}_F (\nabla \cdot \nabla) \frac{1}{r}}$$

 $(*) = 4\pi\delta(\mathbf{r})$ wird im Fernfeld vernachlässigt

Ladung auf Umlaufbahn: (Ladung Q, Masse M)

$$I = \frac{Q}{\tau}$$
 mit $\tau = \text{Umlaufzeit}$

$$A_F = \frac{1}{2} \oint \mathbf{r} \times d\mathbf{r} = \frac{1}{2} \int_0^t dt \left(\mathbf{r} \times \frac{d\mathbf{r}}{dt} \right) = \frac{1}{2} \tau \frac{\mathbf{L}}{M}$$

Das Magnetische Dipolmoment ist also bei einer Ladung auf einer Umlaufbahn eng mit dessen Drehimpuls *L* verknüpft:

$$\boldsymbol{m} = I \cdot \boldsymbol{A}_F = \frac{1}{2} \underbrace{\frac{Q}{M}}_{=:g_B} \boldsymbol{L}$$

(Zum Vergleich das Bohr'sche Magnetron: $\mu_b = \frac{e\hbar}{2m}$)

5.3. MAGNETISCHER DIPOL

41

Allgemeine Stromverteilung

$$\boldsymbol{m} = \frac{1}{2} \int \mathrm{d}V \ \boldsymbol{r} \times \boldsymbol{j}(\boldsymbol{r})$$

(Zum Vergleich der elektrische Dipol: $p = \int dV \ r \rho(r)$)

Kapitel 6

Elektromagnetische Wellen

6.1 Wellengleichung

Bisher haben wir in der Elektrostatik und in unserer Betrachtung von Stationären Strömen nur Fälle behandelt, bei denen galt:

$$\rho(\mathbf{r}) \neq 0, \, \mathbf{j}(\mathbf{r}) \neq 0, \, \dot{\mathbf{E}} = 0, \, \dot{\mathbf{B}} = 0$$

Jetzt wollen wir elektromagnetische Wellen im Vakuum , also ohne Quellen, betrachten. Daher muss gelten:

$$\rho = 0, \, \mathbf{j} = 0, \, \dot{\mathbf{E}} \neq 0, \, \dot{\mathbf{B}} \neq 0$$

Daraus folgt zunächst für die MAXWELL-Gleichungen:

$$\operatorname{div} \mathbf{E} = 0 \qquad \operatorname{div} \mathbf{B} = 0$$
$$\operatorname{rot} \mathbf{E} = -\dot{\mathbf{B}} \qquad \operatorname{rot} \mathbf{B} = \epsilon_0 \mu_0 \dot{\mathbf{E}}$$

$$\Rightarrow \operatorname{rot} \vec{\mathbf{B}} = \epsilon_0 \mu_0 \ddot{\mathbf{E}} = -\operatorname{rot} \operatorname{rot} \mathbf{E} = -\nabla \underbrace{(\nabla \cdot \mathbf{E})}_{\operatorname{div} \mathbf{E} = 0} + \nabla^2 \mathbf{E}$$

$$\stackrel{\epsilon_0 \mu_0 = \frac{1}{c^2}}{\Rightarrow} \left(\frac{1}{c^2} \frac{\partial^2}{\partial t^2} - \triangle \right) \boldsymbol{E} =: \square \boldsymbol{E} = 0$$

Die erhaltene partielle Differentialgleichung ist die sogenannte **Wellengleichung**, welche sich auch analog für das B-Feld herleiten lässt. Das Symbol \square wird auch als **Wellen-** oder **D'Alembert-Operator** bezeichnet.

6.2 Lösungen der Wellengleichung

 $\square U = 0$

1. eindimensionale Lösung $(r \rightarrow x)$

$$\left(\frac{1}{c^2}\frac{\partial^2}{\partial t^2} - \frac{\partial^2}{\partial x^2}\right)U(x,t) = 0 = \left(\frac{1}{c}\partial_t + \partial_x\right)\left(\frac{1}{c}\partial_t - \partial_x\right)U(x,t)$$

(a)
$$\left(\frac{1}{c}\partial_t + \partial_x\right)U(x,t) = 0 \implies \partial_t U = -c\partial_x U \implies U = (u_1(x-ct))$$

(b)
$$\left(\frac{1}{c}\partial_t - \partial_x\right)U(x,t) = 0 \implies \partial_t U = c\partial_x U \implies U = (u_2(x+ct))$$

mit zwei beliebigen Funktionen u_1 , u_2 , welche gegebene Anfangsbedingungen U(t=0,x), $\partial_t U(t=0,x)$ der vollständigen Lösung erfüllen:

$$U = u_1(x - ct) + u_2(x + ct)$$

2. Harmonische Welle

Exponentialansatz:

$$U = U_0 e^{ik_x x} e^{ik_y y} e^{ik_z z} e^{-i\omega t} = U_0 e^{i(\mathbf{kr} - \omega t)}$$

Einsetzen
$$\Rightarrow \qquad \Box U = \left(\frac{1}{c^2} \frac{\partial^2}{\partial t^2} - \Delta\right) U = \left[\left(\frac{-i\omega}{c}\right)^2 - (i\mathbf{k})^2\right] U = 0$$

$$\Rightarrow \qquad \omega^2 = c^2 \mathbf{k}^2$$

Die Abhängigkeit $\omega(\mathbf{k})$ bezeichnet man als **Dispersionsrelation**. Für den Spezialfall $\mathbf{k} = k \cdot \mathbf{e}_x$ erhält man:

$$U = U_0 e^{i(kx - \omega t)} = \underbrace{U_0 e^{ik(x - \frac{\omega}{k}t)}}_{(*)}$$

(*) ist dabei der Spezialfall $u_1(x-ct)$, wie er in **1.** behandelt wurde. Daraus folgt für die Ausbreitungsgeschwindigkeit $c=\frac{\omega}{|k|}$ mit $|k|=\frac{2\pi}{\lambda}$, welche in diesem Zusammenhang auch **Phasengeschwindigkeit** genannt wird. Die Harmonische Welle breitet sich mit ebenjener Geschwindigkeit in Richtung $e_k:=\frac{k}{|k|}$ aus.

45

3. Allgemeine Lösung

$$U(\mathbf{r},t) = \operatorname{Re}\left(\int d^3k \ U(\mathbf{k}) \ e^{i(\mathbf{k}\mathbf{r} - \omega t)}\right)$$

 $mit \, \omega = \omega(\mathbf{k}) = |\mathbf{k}| \cdot c$

Man hat somit wieder zwei freie Funktionen $\text{Re}(U(\mathbf{k}))$, $\text{Im}(U(\mathbf{k}))$ für zwei reelle Anfangsbedingungen $U(\mathbf{r}, t = 0)$, $\partial_t U(\mathbf{r}, t = 0)$

6.3 Polarisation

Betrachte die spezielle Lösung $E_0 \cdot e^{i(kr - \omega t)}$ der Wellengleichung $\Box E = 0$. Bisher haben wir die Richtung von E_0 beliebig angesehen. Dennoch gilt nach den MAXWELL-Gleichungen:

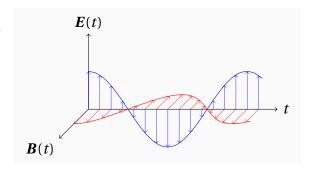


Abbildung 6.1: elektromagnetische Welle

 $\operatorname{div} \boldsymbol{E} = 0:$

$$\operatorname{div} \mathbf{E} = i \mathbf{k} \cdot \mathbf{E}_0 \cdot e^{i(\mathbf{k}\mathbf{r} - \omega t)} \stackrel{!}{=} 0 \quad \Rightarrow \quad \mathbf{k} \perp \mathbf{E}$$

 $\operatorname{rot} \boldsymbol{E} = -\boldsymbol{B}$

$$\operatorname{rot} \mathbf{E} = i\mathbf{k} \times \mathbf{E} \stackrel{!}{=} i\omega \mathbf{B} \quad \Rightarrow \quad \mathbf{e}_k \times \mathbf{E} = \frac{\omega}{k} \mathbf{B}$$
$$\Rightarrow \quad \mathbf{e}_k \times \mathbf{E} = c \cdot \mathbf{B} \quad \Rightarrow \quad \mathbf{B} \perp \mathbf{k}$$

Daraus folgt, dass elektromagnetische Wellen transversal sind. Nun kann man noch zwei Fälle für den Vektor E_0 bzw. B_0 unterscheiden:

1. E_0 ist reell

$$\mathbf{E} = \operatorname{Re} \mathbf{E}_0 \cdot e^{i(\mathbf{k}\mathbf{r} - \omega t)} = \mathbf{E}_0 \cos(\mathbf{k}\mathbf{r} - \omega t) \tag{6.1}$$

Für einen reellen Wert für E_0 spricht man von **linearer Polarisation** der Welle.

2. E_0 ist komplex

 $E_0 = E_1 + iE_2$ wobei $\{E_1, E_1 \perp k \text{ und reell.}\}$

$$E = E_0 e^{i(kr - \omega t)} = E_1 \cos(fr - \omega t) - E_2 \sin(kr - \omega t)$$

Es handelt sich im Endeffekt um 2 linear polarisierte Wellen mit einer Phasenverschiebung. Wir betrachten diese nun an einem festen Ort r und unterscheiden mehrere Fälle:

(a) $E_1 \parallel E_2 \parallel e$ mit e Einheitsvektor in Richtung von E_1 und E_2

$$E = e(E_1 \cos \omega t + E_2 \sin \omega t) = eE' \cos(\omega t + \phi)$$
 \Rightarrow linear polarisiert

(b) $E_1 \perp E_2$ (setze: $E_1 \parallel \boldsymbol{e}_x$, $E_2 \parallel \boldsymbol{e}_y$, $\boldsymbol{k} \parallel \boldsymbol{e}_z$)

$$E = E_1 e_x \cos \omega t + E_2 e_y \sin \omega t \Rightarrow \text{elliptisch polarisiert}$$

Speziell: $|\mathbf{E}_1| = |\mathbf{E}_2|$

$$E_1 = egin{cases} E_2 & ext{ links zirkular polarisiert} \ -E_2 & ext{ rechts zirkular polarisiert} \end{cases}$$

(c) $E_1 \not\parallel E_2$, $E_1 \not\perp E_2$

ebenfalls elliptisch polarisiert

Kapitel 7

Energie- und Impulsbilanz des em. Feldes

7.1 Bilanzgleichungen

Wir betrachten in einem Volumen V die **Observable** A, für die wir auch gan allgemein eine Dichte definieren wollen:

$$A = \int_{V} dV \ a = \Rightarrow a := \frac{dA}{dV}$$
 ist die Dichte von A (7.1)

Anschaulich kann man sagen, dass sich die zeitliche Änderung von A in den Volumen aus seiner Erzeugungsrate N_A und seinem Strom I_A aus dem Volumen heraus zusammensetzt:

$$\dot{A}(t) = -I_A + N_A$$

Analog zur Dichte a von A wollen wir nun auch für den Strom I_A eine Stromdichte \mathbf{j}_a durch die Oberfläche ∂V und für die Erzeugungsrate N_A eine Erzeugungsdichte v_a im Volumen V definieren, sodass gilt:

$$\int_{V} dV \, \partial_{t} a = - \iint_{\partial V} d\mathbf{F} \cdot \mathbf{j}_{a} + \int_{V} dV \, v_{a} = \int_{V} dV \, \left(- \operatorname{div} \mathbf{j}_{a} + v_{a} \right)$$

Daraus folgt die allgemeine Bilanzgleichung:

$$\dot{a} + \text{div } \mathbf{j}_a = v_a$$

Falls A eine Erhaltungsgröße ist, gilt:

$$N_A = 0, v_a = 0 \implies \dot{a} + \operatorname{div} \boldsymbol{j}_a = 0 \implies \dot{A} = - \oiint_{\partial V} d\boldsymbol{F} \cdot \boldsymbol{j}_a$$

FÜr den Grenzfall, dass $V \to \infty$, folgt, dass $\dot{A} = 0$ und somit A = const., was das erwartete Verhalten einer ERhaltungsgröße widerspiegelt.

7.2 Energiebilanz

Auf eine Punktladung Q wirkt die Kraft $F_L = Q(\mathbf{v} \times \mathbf{B} + \mathbf{E})$ worüber man die Leistung des Feldes an der Ladung $N = \mathbf{F} \cdot \mathbf{v}$ ableiten kann. Für eine Energieänderung des em. Feldes gilt dememtsprechend:

$$\dot{W}_{em} = -\boldsymbol{v} \cdot \boldsymbol{F}_L = -Q \cdot \boldsymbol{v} \boldsymbol{E}$$

Für eine Änderung der Energiedichte v_{em} folgt daraus bei mehreren Ladungsträgerarten:

$$v_{em} = -\sum_{i} \rho_{i} \boldsymbol{v}_{i} \boldsymbol{E} = -\boldsymbol{j} \cdot \boldsymbol{E}$$

Damit lautet die Bilanzgleichung, welche in diesem Zusammenhang auch **POYN- TING-Theorem** genannt wird:

$$\frac{\partial w}{\partial t} + \operatorname{div} \mathbf{S}_P = \mathbf{v} = -\mathbf{j} \cdot \mathbf{E}$$

wobei w die Energiedichte und S_P die Energiestromdichte (auch **POYNTING-Vektor** genannt) ist. w und S_P hängen vom E- und B-Feld ab, also sind diese nach MAXWELL zu bestimmen:

$$v = -\mathbf{j} \cdot \mathbf{E} = \epsilon_0 \, \dot{\mathbf{E}} \, \mathbf{E} - \frac{1}{\mu_0} (\nabla \times \mathbf{B}) \cdot \mathbf{E}$$

$$= \partial_t \left(\frac{\epsilon_0}{2} \mathbf{E}^2 \right) - \frac{1}{\mu_0} \nabla \cdot (\mathbf{B} \times \mathbf{E}) - \frac{1}{\mu_0} \mathbf{B} \cdot \underbrace{(\nabla \times \mathbf{B})}_{=\dot{\mathbf{B}}}$$

$$= \frac{1}{2} \partial_t \left(\epsilon_0 \mathbf{E}^2 + \frac{1}{\mu_0} \mathbf{B}^2 \right) - \frac{1}{\mu_0} \nabla \cdot (\mathbf{B} \times \mathbf{E})$$

Der Vergleich mit dem POYNTING-Theorem ergibt:

$$w = \frac{1}{2} \left(\epsilon_0 \mathbf{E}^2 + \frac{1}{\mu_0} \mathbf{B}^2 \right)$$
$$\mathbf{S}_P = \frac{1}{\mu_0} \mathbf{E} \times \mathbf{B}$$

Beispiel zur Erzeugungsdichte v: OHM'sches Gesetz $\mathbf{j} = \sigma \cdot \mathbf{E}$

$$v = -\sigma \cdot \mathbf{E}^2 = -\frac{\mathbf{j}^2}{\sigma}$$

Der erhaltene Ausdruck für die Erzeugungsdichte entspricht der Ohm'schen Wärme.

7.3 Elektrostatische Feldenergie

$$W_e = \int dV \frac{\epsilon_0}{2} E^2 = -\int dV \frac{\epsilon_0}{2} E^2 \operatorname{grad} \varphi$$

Nutze zur Umformung partielle Integration mit dem Satz von GAUSS:

$$\Rightarrow W_e = \int dV \frac{\epsilon_0}{2} (\nabla \cdot \mathbf{E}) \varphi - \iint_{=0 \text{ im gesamten Raum}} d\mathbf{A} \cdot \frac{\epsilon_0}{2} \mathbf{E} \varphi$$

$$= \frac{1}{2} \int dV \varphi \cdot \rho = \frac{1}{2} \int dQ \cdot \varphi$$

Dies entspricht auch der Anschauung, dass Energie = Ladung \cdot Potential. Umschreiben ergibt:

$$W_e = \frac{1}{2} \int dV \, \rho \cdot \varphi = \frac{1}{8\pi\epsilon_0} \int dV dV' \frac{\rho(\mathbf{r}) \, \rho(\mathbf{r}')}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|}$$

Für eine Punktladung ergibt die erhaltene Gleichung:

$$W_e = \sum_{i \neq j} \frac{Q_i Q_j}{8\pi\epsilon_0 |\mathbf{r} - \mathbf{r}'|} + \text{Selbstenergie für i = j}$$
$$= \sum_{i < j} \frac{Q_i Q_j}{8\pi\epsilon_0 |\mathbf{r} - \mathbf{r}'|} + \text{Selbstenergie für i = j}$$

Für die Selbstenergie gilt zunächst für eine geladene Kugel mit dem Radus *a*: berechnen:

$$W_e = \alpha \cdot \frac{Q^2}{8\pi\epsilon_0 a}$$
 mit $\alpha = \begin{cases} \frac{6}{5} & \text{für homogene Kugel} \\ 1 & \text{für Hohlkugel} \end{cases}$

Wenn man nun für diese Kugel den Grenzübergang zu einer Punktladung machen möchte und a gegen 0 gehen lässt, so erhält man als Ergebnis, dass die Selbstenergie einer Punktladung unendlich sein müsste. An dieser Stelle ist die klassische Elektrodynamik nicht anwendbar, da sie als Kontinuumstheorie an ihre Grenzen stößt. Für Selbstenergie von Elementarteilchen ist also eine Erweiterung der Theorie der Elektrodynamik, welche ausschließlich auf den Max-Well-Gleichungen beruht, vonnöten, so wie es in der Quantenelektrodynamik behandelt wird.

7.4 Elektrostatische Energie einer Leiteranordnung

Da wir eine feste Leiteranordnung betrachten, folgt daraus, dass es keine Raumladungen gibt, sondern diese an die Leiteroberflächen gebunden sind.

$$W_e = \frac{1}{2} \iint dA \, \sigma \cdot \varphi = \frac{1}{2} \sum_i \varphi_i \, Q_i$$

wobei die $\varphi_i = \varphi$ auf den Leiteroberflächen konstant sind

Beispiel:
$$Q = Q_1 = Q_2$$
 \Rightarrow $W_e = \frac{1}{2}Q(\varphi_1 - \varphi_2) = \frac{1}{2}QU = \frac{1}{2}CU^2 = \frac{1}{2}\frac{Q^2}{C}$

allgemein gilt: $Q_i = \sum_i C_{ik} \varphi_k$, sodass für die elektrostatische Energie folgt:

$$\Rightarrow W_e = \frac{1}{2} \sum_{ik} \varphi_i C_{ik} \varphi_k = \frac{1}{2} \sum_{ik} Q_i \tilde{C}_{ik} Q_k$$

Da W_e aufgrund von $W_e = \int dV \frac{\epsilon_0}{2} \mathbf{E}^2$ immer gößer oder gleich 0 ist, folgt daraus, dass die C_{ik} bzw. \tilde{C}_{ik} positiv definit sein müssen (insbesindere gilt sogar: $C_{ii} > 0$ und $\tilde{C}_{ii} > 0$)

Wenn wir nun kleine Ladungsänderungen $\rho \to \rho + \mathrm{d}\rho, \varphi \to \varphi + \mathrm{d}\varphi$ betrachten erhalten wir:

$$\delta \varphi = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int dV \frac{\delta \rho(\mathbf{r})}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|}$$

$$\delta W_e = \frac{1}{2} \int dV (d\rho \varphi + \rho d\varphi) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{1}{2} \cdot 2 \int dV dV' \frac{\rho(\mathbf{r}) \delta \rho(\mathbf{r}')}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|}$$

für Flächenladungen:
$$\delta W_e = \frac{1}{2} \int \mathrm{d}A \, \delta\sigma \, \varphi = \int \mathrm{d}A \, \sigma \, \delta\varphi$$

$$\text{für Leiter:} \quad \delta W_e = \frac{1}{2} \sum_i \, \delta(Q_i \varphi_i) \, = \, \sum_i \varphi_i \delta Q_i \, = \, \sum_i \, Q_i \, \delta\varphi_i$$

Spezialfälle:

1. Verschiebung von Ladungen entlang der Leiteroberfläche

$$\delta Q_i = 0 \implies \delta W_e = 0$$

Da Verschiebung \perp Kraft, ist auch die Arbeit 0. Daraus folgt, dass W_e im Gleichgewicht Extremum (i.A. Minimum) annimmt (**Thompson'scher Satz**).

2. Transport von Ladungen zwischen Leitern

$$\delta Q_i \neq 0 \quad \Rightarrow \quad \delta W_e = \sum_i Q_i \, \delta \varphi_i \, = \sum_i \varphi_i \, \delta Q_i$$

Beachte:

$$C_{ik} = \frac{\partial^2 W_e}{\partial \varphi_i \partial \varphi_k} \qquad (\Rightarrow C_{ik} = C_{ki})$$

$$Q_i = \frac{\partial W_e}{\partial \varphi_i} = \sum_k C_{ik} \varphi_k$$

$$\delta W_e = \sum_i \frac{\partial W_e(\varphi_k)}{\partial \varphi_i} \delta \varphi_i = dW_e \qquad \text{(totales Differential)}$$

7.5 Energie des stationären Magnetfelds

$$W_{m} = \int dV \frac{1}{2\mu_{0}} \mathbf{B}^{2} = \int dV \frac{1}{2\mu_{0}} \mathbf{B} \times \operatorname{rot} \mathbf{A} = \int dV \frac{1}{2\mu_{0}} (\mathbf{B} \times \nabla) \overset{\downarrow}{\mathbf{A}}$$

$$\stackrel{\text{part. Int.}}{=} \int dV \frac{1}{2\mu_{0}} \mathbf{A} \cdot (\nabla \times \mathbf{B}) + \operatorname{Oberflächenintegral} (\to 0 \text{ für } V \to \infty)$$

$$\overset{\dot{E}=0}{=} \frac{1}{2} \int dV \ \mathbf{j} \cdot \mathbf{A}$$

Analog zum elektrostatischen Fall ergibt Umschreiben:

$$W_m = \frac{\mu_0}{8\pi} \int \int dV dV' \frac{\boldsymbol{j}(\boldsymbol{r}) \, \boldsymbol{j}(\boldsymbol{r}')}{|\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r}'|}$$

Für dünne linienförmige und geschlossene Leiterschleifen \mathcal{L}_i gilt mit $\int dV \mathbf{j} \rightarrow \int d\mathbf{r} \cdot I$ und unter Anwendung des Satzes von STOKES:

$$W_m = \frac{1}{2} \cdot \sum_{i} I_i \int_{\mathcal{L}_i} d\mathbf{r} \cdot \mathbf{A} = \frac{1}{2} \sum_{i} I_i \Phi_i$$

Allgemein folgt somit aus $\Phi_i = \sum_k L_{ik} I_k$:

$$W_{m} = \frac{1}{2} \sum_{ik} I_{i} L_{ik} I_{k} = \frac{1}{2} \sum_{ik} \Phi_{i} \tilde{L}_{ik} \Phi_{k}$$

$$= \frac{1}{2} \sum_{i \neq k} I_{i} I_{k} \underbrace{\frac{\mu_{0}}{4\pi} \int_{\mathcal{L}_{i}} d\mathbf{r} \int_{\mathcal{L}_{k}} d\mathbf{r}'}_{\mathcal{L}_{i}} \underbrace{\frac{1}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|}}_{f.i.} + \text{Selbstenergie für } (i = k)$$

Ähnlich wie im elektrostatischen Analogon stößt die klassische Elektrodynamik bei der Berechnung der Selbstenergien für "dünne" und somit sonst ideale Leiter an ihre Grenzen. Für eine Leiter schleife endlicher Dicke kann man die Selbstenergie jedoch wieder berechnen, sie beträgt:

$$W_m = \frac{1}{2} \cdot L \cdot I^2$$
mit $L = \frac{\mu_0}{4\pi I^2} \int dV' \frac{\boldsymbol{j}(\boldsymbol{r})\boldsymbol{j}(\boldsymbol{r}')}{|\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r}'|} = \frac{1}{I^2} \int dV \frac{\boldsymbol{B}^2}{\mu_0} \quad \left(=\frac{\Phi}{I}\right)$

7.6 Beispiele für Energiestromdichten

i Stromdurchflossener gerader Leiter

$$\frac{1}{\mu_0} \operatorname{rot} \mathbf{B} = \mathbf{j} + \epsilon_0 \dot{\mathbf{E}}$$

Für $\dot{E} = 0$ und der integralen Formulierung $\oint d\mathbf{r} \cdot \mathbf{B} = \mu_0 I$ ebenjener MAX-WELL-Gleichung folgt, dass um den geraden Leiter ein tangentiales \mathbf{B} -Feld existiert:

$$B = \frac{\mu_0 I}{2\pi r_\perp}$$

Mit dem Ohm'schen Gesetz $E = \sigma \cdot j$ folgt, dass das E-Feld entlang des Leiters gerichtet sein muss. Somit gilt für die Energiestromdichte $S_P = \frac{1}{\mu_0} (E \times B)$, dass sie radial nach innen gerichtet sein muss.

Bei einem einfachen Stromkreis wird demnach die Energie nicht entlang der Leiter sondern über die erzeugten Feldern von der Spannungsquelle zum Verbraucher transportiert!

Berechnet man nun außerdem das Flächenintegral über die Energiestromdichte, erhält man für den geraden Leiter:

$$\iint \mathrm{d}\boldsymbol{A}_{F} \cdot \boldsymbol{S}_{P} = 2\pi r_{\perp} l \, S_{P} = 2\pi r_{\perp} l \frac{1}{\mu_{0}} E \frac{\mu_{0} I}{2\pi r_{\perp}} = l \cdot E \cdot I$$

Der erhaltene Ausdruck $N := l \cdot E \cdot I = U \cdot I$ ist somit anschaulich die abgestrahlte Energie pro Zeiteinheit und ist auch als **Ohm'scher Verlust** oder **Ohm'sche Wärme** bekannt.

ii ideale parallele Doppelleiter mit entgegengesetzten Stromrichtungen

Hier betrachten wir gleich zu Beginn das Flächenintegral über der Energiestromdichte und setzen nur die Querschnittsfläche ein:

$$N = \int d\mathbf{A}_{F} \cdot \mathbf{S}_{P} = \frac{1}{\mu_{0}} (\mathbf{E} \times \mathbf{B}) \stackrel{\text{stationär}}{=} -\frac{1}{\mu_{0}} \int d\mathbf{A}_{F} \cdot (\nabla \varphi \times \mathbf{B})$$
$$= -\frac{1}{\mu_{0}} \int d\mathbf{A}_{F} \cdot (\nabla \times (\varphi \mathbf{B})) + \int d\mathbf{A}_{F} \cdot \varphi \cdot \underbrace{(\nabla \times \mathbf{B})}_{=j}$$

Nach Umformen mit Stokes erhält man für den ersten Summanden:

$$\oint\limits_{\partial A_F}\mathrm{d}\boldsymbol{r}\cdot\boldsymbol{\varphi}\boldsymbol{B}$$

doch dieser Anteil geht für $\partial A_F \to \infty$ schnell genug gegen Null. Somit folgt für die Leistung:

$$\Rightarrow N = \int d\mathbf{A}_F \cdot \varphi \mathbf{j} = I(\varphi_1 - \varphi_2) = I \cdot U_{12}$$

Beim Doppelleiter wird die Leistung entlang der Leiter transportiert.

7.7 Energie einer ebenen harmonischen Welle

Wir betrachten:

$$m{E} = m{E}_0 \cdot \operatorname{Re} e^{i(m{k}m{r} - \omega t)}$$
 mit $m{E} \perp m{k}$, $m{E}_0$ reell $m{B} = \frac{1}{c} (m{e}_k \times m{E})$ mit $m{e}_k = \frac{m{k}}{k}$

Energiedichte:

$$W = \frac{\epsilon_0}{2} \mathbf{E}^2 + \frac{1}{2\mu_0} \mathbf{B}^2 = \left[\frac{\epsilon_0}{2} \mathbf{E}_0^2 + \frac{1}{2\mu_0 c^2} (\mathbf{e}_k \times \mathbf{E})^2 \right] \cos^2(\mathbf{k}\mathbf{r} - \omega t)$$

$$W = \epsilon_0 \mathbf{E}_0^2 \cos^2(\mathbf{kr} - \omega t)$$

Räumliche oder zeitliche Mittelung: $(\langle \cos^2(.) \rangle = \frac{1}{2}(.))$

$$\langle W \rangle = \frac{\epsilon_0}{2} E_0^2$$

Energiestromdichte:

$$S_{P} = \frac{1}{\mu_{0}} \mathbf{E} \times \mathbf{B} = \frac{1}{\mu_{0} c} \mathbf{E}_{0} \times (\mathbf{e}_{k} \times \mathbf{E}_{0}) \cos^{2}(\mathbf{k}\mathbf{r} - \omega t)$$

$$= \epsilon_{0} c \left(\mathbf{e}_{k} \mathbf{E}_{0}^{2} - \mathbf{E}_{0} \underbrace{(\mathbf{e}_{k} \cdot \mathbf{E}_{0})}_{=0} \right) \cos^{2}(\mathbf{k}\mathbf{r} - \omega t)$$

$$S_{D} = c \mathbf{e}_{k} \epsilon_{0} \mathbf{E}_{0} \cos^{2}(\mathbf{k}\mathbf{r} - \omega t) = c \cdot \mathbf{e}_{k} \cdot \mathbf{w}$$

nach Mittelung:

$$S_P = c \cdot \boldsymbol{e}_k \cdot \langle w \rangle = c \cdot \boldsymbol{e}_k \frac{\epsilon_0}{2} \boldsymbol{E}_0 \left(= \frac{1}{2\mu_0} \operatorname{Re} \left(\boldsymbol{E} \times \boldsymbol{B}^* \right) \right)$$

7.8 Impulsbilanz des elektromagnetischen Feldes

Impulsänderung = Kraft

$$\Rightarrow$$
 $F_L = \dot{p}_{\text{mech}} = \dot{p}_{\text{elm}}$ (Impuls im em. Feld)

Bilanzgleichung pro Volumen:

$$\frac{\partial \mathbf{g}}{\partial t} + \operatorname{div} \hat{\mathbf{T}} = -\mathbf{f}_L$$

mit $m{g}$ – Impulsdichte $m{f}_L$ – Lorentzkraftdichte $\left(=
ho m{E} + m{j} imes m{B}
ight)$ $m{\hat{T}}$ – Impulsstromdichte

 $-f_L$ ist dementsprechend die elektromagnetische Impulserzeugungsrate pro Volumen v_g . g und \hat{T} hängen im Allgemeinen von Feldern ab. MAXWELL liefert uns:

$$-\mathbf{f}_{L} = \epsilon_{0}(\nabla \cdot \overset{\downarrow}{\mathbf{E}}) + \frac{1}{\mu_{0}} \mathbf{B} \times (\nabla \times \mathbf{B}) + \epsilon_{0} \dot{\mathbf{E}} \times \mathbf{B}$$

$$\stackrel{\text{Umformen}}{\Longrightarrow} \mathbf{E} \times \mathbf{B} = \partial_{t}(\mathbf{E} \times \mathbf{B}) - \mathbf{E} \times \dot{\mathbf{B}} = \partial_{t}(\mathbf{E} \times \mathbf{B}) + \mathbf{E} \times (\nabla \times \mathbf{E})$$

$$\mathbf{E} \times (\nabla \times \overset{\downarrow}{\mathbf{E}}) = \nabla (\overset{\downarrow}{\mathbf{E}} \cdot \mathbf{E}) - (\mathbf{E} \cdot \nabla) \overset{\downarrow}{\mathbf{E}} = \frac{1}{2} \nabla \mathbf{E}^{2} - (\mathbf{E} \cdot \nabla) \overset{\downarrow}{\mathbf{E}}$$

Für $\mathbf{B} \times (\nabla \times \mathbf{B})$ analog, mit $(\nabla \cdot \mathbf{B}) \mathbf{B} = 0$. Insgesamt erhalten wir:

$$(-\mathbf{f}_L)_k = \partial_t \, \epsilon_0 \, (\mathbf{E} \times \mathbf{B})_k - \frac{\partial}{\partial x_i} \epsilon_0 \left(\frac{\mathbf{E}^2}{2} \delta_{ik} - \mathbf{E}_i \mathbf{E}_k \right) + \frac{\partial}{\partial x_i} \frac{1}{\mu_0} \left(\frac{\mathbf{B}^2}{2} \delta_{ik} - \mathbf{B}_i \mathbf{B}_k \right)$$

Der Vergleich mit $\dot{\mathbf{g}}$ + div $\hat{\mathbf{T}} = -\mathbf{f}_L$ ergibt:

Impulsdichte
$$\mathbf{g} = \epsilon_0 (\mathbf{E} \times \mathbf{B})$$
Impulsstromdichte $\hat{\mathbf{T}} = \epsilon_0 \left(\frac{\mathbf{E}^2}{2} \mathbb{1} - \mathbf{E} \circ \mathbf{E} \right) + \frac{1}{\mu_0} \left(\frac{\mathbf{B}^2}{2} \mathbb{1} - \mathbf{B} \circ \mathbf{B} \right)$
Impulserzeugungsrate $-\mathbf{f}_L = \mathbf{v}_g$

Diskussion:

i) Impulsdichte:

$$\mathbf{g} = \epsilon_0 \mu_0 \mathbf{S}_P = \frac{1}{c^2} \mathbf{S}_P$$

57

Allgemeingültig für Feldtheorien bei Ausbreitung mit *c*, vgl. Relativitätstheorie.

für Welle gilt:
$$|\mathbf{S}_P| = c \cdot w \implies |\mathbf{g}| = \frac{w}{c}$$

Zusammenhang mit Strahlungsdruck (Absorption einer em. Welle):

Impulsübertrag:
$$\Delta \boldsymbol{p} = \boldsymbol{g} \, \Delta V = \boldsymbol{g} \, c \, \Delta t \, \Delta A_F$$
Druck: $\frac{|\Delta \boldsymbol{p}|}{\Delta t \, \Delta A_F} = c \, |\boldsymbol{g}| = w$

ii) Impulsstromdichte:

Tensor \hat{T} mit folgenden Eigenschaften:

- T_{ik} mit k = Impulskomponente, i = Transportrichtung
- $T_{ik} = T_{ki}$
- $[T_{ik}] = [f] \cdot [l] = \frac{[F]}{[l]^2} \Rightarrow \text{Druck, Spannung}$
- Stationäre Felder: $\dot{\boldsymbol{g}} = 0 \implies \operatorname{div} \boldsymbol{\hat{T}} = -\boldsymbol{f}_L$

Volumenintegral + Satz von Gauss \Rightarrow $\oiint dA_F \cdot \hat{T} = -F_L$

Oberflächenkräfte, Interpretation des Vorzeichens: Fläche schließt Ströme/Ladungen ein, auf die die Kräfte wirken

7.9 Beispiele für Impulsbilanz

i) Plattenkondensator:

Wir betrachten einen unendlich ausgedehnten Plattenkondensator (Vernachlässigung von Randeffekten) welcher mit der Ladung $\pm Q$ beladen ist und das in ihm erzeugte E-Feld entlang der x-Achse ausgerichtet ist. Es gilt:

$$T_{ik} = \epsilon_0 \left(\frac{1}{2} \mathbf{E}^2 \mathbb{1} - \mathbf{E} \circ \mathbf{E} \right)_{ik}$$

$$\Rightarrow T_{xx} = -\frac{\epsilon_0}{2} \mathbf{E}^2, T_{yy} = T_{zz} = \frac{\epsilon_0}{2} \mathbf{E}^2$$

$$T_{xy} = T_{xz} = T_{yz} = 0$$

Somit erhält man für die Kraft auf die linke Platte:

$$(\mathbf{F}_L)_x = -\left(\iint d\mathbf{A}_F \cdot \hat{\mathbf{T}} \right)_x = \mathbf{A}_{Fx} T_{xx} = \frac{\epsilon_0}{2} A_F \mathbf{E}^2 = \frac{Q \cdot E}{2}$$

ii) Lange Spule:

Wir betrachten eine Spule in der x-y-Ebene welche mit ihrer Symmetrieachse (längs) entlang der x-Achse ausgerichtet ist. Für das **B**-Feld entlang dieser Symmetrieachse gilt:

$$\mathbf{B} = \mu_0 I \frac{N}{l} \mathbf{e}_x$$

$$\Rightarrow T_{xx} = -T_{yy} = -T_{zz} = -\frac{1}{2\mu_0} \mathbf{B}^2$$

• Spule quer teilen, Kraft auf linken Teil (x<0):

$$(\mathbf{F}_L)_x = -\underbrace{A_{Fx}}_{=\pi R^2} T_{xx} = \frac{A_F}{2\mu_0} \mathbf{B}^2 = \frac{A_F \,\mu_0 \,(I \cdot N)^2}{2 \,l^2}$$
 Anziehung

• Spule längs teilen, Kraft auf unteren Teil (y<0):

$$(\mathbf{F}_L)_x = -\underbrace{A_{Fy}}_{=\pi RI} T_{yy} = -\frac{R \, l \, \mathbf{B}^2}{\mu_0}$$
 Anziehung

Interpretieren wir nun diese Ergebnisse mithilfe von Feldlinien, so können wir insgesamt verallgemeinern, dass parallel zu den Feldlinien eine Zugkraft herrscht, wohingegen senkrecht zu ihnen gedrückt wird.

59

iii) Isotrope Strahlung in einem Hohlraum

Wir betrachten das Zeit- und Ortsmittel der Impulsstromdichte \hat{T} :

$$\langle \hat{\mathbf{T}} \rangle = \left\langle \epsilon_0 \left(\frac{1}{2} \mathbf{E}^2 \cdot \mathbb{1} - \mathbf{E} \circ \mathbf{E} \right) + \frac{1}{\mu_0} \left(\frac{1}{2} \mathbf{B}^2 \cdot \mathbb{1} - \mathbf{B} \circ \mathbf{B} \right) \right\rangle = T_0 \cdot \mathbb{1}$$

$$\operatorname{Spur} \hat{\mathbf{T}} = 3T_0 = \epsilon_0 \left(\frac{3}{2} \mathbf{E}^2 - \mathbf{E}^2 \right) + \frac{1}{\mu_0} \left(\frac{3}{2} \mathbf{B}^2 - \mathbf{B}^2 \right) = \frac{\epsilon_0}{2} \mathbf{E}^2 - \frac{\epsilon_0}{2} \mathbf{B}^2$$

$$\operatorname{mit} T_0 = \frac{1}{3} w$$

Somit ist die Kraft auf die Wand:

$$\Delta \mathbf{F}_L = - \oiint \mathrm{d}\mathbf{A}_F \cdot \hat{\mathbf{T}} = -\Delta A_F \cdot \langle \hat{\mathbf{T}} \rangle = -\Delta A_F \cdot \frac{w}{3}$$

Dies entspricht dem Strahlungsdruck p beim gerichtetem senkrechten Einfall auf die Wände in alle drei Raumrichtungen: $p=\frac{1}{3}w$

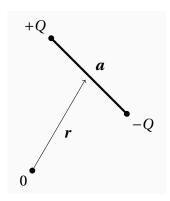
Kapitel 8

Kraftwirkung auf Ladungen und Ströme

Erinnerung: Lorentzkraftdichte

$$\mathbf{f}_L = \rho \, \mathbf{E} + \mathbf{j} \times \mathbf{B}$$

8.1 Elektrischer Dipol



Wir betrachten einen elektrischen Dipol am Ort r, dessen Ladungen den Abstand a voneinander haben. Die Kraft auf ihn beträgt:

$$F = Q \cdot E\left(r + \frac{a}{2}\right) - Q \cdot E\left(r - \frac{a}{2}\right)$$
 (= 0 für *E* homogen)

Wir entwickeln diesen Ausdruck für das Dipollimit $|a| \rightarrow 0$:

$$F = Q \cdot \left(E(r) + \frac{1}{2} \left(a \cdot \frac{\partial}{\partial r} \right) E(r) - E(r) + \frac{1}{2} \left(a \cdot \frac{\partial}{\partial r} \right) E(r) \right)$$

$$F = Q \cdot (a \cdot \nabla) E = \left(p \cdot \nabla \right) E$$

Den Ausdruck für das Drehmoment auf einen Dipol im elektrischen Feld erhalten wir analog:

$$M = Q \cdot \left(\frac{a}{2} \times E\left(r + \frac{a}{2}\right) + \frac{a}{2} \times E\left(r - \frac{a}{2}\right)\right)$$
$$M = Q \cdot a \times E = p \times E$$

8.2 Magnetischer Dipol

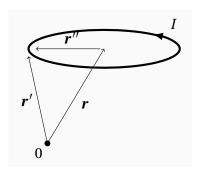


Abbildung 8.2: magnetischer Dipol

Wir betrachten einen Kreisstrom I, dessen Mittelpunkt sich am Ort r befindet und welcher die Fläche A_F umschließt und somit ein Dipolmoment von $m = I \cdot A_F$ erzeugt. Die Kraft auf diesen magnetischen Dipol beträgt: (r' ist dabei ein Ort auf dem Rand des Kreisstroms)

$$\boldsymbol{F} = \int dV' \, \boldsymbol{j}(\boldsymbol{r}') \times \boldsymbol{B} = I \oint d\boldsymbol{r}' \times \boldsymbol{B}$$

(= 0 für homogenes Feld)

$$F = I \oint d\mathbf{r}' \times \mathbf{B}(\mathbf{r}' - \mathbf{r}'')$$
 mit $\mathbf{r}'' = \mathbf{r}' - \mathbf{r}$

Wir entwickeln für $|r''| \ll |r|$:

$$F = I \oint d\mathbf{r}' \times \left[\underbrace{\mathbf{B}(\mathbf{r})}_{=0} + \left(\mathbf{r}'' \cdot \frac{\partial}{\partial \mathbf{r}}\right) \mathbf{B}(\mathbf{r})\right]$$
$$= I \oint d\mathbf{r}' \times \left(\mathbf{r}'' \cdot \frac{\partial}{\partial \mathbf{r}}\right) \mathbf{B}(\mathbf{r})$$
(*)

Lösung des Integrals (*):

$$\oint d\mathbf{r}' (\mathbf{r}'' \cdot \mathbf{a}) = \oint \mathbf{r}' \cdot (\mathbf{r}' - \underbrace{\mathbf{r}}_{=0}) \mathbf{a}$$

$$\stackrel{\text{Kap. 5.3}}{=} \frac{1}{2} \oint (\mathbf{r}' \times d\mathbf{r}') \times \mathbf{a} + \frac{1}{2} \oint d\mathbf{r}' (\mathbf{r}' \cdot \mathbf{a})$$

$$= \mathbf{A}_F \times \mathbf{a}$$

⇒ Einsetzen:

$$F = \underbrace{I(A_F \times \nabla) \times B}^{\text{bac-cab}} = \nabla(m \cdot B) - m(\underbrace{\nabla \cdot B}_{=0})$$

$$F = \nabla(m \cdot B) \stackrel{\text{bac-cab}}{=} m \times (\underbrace{\nabla \times B}_{(**)}) + (m \cdot \nabla)B$$

8.3. MULTIPOLENTWICKLUNG DER ELEKTRISCHEN WECHSELWIRKUNGSENERGIE63

(**)=0, da $\dot{\pmb{E}}=0$ und $\mu_0 \pmb{j} \to 0$ außerhalb der Quellen. Somit :

$$F = (m \cdot \nabla)B$$
 (vgl. el. Dipol: $F = (p \cdot \nabla)E$)

Für das Drehmoment auf den magnetischen Dipol gilt:

$$M = \int dV' \, \mathbf{r} \times [\mathbf{j}(\mathbf{r}') \times \mathbf{B}(\mathbf{r}')] = I \oint d\mathbf{r}'' \times [d\mathbf{r}' \times \mathbf{B}(\mathbf{r}')]$$
$$= I \oint d\mathbf{r}' \, (\mathbf{r}'' \cdot \mathbf{B}(\mathbf{r}')) - I \oint (d\mathbf{r}' \cdot \mathbf{r}'') \mathbf{B}(\mathbf{r}')$$

Näherung: B ist homogen. Auflösung der Integrale:

$$\oint d\mathbf{r}' \cdot \mathbf{r}'' = \oint d\mathbf{r}' \cdot \mathbf{r}' = \oint \frac{1}{2} d(\mathbf{r}'^2) = 0$$

$$\oint d\mathbf{r}' (\mathbf{r}'' \cdot \mathbf{B}) = \mathbf{A}_F \times \mathbf{B} \quad \text{wie in (*)}$$

$$\Rightarrow$$
 $M = I \cdot A_F \times B = m \times B$ (vgl. el. Dipol: $M = p \times E$)

8.3 Multipolentwicklung der elektrischen Wechselwirkungsenergie

Wir betrachten zwei Ladungsverteilungen mit den Dichten ρ_1 und ρ_2 , welche sich im Abstand l voneinander befinden. Die gemeinsame elektrische Feldenergie beträgt:

$$W_e = \frac{1}{8\pi\epsilon_0} \int dV dV' \frac{\left(\rho_1(\mathbf{r}) + \rho_2(\mathbf{r})\right) \left(\rho_1(\mathbf{r}') + \rho_2(\mathbf{r}')\right)}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|}$$

Betrachten wir nun die Wechselwirkungsenergie zwischen 1 und 2, wozu wir annehmen, dass ρ_1 ein "äußeres"Potential φ_1 erzeugt, welches mit ρ_2 wechselwirkt:

$$W_{12} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int dV dV' \frac{\rho_1(\mathbf{r})\rho_2(\mathbf{r}')}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|} = \int dV \rho_2 \varphi_1$$

Wir benennen nun der Einfachheit halber φ_1 in φ und ρ_2 in ρ um und entwickeln nun das Potential:

$$\varphi(\mathbf{r}) = \varphi(0) + \left(\mathbf{r} \cdot \frac{\partial}{\partial \mathbf{r}}\right) \varphi \Big|_{0} + \frac{1}{2} \sum_{i,j} x_{i} x_{j} \frac{\partial^{2}}{\partial x_{i} \partial x_{j}} \varphi \Big|_{0} + \dots$$

$$\Rightarrow W = \int dV \, \rho(\mathbf{r}) \left[\varphi(0) + \left(\mathbf{r} \cdot \frac{\partial}{\partial \mathbf{r}}\right) \varphi \Big|_{0} + \frac{1}{2} \sum_{i,j} x_{i} x_{j} \frac{\partial^{2}}{\partial x_{i} \partial x_{j}} \varphi \Big|_{0} + \dots \right]$$

$$= Q \cdot \varphi(0) + \mathbf{p} \cdot \frac{\partial}{\partial \mathbf{r}} \varphi \Big|_{0} + \frac{1}{2} \sum_{i,j} \left(D_{ij} + \delta_{ij} \int dV \, \rho \mathbf{r} \right) \frac{\partial^{2}}{\partial x_{i} \partial x_{i}} \varphi \Big|_{0} + \dots$$
mit $D_{ij} = \int dV \, \rho \, \left(3x_{i} x_{j} - \delta_{ij} \mathbf{r}^{2} \right)$

Nach dem Umformen des Ausdrucks:

$$\sum_{i,j} \delta_{ij} \frac{\partial^2 \varphi}{\partial x_i \partial x_j} = \Delta \varphi = -\frac{\rho_1}{\epsilon_0} = 0 \quad \text{bei } \mathbf{r} = 0$$

erhalten wir als Ausdruck für die Wechselwirkungsenergie

$$W = Q \cdot \varphi(\mathbf{r}) + \mathbf{p} \cdot \nabla \varphi(\mathbf{r}) = \frac{1}{6} (\nabla \cdot \hat{\mathbf{D}} \cdot \nabla) \varphi(\mathbf{r}) + \dots \qquad (\mathbf{r} \equiv \text{Ort von } \rho(\mathbf{r}))$$

Verschieben dieser Ladungsverteilung von r nach $r + \delta r$ liefert uns den mulitpolentwickelten Ausdruck für die Kraft auf die Ladungsverteilung. Dabei bleibt allerdings der Bezugspunkt für p, \hat{D} unverändert. Es gilt für die verrichtete Arbeit:

$$\begin{split} \delta A &= \boldsymbol{F} \cdot \delta \boldsymbol{r} = -\delta W \\ \Rightarrow & \boldsymbol{F} = -\frac{\partial \varphi}{\partial \boldsymbol{r}} = -Q \frac{\partial \varphi}{\partial \boldsymbol{r}} - \frac{\partial}{\partial \boldsymbol{r}} \left(\boldsymbol{p} \cdot \frac{\partial}{\partial \boldsymbol{r}} \varphi \right) - \frac{1}{6} \left(\frac{\partial}{\partial \boldsymbol{r}} \cdot \hat{\boldsymbol{D}} \cdot \frac{\partial}{\partial \boldsymbol{r}} \right) \frac{\partial \varphi}{\partial \boldsymbol{r}} \\ \Rightarrow & \boldsymbol{F} = Q \, \boldsymbol{E} + \left(\boldsymbol{p} \cdot \nabla \right) \boldsymbol{E} + \frac{1}{6} \left(\nabla \cdot \hat{\boldsymbol{D}} \cdot \nabla \right) \boldsymbol{E} \end{split}$$

Drehen der Ladungsverteilung um r mit dem Winkel $\delta\alpha$ liefert uns den multipolentwickelten Ausdruck für das Drehmoment auf die Ladungsverteilung. es gilt für die verrichtete Arbeit:

8.3. MULTIPOLENTWICKLUNG DER ELEKTRISCHEN WECHSELWIRKUNGSENERGIE65

$$\delta A = \mathbf{M} \cdot \delta \boldsymbol{\alpha} = -\delta W \quad \Rightarrow \quad \mathbf{M} = -\frac{\partial W}{\partial \boldsymbol{\alpha}}$$

Es gilt außerdem:

$$\delta Q = 0; \quad \delta \boldsymbol{p} = \delta \boldsymbol{\alpha} \times \boldsymbol{p}; \quad \delta \hat{\boldsymbol{D}} = \delta \boldsymbol{\alpha} \times \hat{\boldsymbol{D}} - \hat{\boldsymbol{D}} \times \delta \boldsymbol{\alpha}$$

Somit gilt für δW und schlussendlich für das Drehmoment:

$$\delta W = \delta \boldsymbol{p} \frac{\partial \varphi}{\partial \boldsymbol{r}} + \frac{1}{6} (\nabla \cdot \delta \hat{\boldsymbol{D}} \cdot \nabla) \varphi + \dots$$

$$= -(\delta \boldsymbol{\alpha} \times \boldsymbol{p}) \boldsymbol{E} - \frac{1}{6} \nabla (\delta \boldsymbol{\alpha} \times \hat{\boldsymbol{D}} - \hat{\boldsymbol{D}} \times \delta \boldsymbol{\alpha}) \boldsymbol{E} + \dots$$

$$\Rightarrow \boldsymbol{M} = \boldsymbol{p} \times \boldsymbol{E} + \frac{1}{6} (\nabla \cdot \hat{\boldsymbol{D}} \times \boldsymbol{E} - \nabla \times \hat{\boldsymbol{D}} \cdot \boldsymbol{E}) + \dots$$

Achtung: Die analoge Prozedur für den magnetischen Fall (Kraft/Drehmoment aus Änderung der Feldenergie bestimmen) liefert ein falsches Vorzeichen! Dies hat seine Ursache in der zusätzlichen Energie aus der Spannungsquelle durch Induktion.

Kapitel 9

Felder zeitabhängiger Ladungs- und Stromverteilungen

Nun suchen nach allgemeinen Lösungen der MAXWELL-Gleichungen:

$$\begin{aligned} \operatorname{div} \boldsymbol{B} &= 0 & ; & \varepsilon_0 \operatorname{div} \boldsymbol{E} &= \rho \\ \operatorname{rot} \boldsymbol{E} &+ \dot{\boldsymbol{B}} &= 0 & ; & \frac{1}{\mu_0} \operatorname{rot} \boldsymbol{B} &- \varepsilon_0 \dot{\boldsymbol{E}} &= \boldsymbol{j} \end{aligned}$$

9.1 Viererpotential

Die Gleichung div $\mathbf{B} = 0$ wird erfüllt durch $\mathbf{B} = \operatorname{rot} \mathbf{A}$. Die Gleichung rot $\mathbf{E} + \dot{\mathbf{B}} = 0 \Rightarrow \operatorname{rot} (\mathbf{E} + \dot{\mathbf{A}}) = 0$ wird erfüllt durch $\mathbf{E} + \dot{\mathbf{A}} = -\operatorname{grad} \varphi$

Somit können alle Felder durch das **Viererpotential** (φ , A) ausgedrückt werden, sodass im Endeffekt immer 4 skalare Felder bestimmt werden müssen:

$$\mathbf{B} = \operatorname{rot} \mathbf{A}$$
$$\mathbf{E} = -\operatorname{grad} \varphi - \dot{\mathbf{A}}$$

Das Einsetzen in die Maxwell-Gleichungen und Ausnutzung des D'Alembert-Operators $\Box = \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2}{\partial t^2} - \Delta$ liefert:

$$\operatorname{div} \boldsymbol{E} = \frac{\rho}{\epsilon_0} \qquad \operatorname{rot} \boldsymbol{B} - \epsilon_0 \mu_0 \boldsymbol{E} = \mu_0 \boldsymbol{j}$$

$$-\Delta \varphi - \operatorname{div} \dot{\boldsymbol{A}} = \frac{\rho}{\epsilon_0} \qquad \operatorname{rot} \operatorname{rot} \boldsymbol{A} + \frac{1}{c^2} \operatorname{grad} \dot{\varphi} + \frac{1}{c^2} \ddot{\boldsymbol{A}} = \mu_0 \boldsymbol{j}$$

$$\nabla(\nabla \boldsymbol{A}) - \Delta \boldsymbol{A} + \frac{1}{c^2} \ddot{\boldsymbol{A}} + \frac{1}{c^2} \partial_t \nabla \varphi = \mu_0 \boldsymbol{j}$$

$$\Box \varphi - \partial_t \left(\frac{1}{c^2} \partial_t \varphi + \nabla \mathbf{A} \right) = \frac{\rho}{\epsilon_0} \qquad \qquad \Box \mathbf{A} + \nabla \left(\frac{1}{c^2} \partial_t \varphi + \nabla \mathbf{A} \right) = \mu_0 \mathbf{j}$$

Die Potentiale sind damit aber nicht eindeutig, sondern nur bis auf eine beliebige Eichung der Form $A \to A + \operatorname{grad} \chi$ und $\varphi \to \varphi - \partial_t \chi$ genau bestimmt. Eine **gleichwertige Umeichung** von A und φ lässt die Felder unter solche einer Transformation invariant. Die Eichtransformation enthält genau eine skalare Funktion χ , anders gesprochen eine skalare Bedingung. Für uns günstig ist die sogenannte **Lorentz-Eichung**, da sie die Felder invariant unter Lorentz-Transformation lässt und sie somit geeignet bleiben für relativistische Probleme. Die Lorentz-Transformation hat folgende Gestalt:

$$\frac{1}{c^2} \frac{\partial \varphi}{\partial t} + \operatorname{div} A = 0$$

Mit der LORENTZ-EICHUNG erhält man als Gleichungen für die Potentiale:

$$\Box \varphi = \frac{\rho}{\epsilon_0} \qquad ; \qquad \Box A = \mu_0 \mathbf{j}$$

Hieran lässt sich auch einfach überprüfen, dass man die Gleichungen für die statischen Probleme leicht aus denen mit Zeitabhängigkeit erhalten kann mittels $\partial_t \to 0$; $\Box \to \Delta$:

$$\triangle \varphi = \frac{\rho}{\epsilon_0}$$
 (s. Kap.4); $\triangle A = -\mu_0 \mathbf{j}$ (s. Kap.5)

Wichtige Eichungen:

i) LORENTZ-Eichung

$$\frac{1}{c^2}\partial_t\,\varphi\,+\,\mathrm{div}\,A\,=\,0$$

69

Die LORENTZ-Eichung fixiert die Potentiale nicht; eine Umeichung der Form $\square \chi = 0$ ist immer noch möglich.

ii) COULOMB-Eichung

$$\operatorname{div} \mathbf{A} = 0 \qquad \Rightarrow \qquad -\Delta \varphi = \frac{\rho}{\epsilon_0}$$

$$\Box \mathbf{A} = \mu_0 \mathbf{j} - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 \varphi}{\partial t \partial \mathbf{r}}$$

Die COULOMB-Eichung ist hier dieselbe wie in der Elektrostatik plus entsprechende Korrekturen.

iii) Transversale Wellen

$$\varphi = 0$$
 \Rightarrow $\frac{1}{c^2}\ddot{A} + \operatorname{rot}\operatorname{rot} A = \mu_0 \mathbf{j}$ $-\frac{\partial^2 A}{\partial t \partial \mathbf{r}} = \frac{\rho}{\epsilon_0}$

9.2 Retardierte Potentiale

Wir haben nun eine inhomogene, lineare Differentialgleichung der Form $\Box u = \xi$ vorliegen, zu deren Lösung wir die Green'sche Funktion $G(\mathbf{r}, \mathbf{r}', t, t')$ heranziehen, welche die DGL $\Box G = 4\pi\delta(\mathbf{r} - \mathbf{r}')\delta(t - t')$ löst.

Da G translationsinvariant sein soll, kann es nur von r-r' und t-t' abhängen. Weiterhin erhalten wir aus der Rotationssymmetrie des Problems, dass G nur von |R| abhängen kann.

Zur weiteren Lösung der DGL $\Box G = 4\pi\delta(\mathbf{r} - \mathbf{r}')\delta(t - t')$ bilden wir nun ihre FOURIER-Transformierte (s.Kap.2):

$$\left(\frac{\partial^2}{\partial \mathbf{R}^2} - \frac{1}{c^2} (i\omega)^2 \right) G(\mathbf{R}, \omega) = 4\pi \delta(\mathbf{R}) \left| \frac{\omega}{c} \right| = k; \text{ benutze Kugelkoord.}$$

$$\frac{\mathrm{d}^2}{\mathrm{d}R^2} G_k(R) + k^2 G_k(R) = 4\pi \delta(R) \left| \cdot R \neq 0 \right|$$

$$\frac{\mathrm{d}^2}{\mathrm{d}R^2} (R G_k) + k^2 \cdot (R G_k) = 0 \qquad \text{homogene DGL}$$

Lsg.:
$$R G_k(R) = A \cdot e^{ikR} + A \cdot e^{-ikR}$$

Die Inhomogenität $\delta(\mathbf{R})$ ist daher sehr wichtig nahe $\mathbf{R}=0$. Dort ist $k\cdot R\ll 1$, wodurch $k^2\cdot R$ G_k vernachlässigbar wird gegenüber $\frac{\mathrm{d}^2}{\mathrm{d}R^2}(R\cdot G_k)$. Dann reduziert sich die DGL auf:

$$\Delta_R G_k(R) = -4\pi\delta(\mathbf{R})$$

Im Grenzwert $\lim_{kR\to 0} G_k(R) = \frac{1}{R}$ ist die allgemeine Lösung für G also:

$$G_k = A \cdot G_k^+(R) + B \cdot G_k^-(R), \quad G_k^{\pm} = \frac{e^{\pm ikR}}{R}, \quad A + B = 1$$

Nun können wir $G_k^{\pm}(R)$ rücktransformieren zu $G^{\pm}(\pmb{R},\tau)$:

$$G^{\pm}(\mathbf{R},\tau) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} d\omega \, \frac{e^{-\pm i\omega\tau}}{R} \cdot e^{-i\omega\tau} = \frac{1}{R} \delta\left(\tau \mp \frac{R}{c}\right) \qquad \left(\text{mit } k = \frac{\omega}{c}\right)$$

Bezogen auf unser Anfangsproblem entspräche diese Lösung:

$$G^{\pm}(\boldsymbol{r},t,\boldsymbol{r}',t') = \frac{\delta\left(t' - \left(t \mp \frac{|\boldsymbol{r}-\boldsymbol{r}'|}{c}\right)\right)}{|\boldsymbol{r}-\boldsymbol{r}'|}$$

Der Unterschied zwischen G^+ und G^- liegt in den Randbedingungen in der Zeit. Anschaulich beschreibt G die Reaktion des Systems bei (r,t) aufgrund einer Störung (Inhomogenität) bei (r',t'). Um die Kausalität nicht zu verletzen, muss demzufolge G(t < t') = 0 gelten. Dies ist erfüllt für die **retardierte Green'sche Funktion** G^+ , da hier die Wirkung <u>nach</u> der Ursache auftritt und sich mit Lichtgeschwindigkeit ausbreitet (Verzögerung $\tau = \frac{R}{c}$). G^- nennt man auch die **avancierte Green'sche Funktion**, aber aus naheliegenden Gründen wird sie hier nicht weiter behandelt.

Die (kausale) Lösung unserer inhomogenen DGL vom Anfang $\square u = \xi$ lautet damit:

$$u(\mathbf{r},t) = \underbrace{u_0(\mathbf{r},t)}_{\text{homogene Lsg.}} + \frac{1}{4\pi} \int dV' dt' G^+(\mathbf{r},t,\mathbf{r}',t') \xi(\mathbf{r}',t')$$

Diese Lösung können wir nun auf unsere DGLn zur Bestimmung des Viererpotentials $\Box \varphi = \frac{\rho}{\epsilon_0}$ und $\Box A = \mu_0 \mathbf{j}$ anwenden:

Für eine räumlich begrenzte Quellenverteilung und der Randbedingung, dass die Felder im Unendlichen gegen Null gehen, erhalten wir, wenn wir als homogene Lösungen $\varphi_0 = 0$ und $A_0 = 0$ setzen, folgende allgemeine Lösung der MAXWELL-Gleichungen:

$$\varphi(\mathbf{r},t) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int dV' \frac{\rho\left(\mathbf{r'}, t - \frac{|\mathbf{r} - \mathbf{r'}|}{c}\right)}{|\mathbf{r} - \mathbf{r'}|}$$

$$A(\mathbf{r},t) = \frac{\mu_0}{4\pi} \int dV' \frac{\mathbf{j}\left(\mathbf{r}',t - \frac{|\mathbf{r}-\mathbf{r}'|}{c}\right)}{|\mathbf{r}-\mathbf{r}'|}$$

Die obigen Gleichungen beschreiben **retardierte Potentiale**, welche folgendermaßen interpretiert werden können:

 ρ und \pmb{j} sind die Ursachen für die Wirkungen φ und \pmb{A} , welche allerdings eine Laufzeitverzögerung von $\frac{|\pmb{r}-\pmb{r}'|}{c}$ aufweisen.

Die Überprüfung der gefundenen Lösung erfolgt leicht durch Einsetzen in $\Box \varphi = \frac{\rho}{\epsilon_0}$ und $\Box A = \mu_0 \boldsymbol{j}$. Setzt man sie außerdem in die LORENTZ-Eichung $\frac{1}{c^2} \partial_t \varphi + \operatorname{div} \boldsymbol{A} = 0$ ein, so führt dieses auf die Kontinuitätsgleichung $\dot{\rho} + \operatorname{div} \boldsymbol{j} = 0$.

Bemerkung:

Auch die avancierte Green-Funktion G^- erfüllt die inhomogenen Wellengleichungen $\Box \varphi = \frac{\rho}{\epsilon_0}$ und $\Box A = \mu_0 \mathbf{j}$. Dies liegt mathematisch daran, dass die Wellengleichungen c quadratisch enthalten, das Potential aber nur linear. Da diese Lösung aber akausal ist und nur G^+ die Kausalität erhält, zeichnet ebenjene Wahl von G^+ die Richtung der Zeit aus.

9.3 HERTZ'scher Dipol

Wir betrachten nun als konkretes Beispiel für eine zeitabhängige Quellenverteilung einen oszillierenden Dipol: zwei Ladungen $\pm Q$ befinden sich entlang einer Achse in variablen Abstand $\boldsymbol{a}(t)$ voneinander entfernt. Somit gilt für die Stromdichte $\boldsymbol{j} := \boldsymbol{J} \cdot \delta(\boldsymbol{r})$, dass $\boldsymbol{j} = \dot{\boldsymbol{a}} \cdot Q \cdot \delta(\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r}_a)$ ist. Im Dipollimit $\boldsymbol{a} \to 0$ folgt somit $\boldsymbol{j} = \dot{\boldsymbol{p}} \cdot \delta(\boldsymbol{r})$.

Allgemein gilt somit: $J(t) = \int dV \, j(\mathbf{r}, t) = \dot{\mathbf{p}}$, oder genauer:

$$\dot{\boldsymbol{p}} = \int dV \, \boldsymbol{r} \dot{\boldsymbol{\rho}} = -\int dV \, \boldsymbol{r} \text{div } \boldsymbol{j} = \int dV \, \left(\boldsymbol{j} \cdot \nabla \right) \cdot \boldsymbol{r} + \underbrace{\text{Oberflächenintegral}}_{\rightarrow 0}$$

$$\nabla \cdot \boldsymbol{r} = 1 \quad \int dV \, \boldsymbol{j} = \boldsymbol{J}$$

Nun wollen wir die (abgestrahlten) Felder des oszillierenden Dipols berechnen, wozu wir zunächst die retardierten Potentiale aufstellen:

$$A(\mathbf{r},t) = \frac{\mu_0}{4\pi} \int dV' \frac{\delta(\mathbf{r}) \mathbf{J} \left(t - \frac{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|}{c}\right)}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|} = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{\dot{\mathbf{p}} \left(t - \frac{r}{c}\right)}{r}$$

 φ erhalten wir aus der Ladungsverteilung zu \boldsymbol{j} und aus der LORENTZ-Eichung:

$$\varphi(\mathbf{r},t) = -\frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{\mathbf{r}}{r} \frac{\partial}{\partial r} \frac{\mathbf{p}(t-\frac{r}{c})}{r} + \text{zeitunabhängiges Potential}$$

Jetzt können die Felder $\mathbf{B} = \operatorname{rot} \mathbf{A}$ und $\mathbf{E} = -\operatorname{grad} \varphi - \dot{\mathbf{A}}$ berechnet werden. (Notationshinweis: $\mathbf{p}|_{\operatorname{ret}}$ steht für $\mathbf{p}\left(t - \frac{r}{c}\right)$):

$$B = \frac{\mathbf{r}}{r} \times \frac{\partial \mathbf{A}}{\partial r} = -\frac{\mu_0}{4\pi} \frac{\mathbf{r}}{r} \times \left(\frac{\ddot{\mathbf{p}}}{c} + \frac{\dot{\mathbf{p}}}{r}\right)_{\text{ret}}$$

$$E = -\operatorname{grad} \varphi - \dot{\mathbf{A}} = -\operatorname{grad} \left(\frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{\mathbf{r}}{r} \left[\frac{\mathbf{p}}{r^2} + \frac{\dot{\mathbf{p}}}{cr}\right]_{\text{ret}}\right) - \dot{\mathbf{A}}$$

$$= -\frac{1}{4\pi\epsilon_0 \cdot r} \left(\frac{\dot{\mathbf{p}}}{c^2} - \frac{(\ddot{\mathbf{p}} \cdot \mathbf{r})\mathbf{r}}{c^2 r^2} + \frac{\dot{\mathbf{p}}}{c r} - 3\frac{(\dot{\mathbf{p}} \cdot \mathbf{r})\mathbf{r}}{c r^3} + \frac{\mathbf{p}}{r^2} - 3\frac{(\mathbf{p} \cdot \mathbf{r})\mathbf{r}}{r^4}\right)_{\text{ret}}$$

Spezialfälle:

i)
$$\partial_t = 0$$
 statischer Dipol

$$\Rightarrow \quad \mathbf{B} = 0$$

$$\mathbf{E} = -\frac{1}{4\pi\epsilon_0 r^3} \left(\mathbf{p} - \frac{3(\mathbf{p} \cdot \mathbf{r}) \cdot \mathbf{r}}{r^2} \right)$$

ii) $p \sim e^{-i\omega t}$ harmonische Schwingung

$$\Rightarrow \quad \partial_t \to -i\omega$$

$$\frac{1}{c}\partial_t \to -\frac{i\omega}{c} = -i\frac{2\pi}{\lambda} = -ik$$

Für den Fall der harmonischen Schwingung von p wollen wir nun die Abstandsbhängigkeit der Feldbeiträge betrachten. Dazu "sortieren"wir die Beiträge nach ihren Ordnungen $\sigma(.)$:

$$\boldsymbol{B} \sim -\frac{\mu_0 \boldsymbol{r}}{4\pi r^2} \times \left(\underbrace{\sigma \left(\frac{\dot{\boldsymbol{p}}}{\lambda} \right)}_{\text{Fernfeld}} + \underbrace{\sigma \left(\frac{\dot{\boldsymbol{p}}}{r} \right)}_{\text{Nahfeld}} \right)$$

$$\boldsymbol{E} \sim -\frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \left(\sigma \left(\frac{p}{\lambda^2} \right) + \sigma \left(\frac{r}{r \cdot \lambda} \right) + \sigma \left(\frac{p}{r^2} \right) \right)$$

Nahfeld: $r \ll \lambda$

$$B(\mathbf{r},t) = \frac{\mu_0}{4\pi r^2} \left(\dot{\mathbf{p}} \times \frac{\mathbf{r}}{r} \right)_{\text{ret}}$$

$$E(\mathbf{r},t) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0 r^2} \left(\frac{3(\mathbf{p} \cdot \mathbf{r})\mathbf{r}}{r^2} - \mathbf{p} \right)_{\text{ret}}$$

Für das Nahfeld verzichtet man häufig auf die Retardierung, da sie kaum ins Gewicht fällt:

$$p \sim e^{-i\omega(t-\frac{r}{c})} = e^{-i\omega t} \underbrace{e^{2\pi i \frac{r}{\lambda}}}_{1+2\pi i \frac{r}{\lambda}+...\approx 1}$$

Fernfeld: $r \gg \lambda$ $\left(\frac{r}{r} = e_r\right)$

$$\mathbf{B}(\mathbf{r},t) = \frac{\mu_0}{4\pi r c} (\dot{\mathbf{p}} \times \mathbf{e}_r)_{\text{ret}}
\mathbf{E}(\mathbf{r},t) = \frac{\mu_0}{4\pi r} ((\ddot{\mathbf{p}} \cdot \mathbf{e}_r) \cdot \mathbf{e}_r - \ddot{\mathbf{p}})_{\text{ret}} = \frac{\mu_0}{4\pi r} (\ddot{\mathbf{p}} \times \mathbf{e}_r)_{\text{ret}} \times \mathbf{e}_r = c \cdot \mathbf{B} \times \mathbf{e}_r$$

Bei harmonisch schwingendem p breiten sich E und B also radial als transversale Welle aus:

$$e^{-i\omega(t-\frac{r}{c})} = e^{i(kr-\omega t)}$$
 mit $k = \frac{\omega}{c}$

Dabei fallen |E| und |B| nur mit $\frac{1}{r}$ ab!

9.4 Energieabstrahlung des HERTZ'schen Dipols

Energiedichte:

$$w = \frac{\epsilon_0}{2} \mathbf{E}^2 + \frac{1}{2\mu_0} \mathbf{B}^2 = \frac{\mathbf{B}^2}{\mu_0}$$

Energiestromdichte:

$$\mathbf{S}_{P} = \frac{1}{\mu_{0}} (\mathbf{E} \times \mathbf{B}) = \frac{c}{\mu_{0}} (\mathbf{B} \times \mathbf{e}_{r} \times \mathbf{B}) = \frac{c}{\mu_{0}} \left(\mathbf{e}_{r} \mathbf{B}^{2} - \mathbf{B} \underbrace{(\mathbf{n} \cdot \mathbf{B})}_{=0} \right) = c \cdot \mathbf{e}_{r} \cdot w$$

$$|\mathbf{S}_{P}| = \frac{\mu_{0}}{(4\pi)^{2} c} \cdot \frac{\left(\ddot{\mathbf{p}} \times \mathbf{e}_{r} \right)^{2}}{r^{2}} = \frac{\mu_{0}}{(4\pi)^{2} c} \cdot \frac{\ddot{\mathbf{p}}^{2} \sin^{2} \theta}{r^{2}} \qquad \left(\min \theta = \sphericalangle(\ddot{\mathbf{p}}, \mathbf{S}_{P}) \right)$$

Man sieht hieran leicht, dass senkrecht zur Dipolachse am stärksten ausgestrahlt wird (da auch $\ddot{p} \perp a$).

Frequenzabhängigkeit der abgestrahlten Leistung:

$$|\mathbf{S}_P| \sim |\mathbf{\ddot{p}}|^2 \sim p^2 \omega^4$$

Diese Frequenzabhängigkeit ist charakteristisch für Dipolstrahlung.

Abgestrahlte Leistung:

$$N = \iint dA_F \cdot S_P = \int d\Omega \, r^2 \, \frac{\mu_0}{(4\pi)^2 c} \cdot \frac{\ddot{p}^2 \sin^2 \theta}{r^2} = \frac{\mu_0 \ddot{p}^2}{(4\pi)^2 c} \int d\Omega \, \sin^2 \theta$$
$$= \frac{\mu_0 \ddot{p}^2}{(4\pi)^2 c} \int_0^{2\pi} d\phi \int_{-1}^1 d\cos \theta \, (1 - \cos^2 \theta) = \frac{\mu_0 \ddot{p}^2}{(4\pi)^2 c} \cdot 2\pi \cdot \left(2 - \frac{2}{3}\right) = \frac{2}{3} \, \frac{\mu_0}{4\pi c} \ddot{p}_{\text{ret}}^2$$

Wenn wir einen harmonisch oszillierenden Dipol betrachten, so gilt für \ddot{p} :

$$\mathbf{p} = \mathbf{p}_0 \cos \omega t \qquad \Rightarrow \qquad \ddot{\mathbf{p}} = \omega^4 \mathbf{p}_0^2 \cos^2 \omega t$$
$$\Rightarrow \langle \ddot{\mathbf{p}} \rangle_T = \omega^4 \mathbf{p}_0^2 \langle \cos^2 \omega t \rangle_T = \frac{1}{2} \omega^4 \mathbf{p}_0^2$$

Damit gilt also für die (über eine Periode gemittelte) abgestrahlte Leistung:

$$\langle N \rangle_T = \frac{\mu_0 \, \omega^4 \, \boldsymbol{p}_0^2}{12\pi \, c}$$

9.5 Strahlungsfeld einer räumlich begrenzten Quellenverteilung

Wir betrachten nun eine beliebige Quellenverteilung am Ort r' mit der maximalen räumlichen Ausdehnung a. Es gilt ganz allgemein für das Vektorpotential am Ort r:

$$A(\mathbf{r},t) = \frac{\mu_0}{4\pi} \int dV' \frac{\mathbf{j}\left(\mathbf{r}', t - \frac{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|}{c}\right)}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|}$$

Wir entwickeln nun den Ausdruck $\frac{1}{|r-r'|}$ für das Fernfeld $(r\gg q,|r'|\gg |r'|)$:

$$\frac{1}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}|} = \frac{1}{r} + \frac{\mathbf{r} \cdot \mathbf{r}'}{r^3} + \dots \approx \frac{1}{r} \quad \text{(Dipolnäherung)}$$

$$|\mathbf{r} - \mathbf{r}'| = r - \frac{\mathbf{r} \cdot \mathbf{r}'}{r} + \dots \approx r - \mathbf{e}_r \cdot \mathbf{r}'$$

$$\Rightarrow A(\mathbf{r}, t) = \frac{\mu_0}{4\pi r} \int dV' \, \mathbf{j} \left(\mathbf{r}', t - \frac{r}{c} + \frac{\mathbf{e}_r \cdot \mathbf{r}'}{c} \right)$$

$$= \mathbf{q}(t - \frac{r}{c}, \mathbf{e}_r)$$

Zum Vergleich: Das Vektorpotential für einen HERTZ'schen Dipol ergab:

$$A = \frac{\mu_0}{4\pi r} \dot{\mathbf{p}} \left(t - \frac{r}{c} \right)$$

Das B-Feld erhalten wir aus dem eben gewonnenen Ausdruck für A durch B = rot A:

$$\frac{\partial}{\partial \boldsymbol{r}} \left[\frac{1}{r} f \left(t - \frac{r}{c}, \boldsymbol{e}_r \right) \right] = \left[\underbrace{-\frac{\boldsymbol{e}_r}{c} \partial_t}_{\sigma(\frac{1}{\lambda})} - \underbrace{\frac{\boldsymbol{e}_r}{r}}_{\sigma(\frac{1}{r})} + \underbrace{\frac{\partial}{\partial \boldsymbol{r}} \left(\boldsymbol{e}_r \cdot \frac{\partial}{\partial \boldsymbol{e}_r} \right)}_{\sigma(\frac{1}{r})} \right] \left(\frac{1}{r} f \right) \approx -\frac{\boldsymbol{e}_r}{c} \partial_t \left(\frac{1}{r} f \right)$$

$$\overset{r \gg \lambda}{\Rightarrow} \qquad \boldsymbol{B} = -\frac{\boldsymbol{e}_r}{c} \times \dot{\boldsymbol{A}} = \frac{\mu_0}{4\pi c} \cdot \frac{\ddot{\boldsymbol{q}} \times \boldsymbol{e}_r}{r}$$

Das E-Feld erhalten wir aus der inhomogenen MAXWELL-Gleichung: $\frac{1}{\mu_0}$ rot $B = j + \epsilon_0 \dot{E}$. Unter Beachtung, dass j = 0 außerhalb der Quellenverteilung ist, erhalten wir zunächst für \dot{E} :

$$\dot{\mathbf{E}} = c^2 \operatorname{rot} \mathbf{B} \approx -\frac{\mathbf{e}_r}{c} \partial_t \times c^2 \mathbf{B}$$

$$\Rightarrow \mathbf{E} = c \mathbf{B} \times \mathbf{e}_r = \frac{\mu_0}{4\pi} \cdot \frac{(\ddot{\mathbf{q}} \times \mathbf{e}_r) \times \mathbf{e}_r}{r}$$

Wir erhalten also wieder eine transversale Welle der Felder E und B, welche beide mit $\frac{1}{r}$ abfallen. (Korrekturen aus höheren Termen fallen dabei schneller ab.)

Für die Energiestromdichte gilt damit:

$$S_P = \frac{1}{\mu_0} (\boldsymbol{E} \times \boldsymbol{B}) = \boldsymbol{e}_r \frac{\mu_0}{(4\pi)^2 c} \frac{(\ddot{\boldsymbol{q}} \times \boldsymbol{e}_r)^2}{r^2}$$

Der direkte Vergleich zwischen dem Fernfeld des Hertz'schen Dipols und dem Strahlungsfeld einer beliebigen Ladungsverteilung zeigt uns, dass mit $\dot{p} \leftrightarrow \dot{q}$ alle Fernfeldformeln identisch sind:

HERTZ'scher Dipol: allgemein:

$$\dot{\boldsymbol{p}}_{\text{ret}} = \int dV' \, \boldsymbol{j} \left(\boldsymbol{r}', t - \frac{r}{c} \right) \qquad \dot{\boldsymbol{q}} = \int dV' \, \boldsymbol{j} \left(\boldsymbol{r}', t - \frac{r}{c} + \frac{\boldsymbol{e}_r \cdot \boldsymbol{r}'}{c} \right)$$

Den Ausdruck $\frac{e_r \cdot r'}{c}$ in \dot{q} kann man als die Laufzeit innerhalb der Quellen verstehen.

9.6 Multipolentwicklung des Fernfelds

Im vorigen Kapitel haben wir das Strahlungsfeld einer räumlich begrenzten Quellenverteilung mit beliebiger Zeitabhängigkeit betrachtet. Jetzt setzen wir uns mit dem Spezialfall auseinander, dass $j \sim e^{-i\omega t}$ gilt:

$$\boldsymbol{j} \left(t - \frac{r}{c} + \frac{\boldsymbol{e}_r \cdot \boldsymbol{r}'}{c} \right) \sim e^{-i\omega \left(t - \frac{r}{c} \right)} e^{-i\frac{\omega}{c} \boldsymbol{e}_r \cdot \boldsymbol{r}'}$$

Wir entwickeln diesen Ausdruck für das Fernfeld ($r \gg a, r \gg \lambda$) mit der zusätzlichen Annahme, dass es sich um eine "kleine Quelle"handelt ($\lambda \gg a$):

$$\frac{\omega}{c} \mathbf{e}_{r} \cdot \mathbf{r} \sim \frac{\omega}{c} a' = \frac{2\pi a}{\lambda} \ll 1 \quad \text{(Laufzeit in Quelle } \ll \text{Periodendauer)}$$

$$\Rightarrow \mathbf{j} \left(t - \frac{r}{c} + \frac{\mathbf{e}_{r} \cdot \mathbf{r}'}{c} \right) \approx \mathbf{j} \left(t - \frac{r}{c} \right) + \frac{\mathbf{e}_{r} \cdot \mathbf{r}'}{c} \partial_{t} \mathbf{j} \left(t - \frac{r}{c} \right) + \dots$$

$$\dot{\mathbf{q}} = \int dV' \, \mathbf{j} \left(\mathbf{r}', t - \frac{r}{c} \right) + \frac{1}{c} \, \partial_{t} \int dV' \, \left(\mathbf{e}_{r} \cdot \mathbf{r}' \right) \, \mathbf{j} \left(\mathbf{r}', t - \frac{r}{c} \right) + \dots$$

$$= \dot{\mathbf{p}}_{\text{ret}}$$

Umformen ergibt:

$$\int dV' \left(\boldsymbol{e}_r \cdot \boldsymbol{r}'\right) \boldsymbol{j} = \frac{1}{2} \int dV' \left[\left(\boldsymbol{e}_r \cdot \boldsymbol{r}'\right) \boldsymbol{j} - \left(\boldsymbol{e}_r \cdot \boldsymbol{j}\right) \boldsymbol{r}' \right] + \int dV' \left[\left(\boldsymbol{e}_r \cdot \boldsymbol{r}'\right) \boldsymbol{j} + \left(\boldsymbol{e}_r \cdot \boldsymbol{j}\right) \boldsymbol{r}' \right]$$

$$= -\boldsymbol{e}_r \times \underbrace{\frac{1}{2} \int dV' \left(\boldsymbol{r}' \times \boldsymbol{j}\right)}_{=\boldsymbol{m}} + \underbrace{\frac{\boldsymbol{e}_r}{2} \frac{1}{3} \dot{\boldsymbol{D}}'}_{=\boldsymbol{m}}$$

Denn:

$$\dot{\hat{\boldsymbol{D}}} = \int dV \underbrace{\dot{\rho}}_{-\nabla \boldsymbol{j}} (3\boldsymbol{r} \circ \boldsymbol{r} - \mathbb{1}\boldsymbol{r}^2) \stackrel{\text{part. Int.}}{=} \int dV (\boldsymbol{j} \cdot \nabla) (3\boldsymbol{r} \circ \boldsymbol{r} - \mathbb{1}\boldsymbol{r}^2)$$

$$= \int dV (3\boldsymbol{j} \circ \boldsymbol{r} + 3\boldsymbol{r} \circ \boldsymbol{j} - 2 \cdot \mathbb{1} (\boldsymbol{j} \cdot \boldsymbol{r})) \qquad (*)$$

Wir definieren:

$$\hat{\mathbf{D}}' = \hat{\mathbf{D}} + \mathbb{1} \frac{\operatorname{Spur} \hat{\mathbf{D}}}{3} = \int dV \, \rho \, 3\mathbf{r} \circ \mathbf{r}$$

$$\dot{\hat{\mathbf{D}}} = \int dV \, (3\mathbf{j} \circ \mathbf{r} + 3\mathbf{r} \circ \mathbf{j})$$

Somit gilt für die Komponenten von (*):

$$[(\mathbf{j} \cdot \nabla) (3\mathbf{r} \circ \mathbf{r} - \mathbb{1}\mathbf{r}^2)]_{ij} = j_k \partial_k (3r_i r_j - \delta_{ij} r_l r_l)$$

$$= j_k (3\delta_{ij} r_j + 3r_i \delta_{jk} - \delta_{ij} 2r_l \delta_{lk})$$

$$= 3j_i r_j + 3r_i j_j - \delta_{ij} 2j_k r_k$$

Nun brauchen wir noch:

$$[(\boldsymbol{m} \times \boldsymbol{e}_r) \times \boldsymbol{e}_r] \times \boldsymbol{e}_r = \left[\boldsymbol{e}_r(\boldsymbol{m} \cdot \boldsymbol{e}_r) - \boldsymbol{m}(\underbrace{\boldsymbol{e}_r \cdot \boldsymbol{e}_r})\right] \times \boldsymbol{e}_r = -\boldsymbol{m} \times \boldsymbol{e}_r$$

Und:

$$\mathbf{e}_{r} \cdot \hat{\mathbf{D}}' \times \mathbf{e}_{r} = \mathbf{e}_{r} \cdot \hat{\mathbf{D}}' \times \mathbf{e}_{r} + \underbrace{\mathbf{e}_{r} \ \mathbb{1} \times \mathbf{e}_{r}}_{=\mathbf{e}_{r} \times \mathbf{r}_{r}=0} \frac{\operatorname{Spur} \hat{\mathbf{D}}'}{3} = \mathbf{e}_{r} \cdot \hat{\mathbf{D}} \times \mathbf{e}_{r}$$
$$\dot{\mathbf{q}} = \left(\dot{\mathbf{p}} + \dot{\mathbf{m}} \times \frac{\mathbf{e}_{r}}{c} + \frac{\mathbf{e}_{r}}{6c} \cdot \ddot{\mathbf{D}} \right)_{\text{ref}}$$

Somit folgt für die Felder einer kleinen Quelle:

$$\boldsymbol{B} = \frac{\mu_0}{4\pi \ cr} \left(\ddot{\boldsymbol{p}} \times \boldsymbol{e}_r + \frac{1}{c} (\ddot{\boldsymbol{m}} \times \boldsymbol{e}_r) \times \boldsymbol{e}_r + \frac{1}{6c} \boldsymbol{e}_r \cdot \hat{\boldsymbol{D}} \times \boldsymbol{e}_r \right)_{\text{ret}}$$

$$\boldsymbol{E} = \frac{\mu_0}{4\pi \ c} \left(\underbrace{\left(\ddot{\boldsymbol{p}} \times \boldsymbol{e}_r \right) \times \boldsymbol{e}_r}_{\text{el. Dipol}} - \underbrace{\frac{1}{c} (\boldsymbol{m} \ddot{\times} \boldsymbol{e}_r)}_{\text{mag. Dipol}} + \underbrace{\frac{1}{6c} \left(\boldsymbol{e}_r \cdot \hat{\boldsymbol{D}} \times \boldsymbol{e}_r \right) \times \boldsymbol{e}_r}_{\text{el. Quadrupol}} \right)_{\text{ret}}$$

Die Felder des magnetischen Dipols und des elektrischen Quadrupols kommen eine Ordnung später als der elektrische Dipol; sie sind also um $\frac{a}{\lambda}$ kleiner. Die Richtungsabhängigkeit der Felder (und damit auch von der Energiestromdichte) haben folgende Form:

[Hier noch de Bildsche einfügge]

9.7 Strahlung einer bewegten Punktladung

Wir wollen nun die im letzten Kapitel hergeleiteten Formeln auf das Beispiel einer bewegten Punktladung anwenden. Es gilt für die retardierten Potentiale:

$$\begin{pmatrix} \varphi \\ A \end{pmatrix} (\boldsymbol{r}, t) = \begin{pmatrix} \frac{1}{\epsilon_0} \\ \mu_0 \end{pmatrix} \int dV' \frac{1}{4\pi |\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r}'|} \begin{pmatrix} \rho \\ \boldsymbol{j} \end{pmatrix} \left(\boldsymbol{r}', t - t + \frac{|\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r}'|}{c} \right)$$

Für den Spezialfall einer Punktladung gilt:

$$\rho(\mathbf{r}, t) = Q \, \delta(\mathbf{r} - \mathbf{R}(t))$$
$$\mathbf{j}(\mathbf{r}, t) = Q \, \mathbf{R}(t) \, \delta(\mathbf{r} - \mathbf{R}(t))$$

Einsetzen ergibt:

$$\varphi(\mathbf{r},t) = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0} \int dV' dt' \frac{\delta(\mathbf{r} - \mathbf{R}(t'))}{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|} \delta\left(t' - t + \frac{|\mathbf{r} - \mathbf{r}'|}{c}\right) = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0} \int dt' \frac{1}{|\mathbf{r} - \mathbf{R}(t')|} \delta\left(\underbrace{t' - t + \frac{|\mathbf{r} - \mathbf{R}(t')|}{c}}\right)$$

Die Ausbreitung mit Lichtgeschwindigkeit kann man anhand eines Lichtkegels veranschaulichen:

[Grafick]

Um die Rechnung weiterzuführen benötigt man:

$$\delta(f(x)) = \sum_{i} \frac{\delta(x - x_{i})}{\left|\frac{\partial f}{\partial x}\right|_{x = x_{i}}} \quad \text{wobei } x_{i} \text{ die Nullstellen von } f \text{ sind}$$

Somit gilt für das Potential:

$$\varphi(\mathbf{r},t) = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{1}{|\mathbf{r} - \mathbf{R}(t_0)|} \cdot \left(1 - \frac{\dot{\mathbf{R}}(t_0) \cdot (\mathbf{r} - \mathbf{R}(t_0))}{c |\mathbf{r} - \mathbf{R}(t_0)|}\right)^{-1}$$

Setzen wir nun für den Ausdruck r - R die Abkürzung r'' und für \dot{R} den Ausdruck V ein, erhalten wir die sogenannten **Liénard-Wiechert-Potentiale**:

$$\Rightarrow \quad \varphi(\mathbf{r},t) = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0} \left[\frac{1}{|\mathbf{r} - \mathbf{R}| - \frac{\dot{\mathbf{R}}}{c} \cdot (\mathbf{r} - \mathbf{R})} \right]_{\text{ret}} = \frac{Q}{4\pi\epsilon_0} \left(\frac{1}{r'' - \frac{\mathbf{V} \cdot \mathbf{r}''}{c}} \right)_{\text{ret}}$$

$$A(\mathbf{r},t) = \frac{\mu_0 Q}{4\pi} \left[\frac{\dot{\mathbf{R}}}{|\mathbf{r} - \mathbf{R}| - \frac{\dot{\mathbf{R}}}{c} (\mathbf{r} - \mathbf{R})} \right]_{\text{ret}} = \frac{\mu_0 Q}{4\pi} \left(\frac{\mathbf{V}}{r'' - \frac{\mathbf{V} \cdot \mathbf{r}''}{c}} \right)_{\text{ret}}$$

9.8 Strahlungsbremsung

Wir wollen in diesem Kapitel eine Punktladung auf einer Bahn $\mathbf{R}(t)$ im nichtrelativistischen Falle betrachten. Dafür berechnen wir zunächst alle benötigten Größen:

$$\rho = Q\delta(\mathbf{r} - \mathbf{R}(t))$$

$$\mathbf{j} = Q\,\dot{\mathbf{R}}\,\delta(\mathbf{r} - \mathbf{R}(t))$$

$$\mathbf{p} = \int dV\,r\rho = Q\,\mathbf{R}(t)$$

$$\mathbf{m} = \frac{1}{2}\int dV\,\mathbf{r} \times \mathbf{j} = \frac{1}{2}\int dV\,\mathbf{r} \times \dot{\mathbf{R}}\,Q\,\delta(\mathbf{r} - \mathbf{R}(t)) = \frac{Q}{2}\mathbf{R} \times \dot{\mathbf{R}}$$

$$\dot{\hat{\mathbf{D}}}' = 3\int dV\,\left(\mathbf{r} \circ \mathbf{j} + \mathbf{j} \circ \mathbf{r}\right) = 3Q\,\left(\mathbf{R} \circ \dot{\mathbf{R}} + \dot{\mathbf{R}} \circ \mathbf{R}\right)$$

Wie man leicht erkennt hat eine <u>bewegte</u> Punktladung auch Multipolmomente. Nun nutzen wir die Dipolnäherung aus Kapitel 9.4 für die abgestrahlte Leistung:

$$N = \frac{\mu_0}{6\pi c} \ddot{\boldsymbol{p}}^2 = \underbrace{\frac{\mu_0 Q^2}{6\pi c}}_{:=\alpha} \dot{\boldsymbol{v}}^2 \qquad \left(\text{Gültig für } \frac{v}{c} \ll 1\right)$$

Für $\dot{v} \neq 0$ verliert das Teilchen also Bewegungsenergie in Form von abgestrahlter elektromagnetischer Leistung. Es wirkt also eine Bremskraft:

$$\Delta W_{\rm elm} = \int \mathrm{d}t \, N = -\Delta W_{\rm mech} = -\int \mathrm{d}t \, \boldsymbol{F}_S \cdot \boldsymbol{v}$$

$$\alpha \int \mathrm{d}t \, \dot{\boldsymbol{v}}^2 = -\int \mathrm{d}t \, \boldsymbol{v} \cdot \boldsymbol{F}_s \stackrel{\text{part. Int.}}{=} -\alpha \int \mathrm{d}t \, \ddot{\boldsymbol{v}} \boldsymbol{v} + \alpha \boldsymbol{v} \dot{\boldsymbol{v}}|_{t_1}^{t_2}$$

Der Randterm verschwindet dabei für oszillierende Bewegungen, sodass man die Bremskraft F_S explizit ausrechnen kann mit:

$$\mathbf{F}_{S} = \alpha \ddot{\mathbf{v}} = \frac{Q^{2}}{6\pi\epsilon_{0} c^{3}} \ddot{\mathbf{R}}$$

Diese Formel ist allerdings nur anwendbar, wenn F_S eine kleine Korrektur ist.

Kapitel 10

Elektromagnetische Felder in Substanzen

Bisher haben wir die mikroskopischen MAXWELL-Gleichungen betrachtet, die im Vakuum auch auf makroskopischen Längenskalen ihre Gültigkeit behalten. Dabei haben wir angenommen, dass ρ und \boldsymbol{j} alle Quellen enthalten.

Um nun den Schritt zu Betrachtung von Feldern in Substanzen zu machen, müssen wir weitere Feldquellen (Polarisationsladungen, Abschirmströme) betrachten. Eine sehr ausführliche Diskussion dazu findet man im <u>Jackson</u> Kapitel 7.

10.1 Elektrische Polarisation

Man stellt fest, dass sich die makroskopische Ladungsdichte

$$\rho = \rho_0 + \rho_p$$

aus der Dichte der freien Ladungen ρ_0 und der der sogenannten Polarisationsladungen ρ_P zusammensetzt. Letztere werden durch ein äußeres Feld induziert und sind im Experiment allgemein nicht bekannt.

Aufgrund der Ladungserhaltung muss die Polarisationsladung im <u>gesamten</u> Raum verschwinden.

$$\rho_P \neq 0$$
, aber $\int dV \rho_P = Q_P = 0$

Das ist insofern intuitiv, da ein äußeres Feld Ladungen voneinander trennen und somit lokal Dichteschwankungen hervorrufen, aber nie Ladungen vernichten kann.

Auch die Polarisationsladungen erfüllen die Kontinuitätsgleichung, die so zur

Definition der Polarisationsstromdichte j_P dient.

$$\dot{\rho}_P + \text{div } \boldsymbol{j}_P = 0$$

Wir erhalten so

$$\rho_P = -\nabla \int_{0}^{t} dt' \, \boldsymbol{j}_P + \underbrace{\rho_P(0)}_{=0}.$$

Wobei wir **P** als elektrische Polarisation bezeichnen wollen.

$$\begin{aligned} \boldsymbol{P} &= \int \boldsymbol{j}_{P} \, \mathrm{d}\, t \\ \rho_{P} &= -\mathrm{div}\, \boldsymbol{P} \\ Q_{P} &= -\int \mathrm{d}V \, \nabla \boldsymbol{P} = - \oiint \mathrm{d}\boldsymbol{A}_{F} \cdot \boldsymbol{P} = 0 \end{aligned}$$

Nun gilt aber außerdem

$$\int \mathbf{j}_P dV = \int \dot{\mathbf{P}} = \dot{\mathbf{p}}.$$

Man sieht, dass man die Polarisation auch als Dipoldichte auffassen kann. Das wollen wir anhand des Potentials einer Polarisationsladungsverteilung nachprüfen.

$$\begin{split} \varphi_P(\boldsymbol{r}) &= \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int \mathrm{d}V' \, \frac{\rho_P(\boldsymbol{r'})}{|\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r'}|} = -\frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int \mathrm{d}V' \, \frac{1}{|\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r'}|} \nabla_{\boldsymbol{r'}} \boldsymbol{P}(\boldsymbol{r'}) = \\ &= \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int \mathrm{d}V' \, \boldsymbol{P}(\boldsymbol{r'}) \cdot \nabla_{\boldsymbol{r'}} \frac{1}{|\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r'}|} = -\frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int \mathrm{d}V' \boldsymbol{P}(\boldsymbol{r'}) \nabla_{\boldsymbol{r'}} \frac{1}{|\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r'}|} \end{split}$$

Vergleicht man das mit dem Potential eines Dipols

$$\varphi(\boldsymbol{r}) = -\frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \boldsymbol{p} \cdot \nabla \frac{1}{r},$$

so bestätigt sich unsere Auffassung. Makroskopisch entspricht die elektrische Polarisation

$$\boldsymbol{P} = \frac{\mathrm{d}\boldsymbol{p}}{\mathrm{d}V}.$$

Auf atomarer Ebene sind die Dipolmomente natürlich nicht kontinuierlich, sondern diskret verteilt. In diesem Fall muss zur Summe übergegangen werden.

$$\boldsymbol{P} = \frac{1}{|V|} \sum_{i \in V} \boldsymbol{p}_i$$

Da wir nun die Polarisationsladungen durch die Dipoldichte ausdrücken können, wird die erste MAXWELL-Gleichung zu

$$\epsilon_0 \operatorname{div} \mathbf{E} = \rho_0 + \rho_p = \rho_0 - \operatorname{div} \mathbf{P}$$
.

Nach umstellen erhalten wir die erste makroskopische MAXWELL-Gleichung

$$\operatorname{div} (\boldsymbol{\epsilon}_0 \boldsymbol{E} + \boldsymbol{P}) = \rho_0$$
$$\operatorname{div} \boldsymbol{D} = \rho_0,$$

wobei $\mathbf{D} = \epsilon_0 \mathbf{E} + \mathbf{P}$ das elektrische Verschiebefeld ist, das allein von den freien Ladungen ρ_0 abhängt.

10.2 Magnetisierung

Im makroskopischen Fall setzt sich auch die Stromdichte aus mehreren Quellen zusammen.

$$\boldsymbol{j} = \underbrace{\boldsymbol{j}_k + \boldsymbol{j}_l}_{\boldsymbol{j}_0} + \boldsymbol{j}_P + \boldsymbol{j}_M$$

Dabei ist j_k der Konvektionsstrom bewegter Teilchen, j_l der Leitungsstrom, j_P der Polarisationsstrom und j_M ein Strom ohne Ladungstrennung. Die Kontinuitätsgleichung lautet

$$\dot{\rho} + \operatorname{div} \mathbf{j} = \dot{\rho}_0 + \dot{\rho}_P + \operatorname{div} \mathbf{j}_0 + \operatorname{div} \mathbf{j}_P + \operatorname{div} \mathbf{j}_M = 0.$$

Da j_0 und j_P jeweils separat eine Kontinuitätsgleichung erfüllen, muss div j_P = 0 sein. Ein Magnetisierungsstrom hat also keine Ladungsträger. Da er divergenzfrei ist, können wir mit Einführung der Magnetisierung M

$$i_M = \text{rot } M$$

schreiben.

Das resultierende Vektorpotential ist dann

$$\begin{split} \boldsymbol{A}_{M}(\boldsymbol{r}) &= \frac{\mu_{0}}{4\pi} \int \mathrm{d}V' \; \frac{\boldsymbol{j}_{M}(\boldsymbol{r}')}{|\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r}'|} = \frac{\mu_{0}}{4\pi} \int \frac{\mathrm{d}V'}{|\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r}'|} \nabla_{\boldsymbol{r}'} \times \boldsymbol{M}(\boldsymbol{r}') = \\ &= -\frac{\mu_{0}}{4\pi} \int \mathrm{d}V' \; \boldsymbol{M}(\boldsymbol{a}') \times \nabla_{\boldsymbol{r}'} \frac{1}{|\boldsymbol{r} - \boldsymbol{r}'|} \end{split}$$

Vergleichen wir das nun wieder mit dem magnetischen Dipolpotential

$$A(\mathbf{r}) = -\frac{\mu_0}{4\pi} \mathbf{m} \times \nabla \frac{1}{\mathbf{r}},$$

so können wir analog zum elektrischen Fall, die Magnetisierung als magnetische Dipoldichte

$$\boldsymbol{M} = \frac{\mathrm{d}\boldsymbol{m}}{\mathrm{d}V}$$

auffassen. Daraus ergibt sich nun mit

$$\frac{1}{\mu_0} \operatorname{rot} \mathbf{B} = \mathbf{j} + \epsilon_0 \dot{\mathbf{E}} = \mathbf{j}_0 + \dot{\mathbf{P}} + \operatorname{rot} \mathbf{M} + \epsilon_0 \dot{\mathbf{E}}$$

das Ampéresche Gesetz für Substanzen

$$\operatorname{rot}\left(\frac{\boldsymbol{B}}{\mu_0} - \boldsymbol{M}\right) = \boldsymbol{j}_0 + \frac{\partial}{\partial t}\left(\epsilon_0 \boldsymbol{E} + \boldsymbol{P}\right)$$
$$\operatorname{rot} \boldsymbol{H} = \boldsymbol{j}_0 + \dot{\boldsymbol{D}}.$$

Zusammengefasst erhalten wir so die makroskopischen MAXWELL-Gleichungen

$$\operatorname{div} \mathbf{B} = 0 \qquad \operatorname{div} \mathbf{D} = \rho_0$$

$$\operatorname{rot} \mathbf{E} + \dot{\mathbf{B}} = 0 \qquad \operatorname{rot} \mathbf{H} - \dot{\mathbf{D}} = 0$$

mit den Materialeigenschaften

$$D = \epsilon_0 E + P \qquad H = \frac{B}{\mu_0} - M.$$

10.3 Materialgesetze

Sowohl Polarisation P, Magnetisierung M als auch der Leitungsstrom j_l werden durch die Felder E und B hervorgerufen und sind im allgemeinen materialabhängig, insbesondere auch von Druck und Temperatur. Häufig erhält man jedoch einfache Gesetze, die abgebrochenen Taylor-Entwicklungen entsprechen, also für Felder gültig sind, die schwach gegen die interatomaren Kräfte sind.

Dazu wollen wir ein paar einfache Beispiele betrachten.

a. Ohmsches Gesetz

$$I = \mathbf{A}_F \cdot \mathbf{j} = A_F \sigma E = A_F \sigma \frac{U}{l} = \frac{U}{R}$$

b. Verschiebefeld

$$\mathbf{D} = \epsilon_0 \mathbf{E} + \mathbf{P} = (1 + \chi_l) \epsilon_0 \mathbf{E} = \epsilon_0 \epsilon_r \mathbf{E}$$

85

b. Magnetische Dipoldichte

$$H = \frac{1}{\mu_0} B - M = (1 - \chi_m) \frac{1}{\mu_0} B = \frac{1}{\mu_0 \mu_r} B$$

So werden die MAXWELL-Gleichungen mit linearen Materialgesetzen zu

$$\operatorname{div} \boldsymbol{B} = 0 \qquad \operatorname{div} (\boldsymbol{\epsilon}_0 \boldsymbol{\epsilon}_r \boldsymbol{E}) = \rho_0$$
$$\operatorname{rot} \boldsymbol{E} + \dot{\boldsymbol{B}} = 0 \qquad \operatorname{rot} \frac{\boldsymbol{B}}{\mu_0} - \boldsymbol{\epsilon}_0 \boldsymbol{\epsilon}_r \dot{\boldsymbol{E}} = \boldsymbol{j}_0.$$

Natürlich können $\mu = \mu_0 \mu_r$ und $\epsilon = \epsilon_0 \epsilon_r$ auch richtungsabhängig sein und müssen dann durch Tensoren $\hat{\mu}$ und $\hat{\epsilon}$ ausgedrückt werden.

Untersuchen wir nun, wie sich uns bereits aus dem Vakuum bekannte Größen in Substanzen verhalten.

a. Phasengeschwindigkeit

$$u_P = \frac{\omega}{k} = \frac{1}{\sqrt{\mu \epsilon}} = \frac{c}{\sqrt{\mu_r \epsilon_r}} =: \frac{c}{n}$$
 mit $n = \sqrt{\mu_r \epsilon_r}$

b. Energiedichte

$$w = \frac{\epsilon}{2}E^2 + \frac{1}{2\mu}B^2 = \frac{1}{2}\left(\mathbf{D}\cdot\mathbf{E} + \mathbf{B}\cdot\mathbf{H}\right)$$

c. Energiestromdichte

$$S_P = \frac{1}{\mu} \mathbf{E} \times \mathbf{B} = \mathbf{E} \times \mathbf{H}$$

d. Impulsdichte

$$\mathbf{g} = \epsilon \mathbf{E} \times \mathbf{B} = \mathbf{D} \times \mathbf{B} = \frac{u_P^2}{c^2} \mathbf{S}_P$$

Es ist zu beachten, dass die Ausdrücke, die auf die Hilfsfelder zurückgreifen nur für lineare Medien Richtigkeit haben.

1

10.4 Verhalten an Grenzflächen

Wir wollen nun das Verhalten der Felder an Grenzflächen zwischen zwei Medien untersuchen. Dazu definieren wir uns ein unendlich flaches Integrationsvolumen, das den Übergang zwischen den beiden Substanzen einschließt.

Aus der Quellenfreiheit des *B*-Feldes folgt

$$\iint \mathrm{d}\boldsymbol{A}_F \cdot \boldsymbol{B} = 0$$

Wir halten die Fläche A_F konstant und da die Quellenfreiheit für alle Volumina gilt, muss

 $d \rightarrow 0$

2

 A_F/L

$$nA_F(B_2 - B_1) = A_F(B_{2n} - B_{1n}) = 0$$

sein. Daraus können wir ablesen, dass die Normalkomponente von \boldsymbol{B} beim Grenzübergang zwischen zwei Medien stetig sein muss.

Die elektrische Polarisation D enthält als Quellen die freien Ladungen Q_0 . Analog zu oben erhalten wir durch dieselben Überlegungen jedoch

$$D_{2n} - D_{1n} = \frac{Q_0}{A_F} = \sigma_0.$$

D ist also nur stetig an Grenzflächen, wenn es keine Oberflächenladungen gibt.

Ähnlich zum obigen Integrationsvolumen verwenden wir nun eine Fläche mit fast verschwindender Breite $d \to 0$, und der Höhe L, die parallel zu \boldsymbol{n} aus der Fläche zeigt - man stelle sich Abbildung 10.1 mit L statt A_F vor.

Wir nehmen an, dass sich das Magnetfeld über die Zeit nicht ändert ($\dot{\mathbf{B}}=0$), so erhalten wir aus rot $\mathbf{E}=0$

$$\oint \mathrm{d}\boldsymbol{r} \cdot \boldsymbol{E} = 0$$

und damit

$$tL(E_2 - E_1) = L(E_{2t} - E_{1t}) = 0.$$

Die Tangentialkomponente von E ist also genau dann stetig, wenn B zeitunabhängig ist.

Nun gehen wir davon aus, dass sich die Dipoldichte zeitlich nicht ändert ($\dot{\boldsymbol{D}} = 0$) und erhalten so analog aus rot $\boldsymbol{H} = \boldsymbol{j}_0$

$$L(H_{2t} - H_{1t}) = I_{0,\parallel},$$

wobei $I_{0,\parallel}$ der Anteil des Stroms entlang der Grenzfläche ist. \boldsymbol{H} ist also stetig, wenn an der Oberfläche keine Ströme fließen und \boldsymbol{D} zeitunabhängig ist. Für \boldsymbol{B} ergibt sich unter Berücksichtigung der Magnetisierungsströme

$$\frac{L}{\mu_0}(B_{2t} - B_{1t}) = I_{0,\parallel} + I_{M,\parallel}.$$

Für stromfreie Grenzflächen gilt also

$$\Delta B_t = \mu_0 \frac{I_{M,\parallel}}{L}.$$

Dieselben Ergebnisse für E_t hätte man auch aus der Überlegung heraus erzielt, dass im Falle statischer Felder ($\dot{\mathbf{D}} = 0$, $\dot{\mathbf{B}} = 0$) das Potential stetig sein muss. Es muss nämlich gelten

$$\begin{aligned} \varphi_{1}(\mathbf{r})\big|_{Grenzfl.} &= \varphi_{2}(\mathbf{r})\big|_{Grenzfl.} \\ \varphi_{1}(\mathbf{r} + \mathbf{d}\mathbf{r}) &= \varphi_{2}(\mathbf{r} + \mathbf{d}\mathbf{r}) \\ \Rightarrow \frac{\partial \varphi_{1}}{\partial \mathbf{t}} &= \frac{\partial \varphi_{2}}{\partial \mathbf{t}} \\ E_{1t} &= E_{2t} \end{aligned}$$

terschiedlich groß sein.

Die Tangentialkomponente von E muss stetig sein, da sich B nicht ändert. Die Polarisation muss jedoch für $\epsilon_1 \neq \epsilon_2$ in beiden Bereichen un-

a. Plattenkondensator mit Dielektrikum

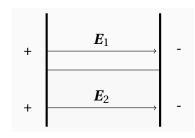


Abbildung 10.2: Kondensator unten gefüllt

Da D_n aufgrund der fehlenden Oberflächenladungen stetig ist, müssen die E-Felder unterschiedlich groß sein.

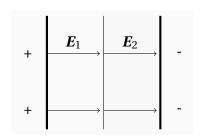
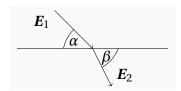


Abbildung 10.3: Kondensator rechts gefüllt

b. Grenzfläche schräg zu den Feldlinien



Aus der Stetigkeit der Tangetialkomponente von E und der Normalkomponente von **D** folgt

$$E_{1t} = E_{2t}$$
 \Rightarrow $E_1 \sin \alpha = E_2 \sin \beta$
 $D_{1n} = D_{2n}$ \Rightarrow $\epsilon_1 E_1 \cos \alpha = \epsilon_2 E_2 \cos \beta$.

Feldlinien

Abbildung 10.4: schräge Diese beiden Gleichungen können wir dividieren und erhalten

$$\frac{\tan\alpha}{\tan\beta} = \frac{\epsilon_1}{\epsilon_2}.$$

Dielektrische Kugel im homogenen Feld 10.5

Eine dielektrische Kugel mit Radius a möge sich in einem homogenen elektrischen Feld E_0 befinden. Wir legen den Koordinatenursprung in die Kugelmitte.

$$\operatorname{rot} \mathbf{E} = 0$$
 \Rightarrow $\mathbf{E} = -\operatorname{grad} \varphi$
 $\operatorname{div} \mathbf{D} = 0$ \Rightarrow $-\operatorname{div} (\epsilon \operatorname{grad} \varphi) = 0$

Wenn das Potential an der Grenzfläche r = a stetig ist, dann ist es auch E_t . Ebenso ist $\epsilon \frac{\partial \varphi}{\partial r}$ stetig, wenn D_n stetig ist. Wir wählen deshalb ähnlich wie in Kapitel 4.8. den Ansatz

$$\varphi(\mathbf{r}) = -\mathbf{E}_0 \cdot \mathbf{r} \cdot g(r, a, \epsilon_i, \epsilon_a).$$

Durch Separations erhalten wir

$$\frac{4}{r}\frac{\mathrm{d}g}{\mathrm{d}r} + \frac{\mathrm{d}^2g}{\mathrm{d}r^2} = 0$$

und schließlich

$$g(r) = \begin{cases} \alpha + \beta \frac{a^3}{r^3} & \text{für } r < a \\ \gamma + \delta \frac{a^3}{r^3} & \text{für } r > a \end{cases}.$$

Aus den Randbedingungen, dass g(r=0) regulär, $g(r \rightarrow a) = 1$ und φ stetig sein, muss folgt jeweils $\beta = 1$, $\gamma = 1$ und $\alpha = 1 + \delta$. Da

$$\left. \frac{\partial \varphi}{\partial r} \right|_{Kugeloberfl.} = -\frac{\partial}{\partial r} \left(\mathbf{E}_0 \cdot \mathbf{n} \cdot r \cdot \mathbf{g}(r) \right)$$

muss \mathcal{D}_n stetig sein. Das heißt also

$$\epsilon_i \alpha = \epsilon_i (1 + \delta) \stackrel{!}{=} \epsilon_a (1 - 2\delta).$$

Das können wir eindeutig nach α und δ auflösen und erhalten

$$\delta = \frac{\epsilon_a - \epsilon_i}{\epsilon_i + 2\epsilon_a}, \qquad \alpha = \frac{3\epsilon_a}{\epsilon_i + 2\epsilon_a}.$$

womit wir das Potential bestimmt hätten.

$$\varphi(r) = \begin{cases} -E_0 \cdot r (1 + \delta) & \text{für } r < a \\ -E_0 \cdot r (1 + \delta \frac{a^3}{r^3}) & \text{für } r > a \end{cases}$$

Das Feld im inneren der Kugel ist

$$\mathbf{E}_i = \mathbf{E}_0(1+\delta) = \mathbf{E}_0 + \Delta \mathbf{E}_i,$$

wobei

$$\Delta E_i = \frac{\epsilon_a - \epsilon_i}{\epsilon_i + 2\epsilon_a} E_0$$

ein entelektrisierendes Feld ist. Analog gilt

$$\mathbf{D}_i = \epsilon_i \mathbf{E}_i = 3 \frac{\epsilon_i}{\epsilon_i + 2\epsilon_a} \mathbf{D}_0.$$

Der Außenraum der Kugel sieht natürlich bis auf das homogene äußere Feld aus, wie das Feld eines Dipols mit Moment

$$\mathbf{p} = -4\pi\epsilon_0 \mathbf{E}_0 \delta a^3$$

aus.

Es gibt einige Spezialfälle zu betrachten. Im Fall, dass ϵ_i unendlich groß wird, verschwindet das Feld im Inneren der Kugel. Es wird $\delta=-1$ und das Potential im Außenraum zu

$$\varphi_a(r) = \mathbf{E}_0 \cdot \mathbf{r} \left(1 - \frac{a^3}{r^3} \right).$$

Das sieht genauso aus, wie das Potential einer leitenden Kugel. Ein Leiter ist also nicht anderes als ein Dielektrikum mit $\epsilon \to \infty$.

Sollte $\epsilon_a = \epsilon_0$ sein (wie im Vakuum), so wird das Entelektrisierungsfeld

$$\Delta \mathbf{E}_i = -\frac{\epsilon_i - \epsilon_0}{\epsilon_i + 2\epsilon_0} \mathbf{E}_0$$

und die Polarisation

$$\mathbf{P}_{i} = \mathbf{D}_{i} - \epsilon_{0} \mathbf{E}_{i} = -3\epsilon_{0} \Delta \mathbf{E}_{i}$$

$$\Rightarrow \Delta \mathbf{E}_{i} = -\frac{1}{3\epsilon_{0}} \mathbf{P}_{i}.$$

Den Faktor $\frac{1}{3}$ bezeichnet man als Entelektrisierungsfaktor. Dieser ist immer von der Geometrie abhängig.

10.6 Atomare Polarisierbarkeit und Suszeptibilität

Wir haben bereits gesehen, dass das elektrische Feld lokal Dipolmoment induzieren kann.

$$p(E_{lokal}) = \alpha \epsilon_0 E_{lokal}$$

Man nennt α die atomare Polarisierbarkeit. Es ist ganz wichtig zu beachten, dass dieses lokale Feld nicht dem makroskopischen (gemittelten) Feld entspricht, da es nicht das Feld des Dipols selbst enthält!

$$\boldsymbol{E}_{lokal} = \boldsymbol{E}_{gemittelt} + \frac{1}{3\epsilon_0} \boldsymbol{P}$$

Sei n die Anzahl der Dipole pro Volumen, dann können wir \boldsymbol{P} schreiben als

$$P = np = \underbrace{n \cdot \alpha}_{=:\kappa} \epsilon_0 \left(E + \frac{1}{3\epsilon_0} P \right) = \frac{\kappa}{1 - \frac{\kappa}{3}} \epsilon_0 E.$$

Vergleichen wir das nun mit $P = \chi_{el} \epsilon_0 E$, sehen wir sofort

$$\chi_{el} = \frac{\kappa}{1 - \frac{\kappa}{3}}$$
 \Rightarrow
 $\epsilon_r = 1 + \chi_{el} = \frac{2\kappa + 3}{3 - \kappa}.$

Das lässt sich in die CLAUSIUS-MOSOTTI-Formel umstellen

$$\frac{\epsilon_r - 1}{\epsilon_r + 2} = \frac{\kappa}{3},$$

die Gültigkeit für alle homogenen, isotropen Medien hat.

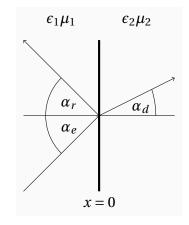
10.7 Reflexion und Brechung von Wellen an Grenzflächen

Um die Phänomene der Brechung und Reflexion zu untersuchen betrachten wir die folgenden Strahlen/Wellen:

Einfallend:
$$E^e e^{i(k_e r - \omega_e t)}$$
 $\omega_e = \frac{c}{n_1} k_e$

Reflektiert:
$$E^r e^{i(k_r r - \omega_r t)}$$
 $\omega_r = \frac{c}{n_1} k_r$

Durchgehend:
$$E^d e^{i(k_d r - \omega_d t)}$$
 $\omega_d = \frac{c}{n_2} k_d$



Natürlich muss E_t bei x = 0 stetig sein.

$$E_t^e e^{i(\boldsymbol{k}_e \boldsymbol{r} - \omega_e t)} + E_t^r e^{i(\boldsymbol{k}_r \boldsymbol{r} - \omega_r t)} = E_t^d e^{i(\boldsymbol{k}_d \boldsymbol{r} - \omega_d t)}$$

Abbildung 10.5: Reflexion und Brechung

Wir sehen, so dass die ω_i im ganzen Raum identisch sein müssen. Genauso verhält es sich jeweils mit k_{iy} und k_{iz} . Das gilt für beliebige Grenzflächenbedingungen! Aufgrund der Geometrie sehen wir nun

 $k_{ey} = k_e \sin \alpha_e \stackrel{!}{=} k_{ry} = k_r \sin \alpha_r \stackrel{!}{=} k_{dy} = k_d \sin \alpha_d.$

Mit $\omega_e = \omega_r = \omega_d$ und $\omega = \frac{c}{n}k$ folgt

$$k_e = k_r \qquad \frac{k_e}{n_1} = \frac{k_d}{n_2}.$$

So erhalten wir das Reflexions- und Brechungsgesetz

$$\sin \alpha_e = \sin \alpha_r$$

$$\frac{\sin \alpha_e}{\sin \alpha_d} = \frac{n_2}{n_1} = \frac{c_1}{c_2}.$$

Im folgenden schreiben wir k_1 für $k_e = k_r$, k_2 für k_d , sowie α für $\alpha_e = \alpha_r$ und β für α_d .

Werfen wir nun eine Blick auf das Verhalten der Amplituden an der Grenzfläche. Da E_t und H_t stetig sei müssen (keine Ströme!), also

$$E_{t}^{e} + E_{t}^{r} = E_{t}^{d}$$

$$\frac{B_{t}^{e}}{\mu_{1}} + \frac{B_{t}^{r}}{\mu_{1}} = \frac{B_{t}^{d}}{\mu_{2}}$$

gelten muss und wir $\mathbf{B} = \frac{\mathbf{k} \times \mathbf{E}}{\omega}$ setzen können, ergibt sich

$$\frac{(\boldsymbol{k}_e \times \boldsymbol{E}^e)_t}{\mu_1} + \frac{(\boldsymbol{k}_r \times \boldsymbol{E}^r)_t}{\mu_1} = \frac{(\boldsymbol{k}_d \times \boldsymbol{E}^d)_t}{\mu_2}.$$

a. senkrechter Einfall

Der tritt mit $\alpha = 0$ auf und so können wir, statt der Tangentialkomponenten auch einfach

$$\mathbf{E}^e + \mathbf{E}^r = \mathbf{E}^d$$

schreiben. Es folgt außerdem

$$\frac{k_1}{\mu_1} \left[\boldsymbol{e}_{x} \times \left(\boldsymbol{E}^{e} - \boldsymbol{E}^{r} \right) \right]_{t} = \frac{k_2}{\mu_2} \left[\boldsymbol{e}_{x} \times \boldsymbol{E}^{d} \right]_{t},$$

was sogar auch ohne das Ziehen der Tangentialkomponente ($]_t$) erfüllt wäre, da die Wellen transversal sind.

$$\frac{k_1}{\mu_1} \left(\mathbf{E}^e - \mathbf{E}^r \right) = \frac{k_2}{\mu_2} \mathbf{E}^d$$

Wir nehmen nun $\mathbf{E}^r = a^r \mathbf{E}^e$ und $\mathbf{E}^d = a^d \mathbf{E}^e$ an. Es wird sich später herausstellen, dass dadurch kein Widerspruch in der Gleichung entsteht. Setzen wir sie ein, erhalten wir

$$1 + a^{r} = a^{d}$$

$$1 - a^{r} = \frac{\mu_{1} k_{2}}{\mu_{2} k_{1}} a^{d} =: v a^{d}$$

mit

$$v := \frac{k_2 \mu_1}{k_1 \mu_2} = \frac{n_2 \mu_1}{k_1 \mu_2} = \sqrt{\frac{\mu_1 \epsilon 1}{\mu_2 \epsilon_2}}.$$

Wir erhalten damit die Fresnelschen Formeln für senkrechten Einfall

$$a^d = \frac{2}{1+\nu} \qquad \qquad a^r = \frac{1-\nu}{1+\nu}.$$

Achtung: Bei Reflexion am dichten Medium kann in a^r ein Phasensprung entstehen.

b. Schräger Einfall

Die eben gesehenen Fresnel-Gleichungen lassen sich für beliebige Winkel verallgemeinern (hier Rechnung). Man unterscheidet dabei, ob \boldsymbol{E} senkrecht oder parallel zur Einfallsebene, die von einfallendem, reflektierten und durchgelassenem Strahl aufgespannt wird, steht.

$$a_{\perp}^{d} = \frac{2}{1 + \nu \xi}$$

$$a_{\parallel}^{r} = \frac{1 - \nu \xi}{1 + \nu \xi}$$

$$a_{\parallel}^{r} = -\frac{\xi - \nu}{\xi + \nu}$$

Dabei ist

$$\xi = \frac{\cos \beta}{\cos \alpha}.$$

c. Energiebilanz für senkrechten Einfall

Man erwartet natürlich

$$S^e = S^d + S^r.$$

Es gilt auf jeden Fall

$$|S_P| = \frac{|E \times B|}{t'\mu} = \frac{kE^2}{\omega\mu} = \frac{n}{c}\frac{E^2}{\mu}.$$

Daraus gewinnt man

$$\begin{split} cS_{P}^{e} &= \frac{n_{1}}{\mu_{1}} \left(E^{e} \right)^{2} \\ cS_{P}^{r} &= \frac{n_{1}}{\mu_{1}} \left(a^{r} E^{e} \right)^{2} = \left(a^{t} \right)^{2} cS_{P}^{e} \\ cS_{P}^{d} &= \frac{n_{2}}{\mu_{2}} \left(a^{d} E^{e} \right)^{2} = \frac{n_{1}}{\mu_{1}} v \left(a^{d} E^{e} \right)^{2} = v \left(a^{d} \right)^{2} cS_{P}^{e} = \left(1 - \left(a^{r} \right)^{2} \right) cS_{P}^{e}. \end{split}$$

Zusammengefasst ist das

$$S_P^d = S_P^e - S_P^r = TS_P^e$$

Man führt dann zum sogenannten Transmissionskoeffizienten T noch den Reflexionskoeffizienten $R = (a^r)^2$ ein. Es gilt offensichtlich

$$R + T = 1$$
.

10.8 Totalflexion

Beim Übergang vom optisch dichteren ins optisch dünnere Medium $(n_2 < n_1)$ kann es zum Phänomen der Totalflexion kommen, bei dem ein eintreffender Strahl so stark vom Lot weggebrochen wird, dass er in der Grenzfläche liegt. Diesen Grenzwinkel liefert das Brechungsgesetz:

$$\sin \alpha_G = \frac{n_2}{n_1}$$

Für alle $\alpha > \alpha_G$ wird $\sin \beta > 1$ und es gibt keine gebrochene Welle mehr. Die korrekte physikalische Interpretation ist

$$\sin \beta = \frac{k_{2y}}{k_2} > 1.$$

Mit $k^2 = k_{2x}^2 + k_{2y}^2$ folgt, dass k_{2x} rein imaginär werden muss (wir schreiben $k_{2x} = i\kappa$). Das Feld im zweiten Medium hinter der Grenzfläche ist damit

$$\mathbf{E} = \mathbf{E}^d e^{i(k_{2y}y - \omega t)} e^{-\kappa t}$$

Die Welle parallel zur Oberfläche klingt also in x-Richtung exponentiell schnell ab. Es findet keine Dissipation statt, stattdessen wird die gesamte Energie reflektiert.

Das lässt sich auch anhand der Fresnelschen Formeln nachvollziehen. ξ wird nämlich in dem Fall auch rein imaginär.

$$\xi = \frac{\sqrt{1 - \sin^2 \beta}}{\cos \alpha} =: i\xi'$$

So werden die Formeln zu

$$\begin{aligned} a_{\perp}^{r} &= \frac{1 - i \nu \zeta'}{1 + i \nu \zeta'} & \Rightarrow & |a_{\perp}^{r}| = 1 \\ a_{\parallel}^{r} &= -\frac{i \zeta' - \nu}{i \zeta' + \nu} & \Rightarrow & |a_{\parallel}^{r}| = 1 \end{aligned}$$

Es wird also alles reflektiert, jedoch mit Phasenverschiebung. Aber Vorsicht: Obwohl es in x-Richtung keine propagierende Welle gibt, können a^d_{\perp} und a^d_{\parallel} verschieden von Null sein. Ist das Medium n_2 sehr dünn, kann

es durchaus zur Transmission kommen.

Kapitel 11

Quasistationäre Ströme

11.1 Quasistationäre Näherung

Ausgangspunkt der folgenden Betrachtungen sollen wieder die MAXWELL-Gleichungen sein:

$$\operatorname{div} \boldsymbol{B} = 0$$

$$\operatorname{rot} \boldsymbol{E} + \dot{\boldsymbol{B}} = 0$$

$$\frac{1}{\mu_0} \operatorname{rot} \boldsymbol{B} - \epsilon_0 \dot{\boldsymbol{E}} = \boldsymbol{j}$$

Die Idee der Quasistationärität ist, dass die Zeitabhängigkeit langsam ist, wodurch man $\epsilon_0 \dot{E} \ll j$ nähern kann. damit kommt es zur **effektiven Entkopplung** von E und E in der felderzeugenden Quelle.

Mit der quasistationären Näherung gilt also:

rot
$$\mathbf{B} = \mu_0 \mathbf{j} \quad \Rightarrow \quad -\Delta \mathbf{A} = \mu_0 \mathbf{j}$$
 mit div $\mathbf{A} = 0$, (COUMLOMB-Eichung)

Exakt wäre:

$$\Box \mathbf{A} = \left(\frac{1}{c^2}\partial_t^2 - \Delta\right) \mathbf{A} = \mu_0 \mathbf{j}$$

Anschaulich entspricht also die Vernachlässigung von \dot{E} einer Vernachlässigung der Retardierdung: $\square \approx -\Delta$.

Damit man die quasistationäre Näherung anwenden darf, muss folgenden Bedingung erfüllt sein:

$$\begin{split} \partial_t &\sim -i\omega \sim -i\frac{2\pi}{\tau} \\ \partial_r &\sim \sigma \left(\frac{1}{l}\right) \qquad 1 \dots \text{charakteristische Länge für Änderung des Feldes} \\ &\Rightarrow \quad \frac{1}{c^2} \partial_t^2 \ll \Delta \quad \text{entspricht} \quad \frac{\omega^2}{c^2} \ll \frac{1}{l^2} \\ &\Rightarrow \quad \left(\frac{2\pi\ l}{c\tau}\right)^2 \ll 1 \quad \text{bzw.} \quad \left(\frac{2\pi\ l}{\lambda}\right)^2 \ll 1 \end{split}$$

11.2 Leiterschleifen

Wir betrachten nun mehrere Leiterschleifen S_i durch die die Ströme I_k fließen. Nach dem Induktionsgesetz gilt:

$$(U_{\text{ind}})_i = -\dot{\Phi}_i \quad \text{mit} \quad \Phi_i(t) = \int_{\mathcal{S}_i} d\mathbf{A}_F \cdot \mathbf{B}(t) = \sum_k L_{ik} I_k(t)$$

Wir nehmen nun an, dass die Leiterschleife S_i über einen Widerstand R_i und über eine Kapazität C_i verfügt und an eine Spannungsquelle U_i angeschlossen ist. Dann folgt mit den KIRCHHOFF-Gesetzen:

$$-U_i + R_i I_i + \frac{Q_i}{C_i} = U_{\text{ind}} = -\frac{d}{dt} \sum_k L_{ik} I_k$$

$$\Rightarrow \dot{U}_i = R_i \dot{I}_i + \frac{I_i}{C_i} + \sum_k L_{ik} \ddot{I}_k$$

Durch die Quasistationarität kommt es, wie man aus obiger Gleichung entnehmen kann, nur zu einer induktiven, aber keiner kapazitiven Kopplung. Speziell für eine Schleife gilt: $\dot{U} = L\ddot{I} + R\dot{I} + \frac{1}{C}I$. Dabei kann man mehrere Fälle unterscheiden:

i U = 0 Eigenschwingung: Wir wählen für die verbleibende DGL den Ansatz:

$$I = I_0 e^{i\omega_0 t} \quad \Rightarrow \quad -\omega_0^2 L + i\omega_0 R + \frac{1}{C} = 0$$

Für R=0 gilt für $\omega_0=\sqrt{\frac{1}{LC}}$, ansonsten tritt eine Dämpfung der Schwingung auf.

97

ii $U = U_0 e^{i\omega t}$ erzwungene Schwingung: Wir wählen erneut den Ansatz $I = I_0 e^{i\omega t}$

$$i\omega U_0 = \left(-\omega^2 L + i\omega R + \frac{1}{C}\right) \cdot I_0$$

$$U_0 = \underbrace{\left[R + \left(i\omega L - \frac{i}{\omega C}\right)\right]}_{=:Z \text{ komplexer Scheinwiderstand}} \cdot I_0$$

$$\Rightarrow U_0 = Z \cdot I_0 \quad \Rightarrow \quad U = Z \, I = Z \, I_0 \cos(\omega \, t \, + \phi)$$

Für die Energiebilanz einer solchen Schleife gilt:

$$U = L \dot{I} + R I + \frac{Q}{C}$$

$$\Rightarrow \underbrace{UI}_{\text{Leistung}} = \frac{d}{dt} \left(\underbrace{\frac{1}{2}LI^2}_{W_{\text{mag}}} + \underbrace{\frac{1}{2}\frac{Q^2}{C}}_{W_{\text{el}}} \right) + \underbrace{RI^2}_{\text{Joule'sche Wärme (Dissipation)}}$$

Die Mittelung dieser Energie über eine Periode liefert uns mit $\langle N \rangle = \langle N_{\text{JOULE}} \rangle$:

$$\langle I^2\rangle \,=\, I_0^2\,\langle \cos^2\omega \,t\rangle \,=\, \frac{1}{2}I_0^2 \quad \Rightarrow \quad I_{\rm eff}:=\frac{1}{\sqrt{2}}I_0; \ U_{\rm eff}:=\frac{1}{\sqrt{2}}U_0$$

$$\langle N \rangle = U_0 \, I_0 \, \left\langle \cos(\omega t) \, \cos(\omega t + \phi) \right\rangle = \frac{1}{2} U_0 \, I_0 \, \left\langle \left(\cos(2\omega t + \phi) + \cos(\phi) \right) \right\rangle = U_{\rm eff} \, I_{\rm eff} \, \cos(\phi)$$

11.3 Drahtwellen

[Büldschn] Wir betrachten zwei parallele Leiter der Dicke d, durch die in entgegengesetzte Richtung der Strom I fließt. Um einfacher über das Problem reden zu können, definieren wir uns zunächst die Größen der Leiter pro Längeneinheit:

Induktivität
$$l := \frac{\Delta L}{\Delta x}$$
 Kapazität
$$\zeta := \frac{\Delta C}{\Delta x}$$
 Widerstand
$$r := \frac{\Delta R}{\Delta x}$$
 Ladung
$$q := \frac{\Delta Q}{\Delta x}$$
 Leitwert

Das Induktionsgesetz liefert uns für den Doppelleiter:

$$\oint d\mathbf{r} \cdot \mathbf{E} = -\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} (\Delta \Phi(x, t)) = -\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} (l \cdot \Delta x \cdot I(x, t))$$

Für die Spannungsbilanz einer Masche gilt:

$$\underbrace{U(x + \Delta x) - U(x)}_{\frac{\partial U}{\partial x} \Delta x} + \Delta x \cdot r \cdot I = -\Delta x \, l \, \dot{I}$$

$$\Rightarrow \frac{\partial U}{\partial x} + r \, I + l \, \dot{I} = 0$$

Die Ladungsbilanz für einen Leiter erhalten wir ähnlich aus dem Kontinuitätsgesetz:

$$\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}(\Delta Q) + \oiint \mathrm{d}A_F \cdot \boldsymbol{j} = 0$$

$$\Delta x \dot{q} + I(x + \Delta x) - I(x) + \underbrace{\Delta x \, g \, U(x)}_{\text{Verluste}} = 0$$

$$\stackrel{Q=CU}{\Rightarrow} \zeta \, \dot{U} + \frac{\partial I}{\partial x} + g \, U = 0$$

Leiten wir die Spannungsbilanz nun noch einmal nach der Zeit und die Ladungsbilanz nach dem Ort x ab, so erhalten wir folgende zwei Gleichungen, welche beide $\frac{\partial^2 U}{\partial t \partial t}$ enthalten:

$$\frac{\partial^2 U}{\partial x \partial t} + r \dot{I} + l \ddot{I} = 0$$

$$\zeta \frac{\partial^2 U}{\partial x \partial t} + \frac{\partial^2 I}{\partial x^2} + g \frac{\partial U}{\partial x} = 0$$

Diese beiden Gleichungen lassen sich nun zu sogenannten **Telegraphengleichung** zusammensetzen:

$$\frac{\partial^2 I}{\partial x^2} - \zeta I \frac{\partial^2 I}{\partial t^2} - \underbrace{\left(\zeta r + gI\right)}_{\text{Verlust}} \frac{\partial I}{\partial t} - \underbrace{gr}_{\text{Verlust}} I = 0$$

Diese Gleichung wollen wir nun für folgende zwei Fälle genauer untersuchen:

i Ideale Leitung: r = 0, g = 0

Für die ideale Leitung gilt:

$$\frac{\partial^2 I}{\partial x^2} - \zeta I \frac{\partial^2 I}{\partial t^2} = 0 \quad \Rightarrow \quad I(x, t) = I(x \mp \nu_0 \cdot t)$$

Dabei gilt für die Ausbreitungsgeschwindigkeit: $v_0^2 = \frac{1}{\zeta l} \ll c^2$ (quasistationäre Näherung).

Weiterhin folgt:

$$\frac{\partial U}{\partial x} = -l \frac{\partial I}{\partial t} = \pm v_0 l \frac{\partial I}{\partial x}$$

$$\Rightarrow U = \pm l \ v_0 I = \pm \sqrt{\frac{l}{\zeta}} I$$

Den Ausdruck $\sqrt{\frac{l}{\zeta}}$ bezeichnet man der Anschauung nach auch als **Wellenwiderstand** Z.

Verbindet man nun die beiden Teile des Doppelleiters über einen Widerstand R, so kommt es bei $R \neq Z$ zu einer teilweisen Reflexion der Welle.

ii Nichtideale Leitung:

Zum Lösen der Telegraphengleichung unter nichtidealen Bedingungen wählen wir den Ansatz: $I = I_0 e^{-i(kx - \omega t)}$. Setzen wir diesen nun ein, erhalten wir daraus, dass k komplex sein muss: $k = k_0 + i k_1$. Dementsprechend folgt auch für I:

$$I = I_0 e^{-k_1 x} e^{-i(k_0 x - \omega t)}$$

$$\Rightarrow k_0 = \frac{\omega}{\nu_0} \left[1 + \frac{1}{8\omega^2} \left(\frac{r}{l} - \frac{g}{\zeta} \right)^2 \right]$$

Da aus obiger Gleichung folgt, dass $v=\frac{\omega}{k_0}\neq v_0$ gilt, liegt also eine Dispersion v(k) vor, welche zwangsläufig zu einer Signalverzerrung führt. Diese Dispersion kann man "ausschalten", indem man l anpasst. Dafür muss gelten: $\frac{r}{l}=\frac{l}{\zeta}$, sodass $k_0=\frac{v_0}{\omega}$ folgt, und die Leitung wieder ideal wird. Ebenfalls aus obiger Gleichung erhält man den Dämpfungsterm:

$$k_1 = \frac{1}{2v_0} \left(\frac{r}{l} - \frac{g}{\zeta} \right)$$

11.4 Quasistationäre Ströme in Leitern

Ausgangspunkt unserer Betrachtungen sollen in diesem Kapitel wieder die MAX-WELL-Gleichungen sein, wobei wir aber noch das OHM'sche Gesetz hinzunehmen:

$$\frac{1}{\mu} \operatorname{rot} \mathbf{B} = \mathbf{j}_{L} \# / \mathbf{e} \mathbf{E}$$

$$\mathbf{f} \mathbf{E} = \mathbf{j}_{L} = \mathbf{E}$$

$$\operatorname{div} \mathbf{B} = \mathbf{0}$$

$$\operatorname{rot} \mathbf{E} + \dot{\mathbf{B}} = \mathbf{0}$$

$$\mathbf{E} + \dot{\mathbf{B}} = \mathbf{0}$$

Wenn wir nun die Annahme machen, dass die Leitungsströme j_L nahezu sämtliche Stromdichten ausmachen $(j_L \rightarrow j)$ erhalten wir:

$$\operatorname{rot} \mathbf{j} = \sigma \operatorname{rot} \mathbf{E} = -\sigma \dot{\mathbf{B}}$$

$$\Rightarrow \frac{1}{\mu} \operatorname{rot} \operatorname{rot} \mathbf{B} = -\sigma \dot{\mathbf{B}} = \frac{1}{\mu} \left(\operatorname{grad} \underbrace{\operatorname{div} \mathbf{B}}_{=0} - \triangle \mathbf{B} \right)$$

Über analoge Vorgehensweisen für E und j erhalten wir schlussendlich folgende drei Differentialgleichungen:

$$\triangle \mathbf{B} - \mu \sigma \dot{\mathbf{B}} = 0$$

$$\triangle \mathbf{E} - \mu \sigma \dot{\mathbf{E}} = 0$$

$$\triangle \mathbf{j} - \mu \sigma \dot{\mathbf{j}} = 0$$

Die erhaltenen Gleichungen sind sogenannte **Diffusionsgleichungen**, da sie aufgrund ihrer nur einfach auftretenden Zeitableitung irreversible Prozesse beschreiben. Zu ihrer Lösung wählen wir den Ansatz einer ebenen Welle für die entsprechenden Größen: $\mathbf{B}(\mathbf{r},t) = \mathbf{B}_0 e^{i(\mathbf{k}\mathbf{r}-\omega t)}$. Das Einsetzen des Ansatzes in die DGL liefert uns:

$$-\mathbf{k}^2 - i\mu\sigma\omega = 0 \quad \Rightarrow \quad k = \sqrt{-i\mu\sigma\omega} = k_0(1-i)$$
$$k_0 = \sqrt{\frac{\mu\sigma\omega}{2}} =: \frac{1}{\delta}$$

Wenn wir nun ohne Beschränkung der Allgemeinheit annehmen, dass $k \parallel e_x$ ist, erhalten wir für unser **B**-Feld:

$$\boldsymbol{B} = \boldsymbol{B}_0 e^{i(\omega t - k_0 x)} e^{-k_0 x} = \boldsymbol{B}_0 e^{i(\omega t - k_0 x)} e^{\frac{x}{\delta}}$$

Die Felder und Ströme fallen innerhalb des Leiters also exponentiell ab. Der Ausdruck $\delta \sim \frac{1}{\sqrt{\omega}}$ lässt sich also dementsprechend als **Eindringtiefe** verstehen. [nochn Bildschn]

Ein Beispiel für dieses Verhalten von Feldern und Strömen in Leitern ist die Entstehung von Wirbelströmen in von einem Magnetfeld durchsetzten Eisenkern. Dieser fungiert als Abschirmstrom und verhindert somit das tiefe Durchdringen des Kerns durch das Magnetfeld. In technischen Anwendungen wie z.B. dem Transformator wird dem entgegengewirkt, indem die Leitfähigkeit σ durch Lamellierung stark abgesenkt wird.

Ein anderes Beispiel ist der sogenannte **Skin-Effekt**, welcher dafür sorgt, dass Wechselströme an der Drahtoberfläche fließen. Der Widerstand eines Drahtes bei Skin-Effekt lässt sich folgendermaßen berechnen:

$$Z = \frac{U}{I} = \frac{E \cdot l}{I} \implies \frac{Z}{l} = \frac{E}{I}$$

E ist dabei ein von außen angelegtes elektrisches Feld. Weiterhin nehmen wir an, dass ein starker Skin-Effekt vorleigt ($\delta \ll r$). Zunächst müssen wir also den Strom I berechnen, um den Widerstand zu erhalten:

$$I = \int d\mathbf{A}_F \cdot \mathbf{j} = \sigma \, 2\pi \, r \int_0^\infty dx \, E(x) \qquad \qquad \Big| E(x) = E \cdot e^{(i-1)k_0 x}$$
$$= 2\pi \sigma \, E \, r \int_0^\infty dx \, e^{(i-1)k_0 x} = 2\pi \sigma \, E \, r \frac{1}{(i-1)k_0} \cdot (-1)$$

Somit erhalten wir für den Widerstand:

$$\frac{Z}{l} = \frac{(1-i)k_0}{2\pi\sigma r} = \frac{1-i}{2\pi r} \sqrt{\frac{\mu\omega}{2\sigma}}$$

Vergleicht man dies mit dem normalen Ohm'schen Widerstand eines Leiters, so stellt man fest, dass der Widerstand bei Skin-Effekt sehr viel größt als dieser ist:

$$\frac{R}{l} = \frac{1}{\pi r^2 \sigma} \quad \Rightarrow \quad \frac{Z}{R} = \frac{1-i}{2} \frac{r}{\delta} \gg 1$$

Kapitel 12

Dispersion

12.1 Allgemeines über Wellen in leitenden Medien

Ausgangspunkt unserer Betrachtungen in diesem Kapitel werden die linearen Materialgesetze und das Ohm'sche Gesetz sein:

$$D = \epsilon E, \qquad j_0 = \sigma E$$

Die MAXWELL-Gleichungen liefern uns zusätzlich:

$$\frac{1}{\mu_0} \operatorname{rot} \mathbf{B} = \mathbf{j}_0 + \dot{\mathbf{D}} = \sigma \mathbf{E} + \epsilon \mathbf{E}$$

$$\frac{1}{\mu_0} \operatorname{rot} \dot{\mathbf{B}} = \sigma \dot{\mathbf{E}} + \epsilon \ddot{\mathbf{E}}$$

$$(\operatorname{rot} \mathbf{E} = -\dot{\mathbf{B}}, \quad \varepsilon \operatorname{div} \mathbf{E} = \rho_0 = 0)$$

$$-\frac{1}{\mu_0} \operatorname{rot} \operatorname{rot} \mathbf{E} = -\frac{1}{\mu} \left(\operatorname{grad} \underbrace{\operatorname{div} \mathbf{E}}_{=0} + \triangle \mathbf{E} \right) = \sigma \dot{\mathbf{E}} + \epsilon \ddot{\mathbf{E}}$$

$$\Rightarrow 0 = \frac{1}{\mu_0} \triangle E + \sigma \dot{E} + \varepsilon \ddot{E}$$

Zur Lösung der erhaltenen DGL wählen wir den Ansatz der ebenen Welle für E. ($E=E_0e^{i(kr-\omega t)}$

Einsetzen liefert uns:

$$\frac{1}{\mu_0} (i\mathbf{k})^2 = -i\omega\sigma + (i\omega)^2 \epsilon$$

$$\Rightarrow \mathbf{k}^2 = \mu_0 \epsilon_0 \omega^2 \left(\epsilon_r + \frac{i\sigma}{\epsilon_0 \omega} \right) = \frac{\omega^2}{c_0^2} \underbrace{\left(\epsilon_r + \frac{i\sigma}{\epsilon_0 \omega} \right)}_{=:\tilde{\epsilon}_r}$$

Die Aufspaltung der gesamten Stromdichte j in die freien Ströme j_0 und die Polarisationsströme j_P ist dabei für alle $\omega > 0$ willkürlich, insbesondere aber für große ω .

Die Auftrennung des komplexen Wertes $\tilde{\epsilon}_r(\omega)$ in ein reelles ϵ_r und ein imaginäres $\frac{i\sigma}{\epsilon_0\omega}$ ist dabei ebenso nur im Limes $\omega\to\infty$ eindeutig, da sonst bereits $\epsilon_r(\omega)$ und $\sigma(\omega)$ an sich schon komplex sein können.

Wir definieren uns:

$$\mathbf{k}^2 = \frac{\omega^2}{c^2} \tilde{n}^2; \qquad \tilde{n}(\omega) = \sqrt{\epsilon_r(\omega)} = n \cdot (1 + i\kappa) \qquad \text{mit } n, \kappa \text{ reell}$$

In den Grenzfällen bedeutet dies:

$$\begin{array}{lll} \frac{\sigma}{\epsilon_0\omega}\gg\epsilon_r & \text{bzw.} & \omega\ll\frac{\sigma}{\epsilon} & \Rightarrow & \epsilon_r \text{ vernachlässigen} \Rightarrow \text{quasistatischer Fall} \\ \frac{\sigma}{\epsilon_0\omega}\ll\epsilon_r & \text{bzw.} & \omega\gg\frac{\sigma}{\epsilon} & \Rightarrow & \sigma \text{ vernachlässigen} \Rightarrow \text{Dielektrikum} \\ \end{array}$$

Interpretation von \tilde{n} :

Eine in den Leiter eindringende Welle besteht hauptsächlich aus zwei Komponenten: der Wellenausbreitung im Medium und dem exponentiellen Abklingen in ihm. Dies ist leicht zu sehen, da ω reell ist und $\mathbf{k} = \mathbf{k}_0 + i\mathbf{k}_1$ sich aus einem reellen und imaginären Part zusammensetzt:

$$|m{k}_0| = rac{2\pi}{\lambda}$$
 λ ... Wellenlänge $|m{k}_1| = rac{1}{\delta}$ δ ... Abklinglänge $\Rightarrow m{E} = m{E}_0 \, e^{i(m{k}_0 m{r} - \omega t)} \, e^{-m{k}_1 m{r}}$

 \mathbf{k}_0 und \mathbf{k}_1 müssen dabei nicht notwendigerweise parallel sein; sie ergeben sich stattdessen aus Randbedingungen, wie z.B. der Stetigkeit verschiedener Komponenten an Grenzflächen. Die Beträge hingegen müssen aus der Dispersionsrelation bestimmt werden.

Bemerkung:

Formal wären auch komplexe ω möglich, welche einem zeitlichen Abklingen entsprächen.

Betrachten wir nun den Grenzfall, das wir eine Welle mit einer Kreisfrequenz $\omega \to 0$ auf eine Leiteroberfläche schicken. Daraus folgt zunächst direkt:

$$\frac{\sigma}{\omega} \to \infty$$
, $\tilde{n} = \sqrt{\epsilon_r + \frac{i\sigma}{\epsilon_0 \omega}} \to \infty$, $n \to \infty$, $n\kappa \to \infty$

Das Reflexionsverhalten erhalten wir nun mithilfe der FRESNEL'schen Formeln (wobei n_1 in diesem Falle 1 sei):

$$a^{r} = \frac{1 - \frac{\mu_{1} n_{2}}{\mu_{2} n_{1}}}{1 + \frac{\mu_{1} n_{2}}{\mu_{2} n_{1}}} = \frac{1 - \tilde{n}}{1 + \tilde{n}} \to -1$$

Es kommt also zur Vollständigen Reflexion, analog zur Totalreflexion. Der Leiter ist also undurchsichtig für Wellen mir $\omega \to 0$. Für sichtbares Licht können wir leider noch keine Aussage treffen, da es dort wesentlich komplizierter ist.

12.2 Dispersion in Dielektrika