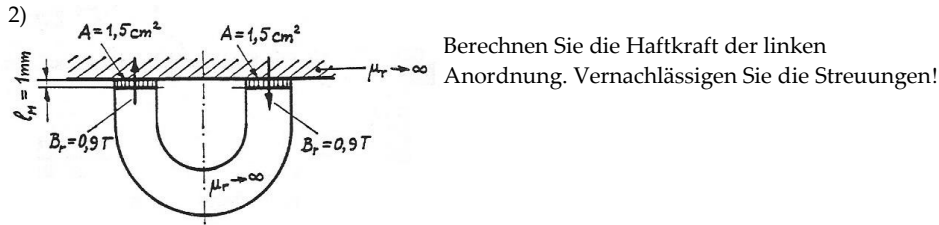


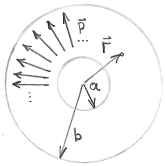
1) f und g sind zwei mal stetig differenzierbare Skalarfelder.

$$\int_{\partial A} (f \nabla g) \cdot \vec{s} \, ds = \int_{\partial A} f \partial_s g \, ds$$

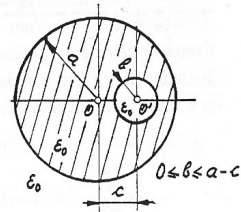
Wandeln Sie die obige Integraldarstellung in eine Integraldarstellung über die Fläche A um.



3) Ein Kreiszyylinder der Länge l ist wie links dargestellt mit $|\vec{P}| = P = \text{konst.}$ polarisiert. Berechnen Sie im Bereich $a \leq r \leq b$ und $0 \leq z \leq l$ die fiktive Raumladungsdichte sowie die Flächenladungen am Mantel (innen und außen) und an den Deckflächen.



4) Ein in beide Richtungen weit ausgehnter, zylinderförmiger Körper mit dem Radius a ist gleichförmig mit der Ladungsdichte ρ geladen. Ausgenommen ist ein leerer, exzentrisch angeordneter, kugelförmiger Hohlraum mit dem Radius b nach der linken Abbildung. Berechnen Sie die elektrische Feldstärke im Hohlraum



5) Ein Vektorfeld in Kreiszyylinderkoordinaten (ρ, α, z) hat die Form

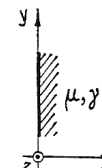
$$\vec{f} = f(\rho) \vec{e}_\rho$$

mit einer zwei mal stetig differenzierbaren Funktion $f(\rho)$. Berechnen Sie $\nabla^2 \vec{f}$.

Hinweis: $\nabla \times (\nabla \times \vec{f}) = \nabla \nabla \cdot \vec{f} - \nabla^2 \vec{f}$

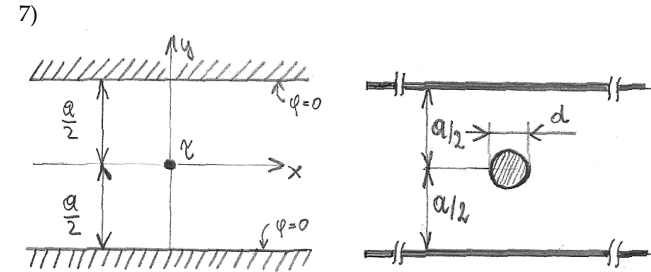
6) Bei der Behandlung elektromagnetischer Felder in der Umgebung gut elektrisch leitfähiger Körper, die durch eine relativ kleine Eindringtiefe gekennzeichnet sind, wird als Kenngröße manchmal die „Oberflächenimpedanz“

$$Z_t = \hat{E}_t / \hat{H}_t$$

 mit den komplexen Amplituden \hat{E}_t und \hat{H}_t der elektrischen bzw. der magnetischen Tangentialfeldstärke an der Körperoberfläche eingeführt. Gehen Sie von dem einfachen Eindringmodell (siehe Abbildung) mit

$$\vec{H}(x, t) = \text{Re} \left\{ \hat{H} \exp[-x/\delta + j(\omega t - x/\delta)] \right\} \vec{e}_y, \quad x \geq 0 \quad \delta = \sqrt{2/\mu\gamma\omega}$$

aus und drücken Sie Z_t durch die Materialparameter und die Kreisfrequenz aus.



Sie haben ein ebenes elektrostatisches Problem: eine Linienladung ist nach obiger linker Abbildung zwischen zwei in alle Richtungen weit ausgehnten Platten platziert. Für das elektrische Potential entnehmen Sie der Fachliteratur folgende Lösung:

$$\varphi = \frac{\tau}{2\pi\epsilon} \ln \left[\frac{\cosh(\pi x/a) + \cos(\pi y/a)}{\cosh(\pi x/a) - \cos(\pi y/a)} \right] \quad -\frac{a}{2} \leq y \leq \frac{a}{2}$$

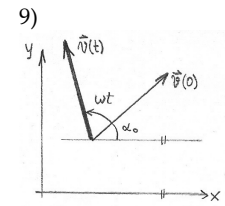
Verwenden Sie diese Lösung um näherungsweise die längenbezogene Kapazität der Anordnung im rechten Bild zu berechnen: Ein dünner Leiter ($d \ll a$) ist zwischen zwei weit ausgehnter Metallplatten, die elektrisch leitfähig miteinander verbunden sind.

Hinweis: $\cosh(u) \approx 1 + u^2$; $|u| \ll 1$ $\cos(u) \approx 1 - u^2$; $|u| \ll 1$

8) Gegeben ist folgende magnetische Feldstärke:

$$\vec{H} = \frac{H_0}{a} [2xy \vec{e}_x + (x^2 - y^2) \vec{e}_y]$$

Berechnen Sie ein magnetisches Potential mit $\vec{H} = -\nabla \varphi_M$

9)  Ein Vektor mit konstantem Betrag dreht sich um einen festen Punkt mit der Winkelgeschwindigkeit ω in der xy -Ebene. Stellen Sie den Vektor in der Form $\vec{v}(t) = \text{Re} \{ \vec{v} e^{j\omega t} \}$ Dar, d.h. bestimmen Sie den zeitunabhängigen komplexen Vektor \vec{v} .

10) Bei einer verlustbehafteten Leitung ist der komplexe Ausbreitungskoeffizient

$$\gamma = \sqrt{(G' + j\omega C')(R' + j\omega L')}$$

Untersuchen Sie den Fall hoher Frequenzen, d.h.

$$\frac{\omega C'}{G'} \gg 1 \quad \frac{\omega L'}{R'} \gg 1$$

und berechnen Sie näherungsweise die Koeffizienten α und β .

Hinweis: $(1+x)^\alpha \approx 1 + \alpha x$; $|x| \ll 1$