

Fale i Anteny – laboratorium		
Ćwiczenie I: Linia długa stratna		
Imię i nazwisko: Jarosław Gliwiński, Andrzej Bryja		Ocena:
Data ćwiczenia: 19.12.07	Data oddania sprawozdania: 09.01.08	

Polecenie

Fala płaska pada na nieskończenie długi walec przewodzący o promieniu „a” umieszczony w próżni (patrz rysunek). Wyznaczyć: pole elektryczne rozproszone, pole elektryczne całkowite, gęstość prądu na powierzchni walca

Dane początkowe do zadania, konieczne do dalszych obliczeń:

$$a := 0.06 \quad [\text{m}]$$

$$E_0 := 10 \quad [\text{V/m}]$$

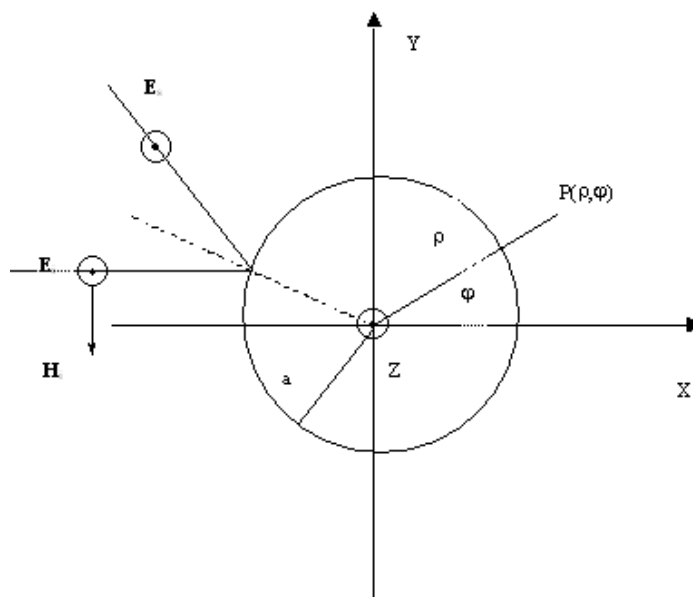
$$v_0 := 3 \cdot 10^8 \quad [\text{m/s}]$$

$$f := \frac{3 \cdot 10^8}{2 \cdot \pi \cdot a} \quad [\text{Hz}]$$

$$\mu_0 := 4 \cdot \pi \cdot 10^{-7} \quad [\text{H/m}]$$

Padająca fala płaska ma tylko składową z-ową o postaci:

$$E_{iz}(x, t) = E_0 \cdot e^{j \cdot (\omega \cdot t - \beta_0 \cdot x)} = E_0 \cdot e^{j \cdot \omega \cdot t} \cdot e^{-j \cdot \beta_0 \cdot x}$$



Gdzie v_0 – promień walca, f – częstotliwość fali.

Funkcję Hankela, niedostępna w Mathcad, wyrażamy przez funkcje J_n i Y_n :

$$H_{2n}(x, n) := \text{if}[n \geq 0, J_n(n, x) - 1j \cdot Y_n(n, x), (-1)^n \cdot (J_n(|n|, x) - 1j \cdot Y_n(|n|, x))]$$

Funkcja Bessla dla $n > 0$ i $n < 0$ (Mathcad ma tylko dla $n > 0$):

$$J_n(x, n) := \text{if}[n \geq 0, J_n(n, x), (-1)^n \cdot J_n(|n|, x)]$$

Po podaniu założeń i danych zadania przechodzimy do realizacji poszczególnych podpunktów instrukcji. (na następnej stronie)

I. Sporządzić wykres amplitudy i fazy gęstości prądu powierzchniowego w funkcji kąta ϕ

W celu wykreślenia wykresów dotyczących gęstości prądu powierzchniowego należy oczywiście najpierw wyprowadzić w Mathcadzie wzory ich dotyczące. Zatem, co następuje:

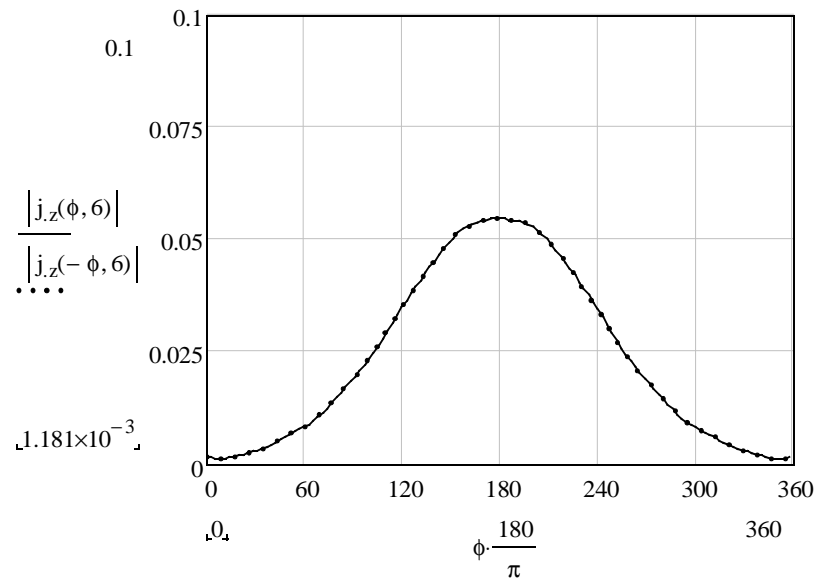
$$\phi := 0, 0,05 \dots 2 \cdot \pi \quad \text{pełny kąt } 360^\circ$$

$$\beta_o := \frac{2 \cdot \pi \cdot f}{v_o} \quad \text{współczynnik propagacji}$$

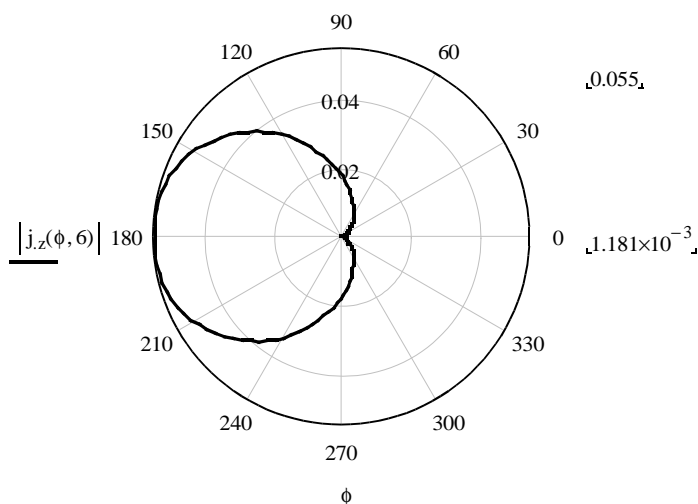
I wreszcie sam wzór na gęstość prądu:

$$j_z(\phi, N) := \frac{2 \cdot E_o}{\pi \cdot a \cdot 2 \cdot \pi \cdot f \cdot \mu_o} \cdot \sum_{n=-N}^N \left[(-1)^n \cdot \frac{e^{1in \cdot \phi}}{H_2(\beta_o \cdot a, n)} \right]$$

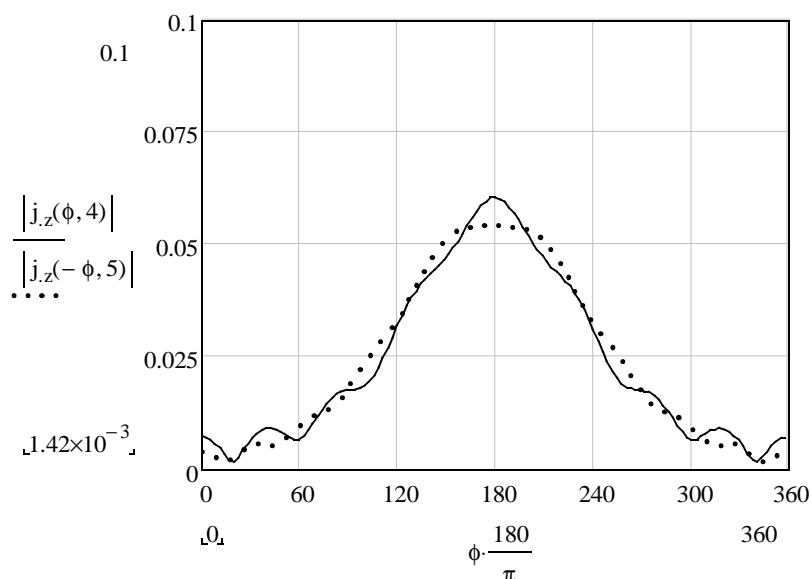
Funkcja jest 'parzysta', tj. dla parametrów ϕ i $-\phi$ oraz N i $-N$ przyjmuje ten sam kształt symetryczny względem 180° (prostej $\phi = \pi$).



Bardziej naturalną reprezentacją jest wykres we współrzędnych walcowych przedstawiony na przekroju walca. Teraz wyraźnie widać, że prąd jest największy tam, gdzie fala pada prostopadle.



$N=6$ to minimalna wartość, dla której można uzyskać w pełni poprawny wynik. Na poniższym wykresie przedstawiono zależności dla $N = 4$ oraz 5 i o ile „5” jest niezłym przybliżeniem, to „4” już znacząco odbiega od prawidłowej krzywej.



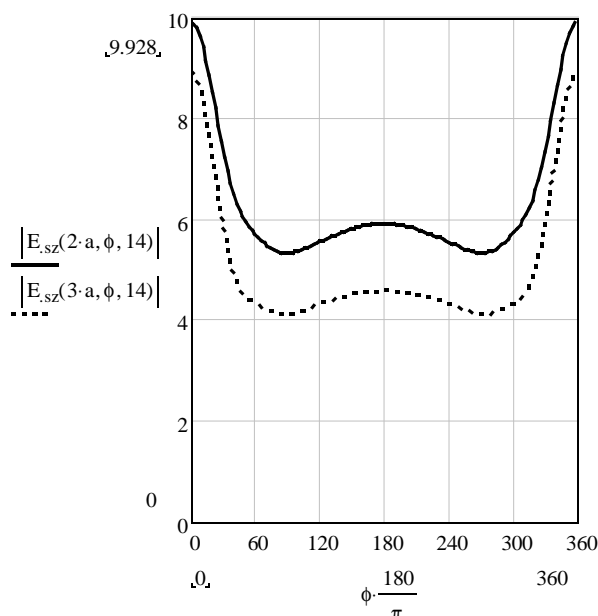
II. Wykres modułu pola elektrycznego rozproszonego – wsp. prostokątne i walcowe

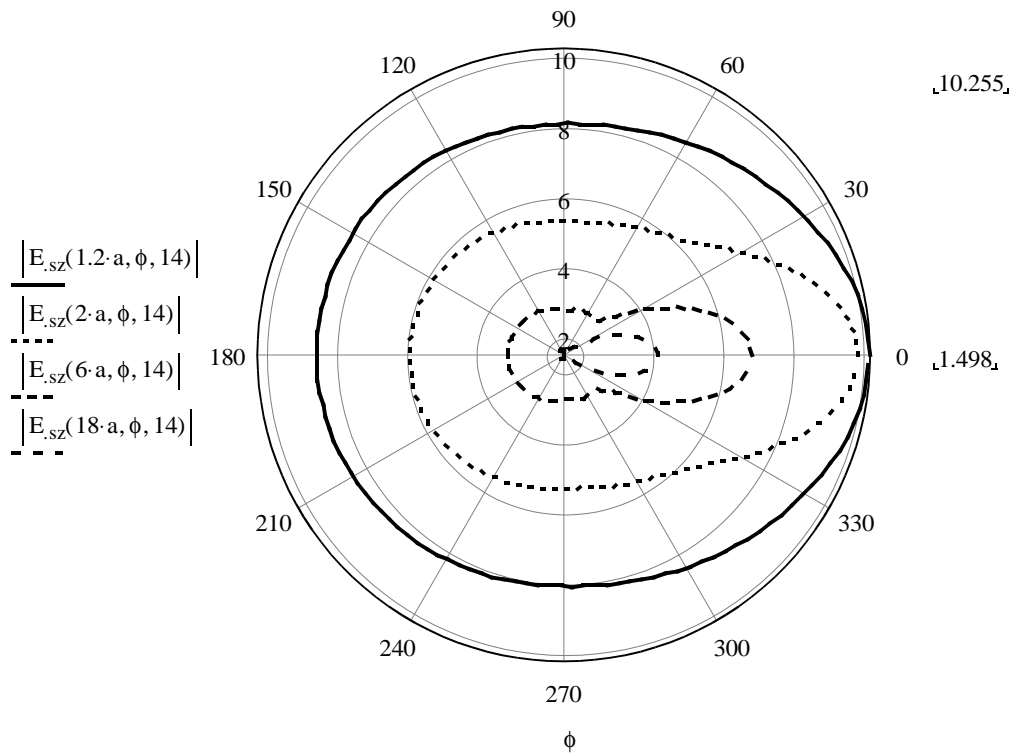
Pole rozproszone jest największe dla 0° i 180° .

W tym przypadku należy rozgraniczyć dwa obszary (na wykresie kołowym, na prostokątnym nazwalibyśmy je raczej „przedziałami”). Pierwszy to półpłaszczyzna na lewo od prostej wyznaczonej przez średnicę 90° - 270° , gdzie występuje fala padająca i odbita. Zgodnie z intuicyjną interpretacją, im większa odległość od środka walca „w lewo”, tym pole odbite jest słabsze. Najsilniejsze jest dla $\rho=a$. W 180° krzyżuje się najwięcej odbitych fal.

W prawej półpłaszczyźnie obserwujemy natomiast falę po dyfrakcji o walec będący przedmiotem o rozmiarach porównywalnych z długością fali (nie uwzględniając rzecz jasna nieskończonej długości, a skończoną średnicę).

Oczywiście dla całej płaszczyzny prawdziwe jest stwierdzenie, że im dalej od walca, tym pole rozproszone jest słabsze.





III. Pole całkowite we współrzędnych prostokątnych

$$E_z(x, y, N) := \text{if} \left[\sqrt{x^2 + y^2} \leq a, 0, E_c \cdot \sum_{n=-N}^N \left[(-i)^n \cdot \left(J_n(\beta_o \cdot \sqrt{x^2 + y^2}, n) - \frac{J_n(\beta_o \cdot a, n)}{H_2(\beta_o \cdot a, n)} \cdot H_2(\beta_o \cdot \sqrt{x^2 + y^2}, n) \right) \cdot e^{i \cdot n \cdot \text{angle}(x, y)} \right] \right]$$

$$i := 0..400 \quad j := 0..400 \quad \Delta x := 0.0025 \quad \Delta y := 0.0025 \quad [\text{m}]$$

$$x_1 := -0.4 + i \cdot \Delta x \quad y_j := -0.4 + j \cdot \Delta y \quad y_{40} = -0.3 \quad \beta_o \cdot y_{400} = 31 \quad \beta_o \cdot a = 3.1$$

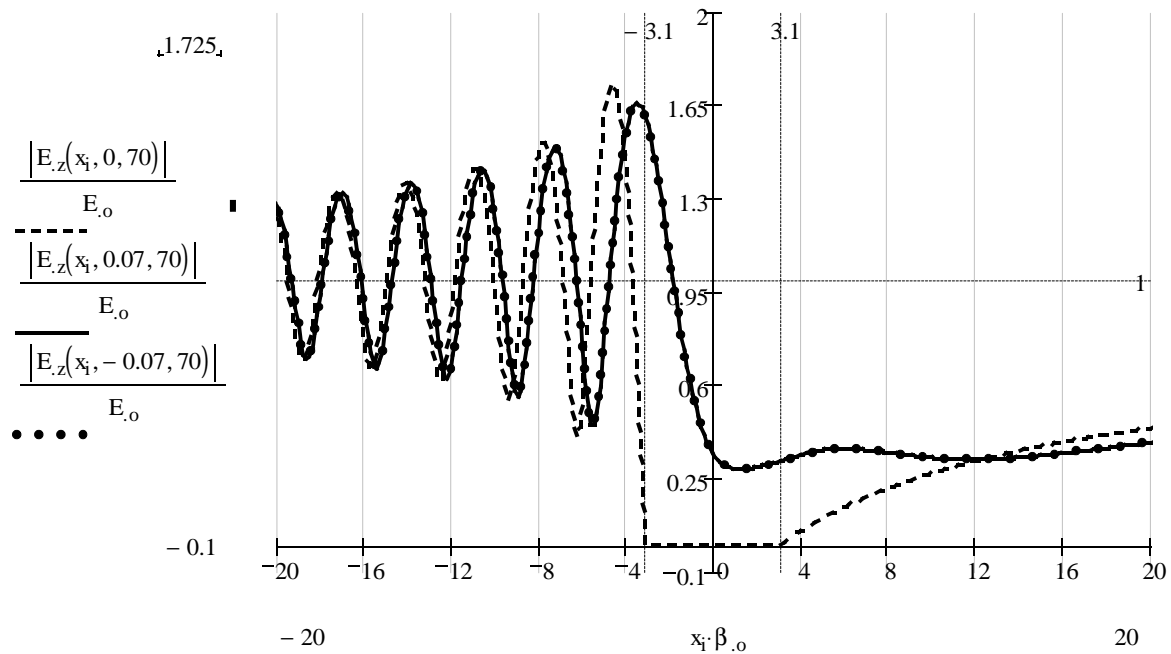
Dane w instrukcji konwersje współrzędnych prostokątnych na walcowe zostały wcielone do wzoru na pole całkowite. Pozostałe wartości to czyste dane z instrukcji.

Na wykresie przedstawiono pole całkowite w dwóch płaszczyznach: zawierającej oś walca ($y=0$) oraz przechodzącej tuż obok ($y=0,7$, czyli o 0,1 od ściany walca).

W pierwszym przypadku powstaje fala o amplitudzie rosnącej wraz ze zbliżaniem się do powierzchni walca (o zwiększaniu amplitudy w tym przypadku już wspomniano – suma pole całkowitego i rozproszonego jest większa). Wewnątrz idealnie walca pola oczywiście nie ma – pole elektryczne wewnątrz przewodnika nie występuje (stąd obszar zerowego pola między znacznikami), natomiast pole za walcem jest efektem ugięcia fali.

Wykres dla $y=0,7$ nie ukazuje wnętrza walca a jedynie jego bliskie sąsiedztwo, dzięki czemu można zaobserwować także obszar przejściowy pomiędzy dominacją odbicia a ugięcia.

W związku z tym, że padające pole jest symetryczne, symetrię wykazuje oczywiście również pole po obu stronach walca. ($y=0,07$ oraz $y=-0,07$). Wykres na następnej stronie.



IV. Odpowiedzi na dodatkowe pytania, których nie zawarto w sprawozdaniu:

1) Użycie równań Maxwella i WB:

Do uzyskania gęstości prądu używamy wzoru uzależniającego ją od H . Z kolei H uzyskujemy stosując następujące przekształcenie (wynikające z 1. równania Maxwella dla wymuszenia harmonicznego w stanie ustalonym):

$$\vec{H} = \frac{-1}{j\omega\mu_0} \nabla \times \vec{E}$$

do jego wykonania potrzebne jest rzecz jasna pole całkowite E , które uzyskujemy dzięki zastosowaniu warunku brzegowego dla powierzchni walca:

$$E_z(a, \phi) = E_z^i(a, \phi) + E_z^r(a, \phi) = 0$$

(z kolei by uzyskać pole odbite E^r używamy równania falowego)

2) Postać wyznacznika używanego w rotacji dla współrzędnych walcowych:

$$\nabla \times \vec{E} = \begin{vmatrix} \mathbf{1}_\rho & \mathbf{1}_\phi & \mathbf{1}_z \\ \frac{\partial}{\partial \rho} & \frac{\partial}{\partial \phi} & \frac{\partial}{\partial z} \\ \rho & \phi\rho & z \end{vmatrix}$$