

Jakub Kopański  
e-mail: J.Kopanski@imio.pw.edu.pl

Projektowanie układów mikrofalowych (PUM)  
Projekt

# Spis treści

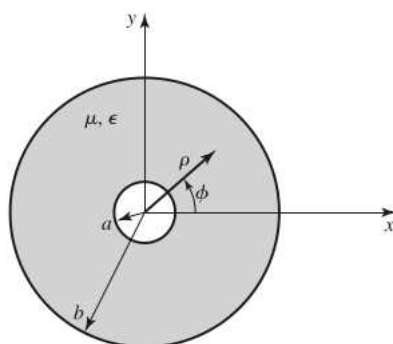
<b>1. Zadanie 1</b>	2
1.1. Treść	2
1.2. Rozwiązanie	2
<b>2. Zadanie 2</b>	4
2.1. Treść	4
2.2. Rozwiązanie	4
2.2.1. Rozwiązanie analityczne	5
2.2.2. Rozwiązanie numeryczne	5
<b>3. Zadanie 3</b>	6
3.1. Treść	6
3.2. Rozwiązanie	6
<b>4. Zadanie 6</b>	8
4.1. Treść	8
4.2. Rozwiązanie	8
4.2.1. Szerokość linii	8
4.2.2. Długość fali	9
<b>5. Zadanie 7</b>	10
5.1. Treść	10
5.2. Rozwiązanie	10
<b>6. Zadanie 8</b>	12
6.1. Treść	12
6.2. Rozwiązanie	12
<b>7. Zadanie 9</b>	14
7.1. Treść	14
7.2. Rozwiązanie	14
7.2.1. Dzielnik typu $T$	14
7.2.2. Dzielnik typu $\Pi$	15
<b>Bibliografia</b>	16

# 1. Zadanie 1

## 1.1. Treść

Udowodnić, że powietrzna linia współosiowa o stosunku promieni przewodów zewnętrznego do wewnętrznego równym  $\sqrt{\epsilon} = 1.648721271 \dots$  może przenosić falę elektromagnetyczną o największej mocy. Zadana wielkością jest maksymalne natężenie pola elektrycznego, przy którym następuje przebicie elektryczne wypełniającego linię powietrza.

## 1.2. Rozwiązanie



Rysunek 1.1: Przekrój przez linie współosiową oraz symbole jej parametrów

Współosiową linię transmisyjną pokazano na rysunku 1.1. W treści zadania powiedziano, że mamy doczynienia z linią powietrzną więc  $\epsilon = \epsilon_0$  oraz  $\mu = \mu_0$ . Moc fali przenoszonej przez linię jest równa:

$$P = \oint_S \vec{E}(x, y) \times \vec{H}(x, y) \, ds \quad (1.1)$$

Ponieważ wyrażenia na pole elektryczne i magnetyczne w kartezjańskim układzie współrzędnych byłyby bardzo skomplikowane, należy zmienić układ współrzędnych na polarny:

$$P = \frac{1}{2} \int_0^{2\pi} \int_a^b \vec{E}(\rho, \phi) \cdot \vec{H}(\rho, \phi) \rho \, d\rho d\phi \quad (1.2)$$

Pole elektryczne i magnetyczne mają postać:

$$\vec{E}(\rho) = \frac{U_0 \hat{\rho}}{\rho \ln \frac{b}{a}} \quad (1.3)$$

$$\vec{H}(\phi) = \frac{\vec{E}(\rho) \hat{\phi}}{\eta_0} \quad (1.4)$$

gdzie:

- $\hat{\rho}$  - wektor w kierunku  $\rho$ ,
- $\hat{\phi}$  - wektor w kierunku  $\phi$ ,
- $\xi_0 = \sqrt{\frac{\mu_0}{\epsilon_0}}$  - impedancja falowa linii.

Możemy teraz policzyć moc fali przenoszanej przez linie:

$$\begin{aligned}
P &= \frac{1}{2} \int_0^{2\pi} \int_a^b \bar{E}(\rho, \phi) \cdot \bar{H}(\rho, \phi) \rho \, d\rho d\phi \\
&= \frac{1}{2} \int_0^{2\pi} \int_a^b \frac{1}{\xi_0} \frac{U_0^2}{\rho^2 \ln^2 \frac{b}{a}} \rho \, d\rho d\phi \\
&= \frac{1}{2} \int_0^{2\pi} \int_a^b \frac{1}{\xi_0} \frac{U_0^2}{\rho \ln^2 \frac{b}{a}} \, d\rho d\phi \\
&= \frac{1}{2} \frac{1}{\xi_0} \frac{U_0^2}{\ln^2 \frac{b}{a}} \int_0^{2\pi} \int_a^b \frac{1}{\rho} \, d\rho d\phi \\
&= \frac{1}{2} \frac{1}{\xi_0} \frac{U_0^2}{\ln^2 \frac{b}{a}} \int_0^{2\pi} \ln |\rho| \Big|_a^b \, d\phi \\
&= \frac{1}{2} \frac{1}{\xi_0} \frac{U_0^2}{\ln^2 \frac{b}{a}} \ln \frac{b}{a} \int_0^{2\pi} 1 \, d\phi \\
&= \frac{1}{2} \frac{1}{\xi_0} \frac{U_0^2}{\ln \frac{b}{a}} \phi \Big|_0^{2\pi} \\
&= \frac{2\pi}{\xi_0} \frac{U_0^2}{\ln \frac{b}{a}}
\end{aligned} \tag{1.5}$$

Korzystając z zależności:

$$U_0 = E_{max} \cdot a \ln \frac{b}{a} \tag{1.6}$$

można wyznaczyć moc fali propagującej się w linii w zależności od maksymalnego natężenia pola elektromagnetycznego ( $E_{max}$ ). Podstawiając 1.6 do 1.5 otrzymujemy się:

$$\begin{aligned}
P &= \frac{2\pi}{\xi_0} \frac{E_{max}^2 \cdot a^2 \ln^2 \frac{b}{a}}{\ln \frac{b}{a}} \\
&= \frac{2\pi}{\sqrt{\frac{\mu_0}{\epsilon_0}}} E_{max}^2 \cdot a^2 \ln \frac{b}{a} \\
&= 2\pi \underbrace{\sqrt{\frac{\epsilon_0}{\mu_0}} E_{max}^2}_{K} \cdot a^2 \ln \frac{b}{a} \\
&= K \cdot a^2 \ln \frac{b}{a}
\end{aligned} \tag{1.7}$$

$K$  we wzorze 1.7 jest stałe, zależne tylko od podanego w zadaniu maksymalnego natężenia pola.

Moc fali propagującej się w linii będzie maksymalna gdy pochodna mocy określonej wzorem 1.7 ( $\frac{dP(a)}{da}$ ) będzie równa 0.

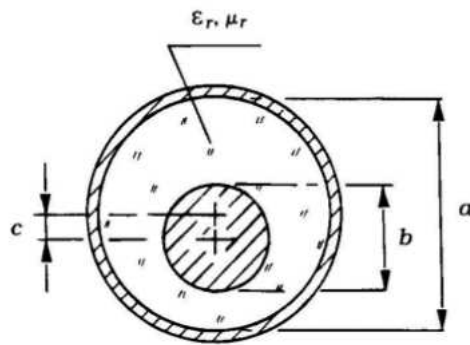
$$\begin{aligned}
\frac{dP(a)}{da} &= K \cdot 2a \ln \frac{b}{a} + K \cdot a^2 \left(-\frac{1}{a}\right) \\
&= Ka \left[2 \ln \frac{b}{a} - 1\right]
\end{aligned} \tag{1.8}$$

Wyrażenie 1.8 jest równe 0 gdy  $2 \ln \frac{b}{a} - 1 = 0$ . Co z kolei przekłada się na warunek  $\ln \frac{b}{a} = \frac{1}{2}$ , który jest spełniony gdy  $\frac{b}{a} = \sqrt{e}$ , co należało dowieść.

## 2. Zadanie 2

### 2.1. Treść

Dana jest powietrzna linia współosiowa o średnicach przewodów  $a = 7 \text{ mm}$  i  $b = 3.04 \text{ mm}$ , patrz rys. 2.1. O ile należy przesunąć przewód wewnętrzny względem przewodu zewnętrznego ( $c = ?$ ) aby jej impedancja charakterystyczna zmieniła się o  $5 \Omega$ .



Rysunek 2.1: Linie z przesuniętym przewodem wewnętrznym

### 2.2. Rozwiązanie

Impedancja linii ekscentrycznej jest określona wzorem:

$$Z_0(x) = 59.952 \sqrt{\frac{\mu_r}{\epsilon_r}} \ln(x + \sqrt{x^2 - 1}) \quad (2.1)$$

$$x = \frac{1}{2a} \left( b + \frac{a^2 - 4c^2}{b} \right) \quad (2.2)$$

Dla  $c = 0$  mamy:

$$Z_0(x) \Big|_{c=0} = 59.952 \sqrt{\frac{\mu_r}{\epsilon_r}} \ln \frac{a}{b} \quad (2.3)$$

Jest to zależność przybliżona. Dokładny wzór na impedancję linii współosiowej ma postać:

$$Z_0 = \frac{1}{2\pi} \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} \ln \frac{a}{b} \quad (2.4)$$

Porównując podane wyżej zależności dla  $c = 0$  mamy:

wzór dokładny : 50.0085378279

wzór przybliżony : 50.0031234918

co dają błąd równy 0.01%.

Zadanie można rozwiązać na 2 sposoby: analitycznie i numerycznie. kolejne zadania będzie można rozwiązać już tylko numerycznie więc porównując rozwiązanie analityczne i numeryczne zadania 2 można przetestować zaprogramowaną metodę newtona.

### 2.2.1. Rozwiązanie analityczne

Równanie z jakie należy rozwiązać to

$$\underbrace{59.952 \sqrt{\frac{\mu_r}{\epsilon_r}} \ln(x + \sqrt{x^2 - 1})}_k = \underbrace{\frac{1}{2\pi} \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} \ln \frac{a}{b} - 5}_d \quad (2.5)$$

$$\ln(x + \sqrt{x^2 - 1}) = \frac{d}{k} \quad (2.6)$$

Kluczowe jest spostrzeżenie, że  $\operatorname{arch} x = \ln(x + \sqrt{x^2 - 1})$ . Biorąc cosinus hiperboliczny obu stron równania mamy

$$\operatorname{ch}(\operatorname{arch}(x)) = \operatorname{ch} \frac{d}{k} \quad (2.7)$$

$$x = \frac{1}{2} (e^{\frac{d}{k}} + e^{-\frac{d}{k}}) \quad (2.8)$$

Otrzymane  $x$  należy podstawić do wzoru 2.2. Po kilku przekształceniach otrzymujemy się zależność:

$$c = \sqrt{\left(a^2 - ab 2 \operatorname{ch} \frac{d}{k} + b^2\right)} / 4 \quad (2.9)$$

Podstawiając dane z treści zadania otrzymujemy się przesunięcie  $c = 0.882307292061mm$ .

### 2.2.2. Rozwiązanie numeryczne

W celu znalezienia wymaganego przesunięcia, należy znaleźć wartość  $x$  przy którym impedancja spełnia warunek:

$$Z_0(x) \Big|_{c=?} = Z_0(x) \Big|_{c=0} - 5 \quad (2.10)$$

$$Z_0(x) \Big|_{c=?} - Z_0(x) \Big|_{c=0} + 5 = 0 \quad (2.11)$$

a następnie znając  $x$  wyznaczyć  $c$ . Oczywiście stosując rozwiązania numeryczne nie trzeba stosować się do kolejności wyznaczania (tzn. najpierw  $x$  a potem  $c$ ). Dysponując funkcjami wyznaczającymi wartość impedancji można odnaleźć od razu  $c$ .

Wynik rozwiązany za pomocą zaprogramowanego algorytmu Newtona-Raphsona wynosi:

$$c_{\text{numeryczne}} = 0.882307221883mm$$

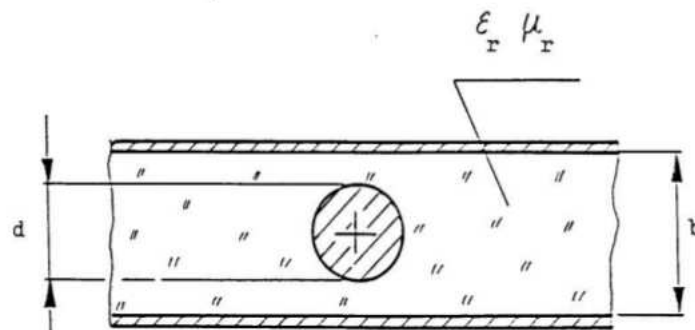
$$c_{\text{analityczne}} = 0.882307292061mm$$

różnica pomiędzy wynikami wynosi  $8.12217580519e - 11$ , co jest zgodne z przyjętym kryterium zatrzymania pracy algorytmu na poziomie  $1e - 10$ .

### 3. Zadanie 3

#### 3.1. Treść

Zaprojektować powietrzną linię cylindryczno-płaską o przekroju poprzecznym jak na rys. 3.1 zakładając, że jej impedancja charakterystyczna jest równa  $Z_0 = 30 \Omega$ . Odległość pomiędzy równoległymi przewodzącymi płaszczyznami tej linii jest równa  $b = 9 \text{ mm}$ . O ile zmieni się impedancja charakterystyczna tej linii (zaprojektowanej) po wypełnieniu jej bezstratnym dielektrykiem o  $\epsilon_r = 2.04$  i  $\mu_r = 1$ .



Rysunek 3.1: Linie Cylindryczno płaska

#### 3.2. Rozwiązanie

Impedancja charakterystyczna linii cylindryczno-płaskiej wyraża się wzorem:

$$Z_0\left(\frac{d}{b}\right) = 59.952 \sqrt{\frac{\mu_r}{\epsilon_r}} \left( \ln \frac{\sqrt{x} + \sqrt{y}}{\sqrt{x} - \sqrt{y}} - \frac{R^4}{30} + 0.014R^8 \right), \quad (3.1)$$

gdzie:

$$R = \frac{\pi d}{4 b} \quad (3.2)$$

$$x = 1 + 2 \operatorname{sh}^2(R) \quad (3.3)$$

$$y = 1 - 2 \sin^2(R) \quad (3.4)$$

Zależność impedancji od wymiarów linii jest znacznie bardziej złożona niż w przypadku linii z zadania 2. Dlatego w tym przypadku nie można znaleźć rozwiązania w sposób analityczny. W celu określenia wymiarów linii należy rozwiązać równanie:

$$Z_0\left(\frac{d}{b}\right) \Big|_{d=9 \text{ mm}} - 30 \Omega = 0 \quad (3.5)$$

Do znalezienia rozwiązania użyto zaprogramowanego poprzednio algorytmu Newtona-Raphsona.

Otrzymano następujące wyniki:

$$d = 8.86216872052 \text{ mm} \quad (3.6)$$

$$Z_0 = 30.0000006344 \ \Omega \quad (3.7)$$

W celu odpowiedzi na drugie pytanie należy policzyć impedancje linii korzystając ze wzoru 3.1. Jednak zamiast  $\mu_r = 1$  i  $\epsilon_r = 1$ , podstawić wartości określone w treści zadania. Uzyskana w ten sposób wartość impedancji wynosi  $Z_0 = 42.8485714773 \ \Omega$ . Zmieni się ona zatem o  $12.8485708429 \ \Omega$ .

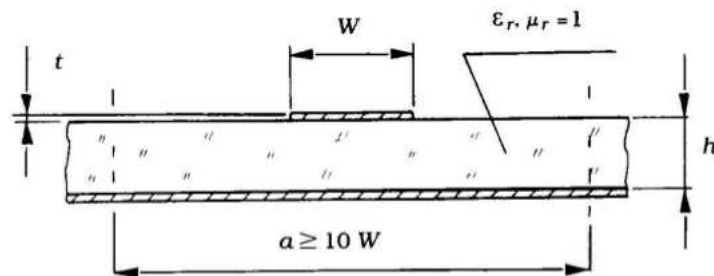
Zmiana impedancji wynika też bezpośrednio ze wzoru 3.1. Po wstawieniu dielektryka nowa wartość impedancji wyniesie  $Z_0 \times \sqrt{\mu_r}$ .



## 4. Zadanie 6

### 4.1. Treść

Zaprojektować niesymetryczną linię paskową, rys 4.1, o impedancji charakterystycznej  $Z_0 = 50 \Omega$ . Podłoże linii stanowi dielektryk o  $\epsilon_r = 2.56$ ,  $\mu_r = 1$  i grubości  $h = 1.4 \text{ mm}$ . Obliczenia wykonać, przy założeniu, że grubość przewodu wewnętrznego  $t = 0.0035 \text{ mm}$ . Obliczyć długość fali w tak zaprojektowanej linii wiedząc, że jej częstotliwość  $f = 1.5 \text{ GHz}$ .



Rysunek 4.1: Niesymetryczna linia paskowa

### 4.2. Rozwiązanie

#### 4.2.1. Szerokość linii

Niesymetryczna linia paskowa, ze względu na niezwykle łatwe i tanie wytwarzanie, jest jedną z najpopularniejszych przewodnic falowych. Pomimo swojej popularności ciągle nie są znane analityczne zależności projektowe. Dlatego na potrzeby projektu posłużono się wzorami zawartymi w [1].

Rozwiązanie zadania polega na znalezieniu szerokości paska, jaki będzie tworzył linie o wymaganej impedancji. W tym celu należy numerycznie rozwiązać równanie:

$$Z_0(u, f) - Z_0 = 0 \quad (4.1)$$

gdzie:

$Z_0$  - wymagana impedancja

$u = \frac{W}{h}$  - stosunek od którego zależy impedancja

$f$  - częstotliwość pracy

Impedancje linii oblicza się wzorem:

$$Z_0(u, f) = \frac{60}{\sqrt{\epsilon_{ef}(f)}} \ln \left[ \frac{f(u)}{u} + \sqrt{1 + \left( \frac{2}{u} \right)^2} \right] \quad (4.2)$$

Pomocnicze równania niezbędne do obliczenia impedancji zawartę są w [1].

Należy zwrócić uwagę na to, że wzór 4.2 jest słuszny w przypadku gdy przewód wewnętrzny jest nieskończenie cienki  $t = 0$ . Gdy chcemy uwzględnić grubość paska należy od  $u$  dla którego równanie 4.1 jest spełnione odjąć poprawkę:

$$\Delta u = \frac{t}{2\pi h} \ln \left( 1 + \frac{4eh}{t \operatorname{cth}^2 \sqrt{6.517u}} \right) \left( 1 + \frac{1}{\operatorname{ch} \sqrt{\epsilon_r - 1}} \right) \quad (4.3)$$

Uwzględniając to wszystko zadanie rozwiązano korzystając z algorytmu Newtona-Raphsona napisanego dla poprzednich zadań. Wartość szerokości paska  $w$  dla którego impedancja wynosi  $50 \Omega$  wynosi  $w = 3.90022750273 \text{ mm}$ .

#### 4.2.2. Długość fali

Pole elektromagnetyczne w niesymetrycznej linii paskowej rozchodzi się, częściowo poprzez dielektryk a częściowo w powietrzu. Dlatego należy obliczyć efektywną przenikalność dielektryczną:

$$\epsilon_{eff}(u, f) = \frac{\epsilon_{eff}(u, 0) + \epsilon_r p(u, f)}{1 + p(u, f)} \epsilon_{eff}(u, 0) = \frac{\epsilon_r + 1}{2} + \frac{\epsilon_r - 1}{2} \left( 1 + \frac{10}{u} \right)^{-a(u) \times b(\epsilon_r)} \quad (4.4)$$

Mając obliczoną efektywną przenikalność elektryczną można obliczyć długość fali rozchodzącej się w linii.

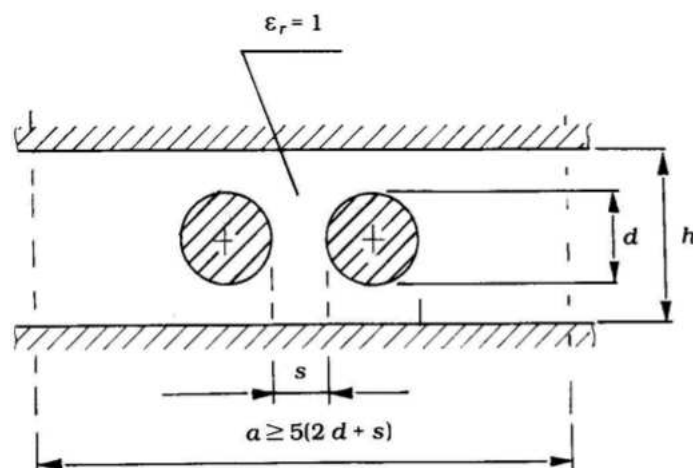
$$\lambda = \frac{c_{osr}}{f} = \frac{c}{\sqrt{\epsilon_{eff}} \times f} \quad (4.5)$$

Dla wartości określonych w treści zadania długość fali rozchodzącej się w zaprojektowanej linii wynosi:  $\lambda = 13.6746810073 \text{ cm}$ .

## 5. Zadanie 7

### 5.1. Treść

Zaprojektować powietrzne cylindryczno – płaskie linie sprzężone dla następujących danych:  $Z_{0e} = 60 \Omega$ ,  $Z_{0o} = 40 \Omega$ . Obliczenia wykonać przy założeniu, że odległość pomiędzy dwoma zewnętrznymi płaszczyznami przewodzącymi jest równa  $h = 8 \text{ mm}$ , rys. 5.1.



Rysunek 5.1: Lnie cylindryczno – płaskie sprzężone

### 5.2. Rozwiązanie

Impedancje charakterystyczne powietrznych linii cylindryczno – płaskich, przy pobudzeniu synfazowym  $Z_{0e}$  i przeciwfazowym  $Z_{0o}$  określone są wzorami:

$$Z_{0e}(x, y) = 59.952 \ln \left( \frac{0.523962}{f_1(x)f_2(x, y)f_3(x, y)} \right) \quad (5.1)$$

$$Z_{0o}(x, y) = 59.952 \ln \left( \frac{0.523962f_3(x, y)}{f_1(x)f_4(x, y)} \right) \quad (5.2)$$

gdzie:

$f_{(1/2/3/4)}$  - funkcje opisane w [1],

$x = \frac{d}{h}$  - stosunek średnicy przewodu do odstępów między płaszczyznami,

$y = \frac{s}{h}$  - stosunek odstępów między przewodami do odstępów między płaszczyznami.

Projektowanie linii sprowadza się do znalezienia takich  $x$  i  $y$  dla których spełnione są równania:

$$V1(x, y) = Z_{0e}(x, y) - Z_{0e} = 0 \quad (5.3)$$

$$V2(x, y) = Z_{0o}(x, y) - Z_{0o} = 0 \quad (5.4)$$

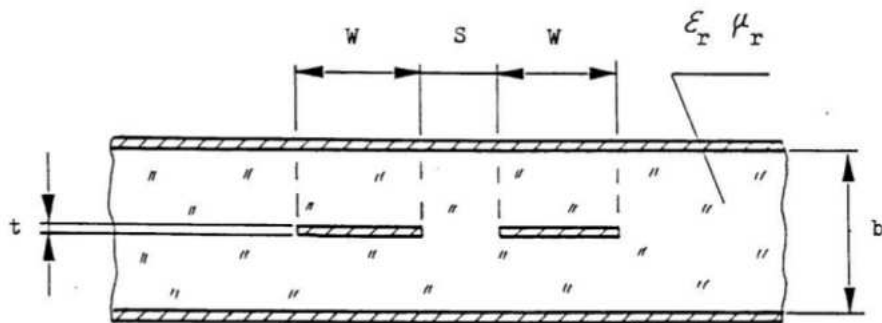
a finalnie  $s$  i  $d$ .

Implementując metodę Newtona linia spełniająca wymagania postawione w treści zadania ma wymiary:  $s = 1.97191812203 \text{ mm}$  i  $d = 4.25688390818 \text{ mm}$ .

## 6. Zadanie 8

### 6.1. Treść

Zaprojektować symetryczne linie paskowe sprzężone dla następujących danych o przekroju poprzecznym jak na rys. 6.1. Obliczenia wykonać dla  $Z_{0e} = 60 \Omega$ ,  $Z_{0o} = 40 \Omega$  przy założeniu, że podłoże linii stanowi dielektryk o  $\epsilon_r = 2.56$ ,  $\mu_r = 1$  i grubości  $b = 2.8 \text{ mm}$ . W trakcie obliczeń przyjąć, że grubość przewodów wewnętrznych  $t \approx 0 \text{ mm}$ .



Rysunek 6.1: Symetryczne linie paskowe

### 6.2. Rozwiązanie

Impedancje charakterystyczne symetrycznych sprzężonych linii paskowych wynoszą:

$$Z_{0e} = 29.976\pi \sqrt{\frac{\mu_r}{\epsilon_r}} \frac{K'(ke)}{K(ke)} \quad (6.1)$$

$$Z_{0o} = 29.976\pi \sqrt{\frac{\mu_r}{\epsilon_r}} \frac{K'(ko)}{K(ko)} \quad (6.2)$$

Powyższe wzory są słuszne gdy  $t \ll b$ , co jest spełnione dla  $t \approx 0$  określonego w zadaniu.

W pierwszym kroku należy wyznaczyć:

$$\frac{K'(ke)}{K(ke)} = Z_{0e} / 29.976\pi \sqrt{\frac{\mu_r}{\epsilon_r}} \quad (6.3)$$

$$\frac{K'(ko)}{K(ko)} = Z_{0o} / 29.976\pi \sqrt{\frac{\mu_r}{\epsilon_r}} \quad (6.4)$$

Z ilorazu całek eliptycznych można wyznaczyć moduły  $k_e$  i  $k_o$ . Następnie obliczamy parametry linii  $W$  i  $S$  zgodnie ze wzorami:

$$W = \frac{2b}{\pi} \operatorname{arth}(\sqrt{k_e k_o}) \quad (6.5)$$

$$S = \frac{2b}{\pi} \operatorname{arth}\left(\frac{k_e}{k_o}\right) - W \quad (6.6)$$

Dla wartości podanych w treści zadania potrzebne parametry linii to  $w = 1.95755230148 \text{ mm}$  i  $s = 0.384595243329 \text{ mm}$ .

## 7. Zadanie 9

### 7.1. Treść

Zaprojektować tłumik rezystywny typu  $T$  o tłumieniu  $L = 10 \text{ dB}$ , który włączony pomiędzy linie długie o impedancjach charakterystycznych  $Z_{01} = 50 \Omega$  i  $Z_{02} = 60 \Omega$  powinien zapewniać obustronne dopasowanie w nieskończenie szerokim paśmie częstotliwości. Zaprojektować równoważną wersję tego tłumika typu  $\Pi$ .

### 7.2. Rozwiązanie

W pierwszym kroku należy sprawdzić realizowalność dzielnika. Należy wyznaczyć stosunek impedancji  $r$ :

$$r = \left( \frac{Z_{01}}{Z_{02}} \right)^{\pm 1} \quad (7.1)$$

przy czym znak przy wykładniku dobiera się tak, aby:  $r > 1$ .

Dla przypadku określonego w treści zadania:

$$\begin{aligned} r &= \frac{Z_{02}}{Z_{01}} = \frac{60}{50} \\ &= 1.2 \end{aligned}$$

Natępnie można obliczyć minimalne tłumienie jakie wprowadza dzielnik:

$$L_{min} = 10 \log(\sqrt{r} + \sqrt{r-1}) \quad (7.2)$$

Podstawiając wartości określone w treści zadania otrzymujemy się  $L_{min} = 4.33507363245 \text{ dB}$  co jest mniejsze od wymaganego  $L = 10 \text{ dB}$ . Oznacza to, że tłumik jest realizowalny.

Projekt tłumików zaczyna się od przekształcenia wartości tłumienia z miary decybelowej na liniową:

$$N = 10^{(\frac{L}{10})} = 10 \quad (7.3)$$

#### 7.2.1. Dzielnik typu $T$

W celu zaprojektowania tłumika typu  $T$  wyznacza się wartości rezystancji zgodnie ze wzorami:

$$R_3 = \frac{2\sqrt{N \times Z_{01} \times Z_{02}}}{N-1} = 38.490017946 \Omega \quad (7.4)$$

$$R_2 = Z_{02} \frac{N+1}{N-1} - R_3 = 34.8433153874 \Omega \quad (7.5)$$

$$R_1 = Z_{01} \frac{N+1}{N-1} - R_3 = 22.6210931651 \Omega \quad (7.6)$$

### 7.2.2. Dzielnik typu II

W celu zaprojektowania tłumika typu II wyznacza się wartości rezystancji zgodnie ze wzorami:

$$R_a = \frac{(N-1)\sqrt{Z_{01}Z_{02}}}{2\sqrt{N}} = 77.9422863406 \, \Omega \quad (7.7)$$

$$R_b = \frac{Z_{01}R_a(N-1)}{R_a(N+1) - Z_{01}(N-1)} = 86.0997286466 \, \Omega \quad (7.8)$$

$$R_c = \frac{Z_{02}R_a(N-1)}{R_a(N+1) - Z_{02}(N-1)} = 132.619585539 \, \Omega \quad (7.9)$$



# Bibliografia

- [1] S. Rośloniec, *Liniowe obwody mikrofalowe. Metody Analizy i syntezy*, 1st ed. Warszawa: Wydawnictwo Komunikacji i Łączności, 1999.