

Jan CHOJCAN

Instytut Elektroniki
Politechnika Śląska

OBLICZANIE WRAŻLIWOŚCI WYŻSZYCH RZĘDÓW I ICH ZASTOSOWANIE

Streszczenie. W pracy przedstawiono wzory na obliczenie wrażliwości 2 i 3 rzędu funkcji układowych (oraz ich modułu i fazy) w dziedzinie częstotliwości. Uwzględnienie wrażliwości wyższych rzędów pozwala na rozszerzenie kresu górnego wrażliwości małopryrostowych. Pozwala to na lepszą aproksymację funkcji układowych przy większych odchyłkach parametrów.

1. Wprowadzenie

Do analizy zachowania się obwodów przy małych zmianach wartości parametrów wykorzystuje się wrażliwości małopryrostowe 1 rzędu. Można określić ich kres górny [7, 10]. Przy większych zmianach wartości parametrów wykorzystuje się wrażliwości wielkopryrostowe. Mankamentem tej metody jest znaczny nakład czasu na analizę.

Wykorzystanie małopryrostowych wrażliwości wyższych rzędów rozszerza znacznie zakres stosowania metod małopryrostowej analizy wrażliwościowej dla większych przyrostów parametrów. Takim postawieniem problemu i próbie jego rozwiązania poświęcona jest ta praca.

Wprowadzono wzory na obliczanie wrażliwości 2 i 3 rzędu efektywną metodą obwodów dołączonych w dziedzinie częstotliwości dla liniowych obwodów złożonych z dwójników pasywnych i źródeł sterowanych i niesterowanych. Podano również wzory na wrażliwości modułu fazy prostych i złożonych funkcji układowych.

Przeanalizowano ile i jakich dodatkowych obwodów należy rozwiązać aby obliczyć współczynniki wrażliwości 2 i 3 rzędu.

Wskazano, na prostych przykładach, na możliwość znacznego zwiększenia kresu górnego wrażliwości małopryrostowych.

2. Wrażliwości 2 rzędu

Do obliczania wrażliwości 2 rzędu wykorzystano metodę obwodów dołączonych [1, 2, 4, 5, 6, 8], a uzyskane wyniki dla prostych funkcji układo-

wych podano w pracach [9, 10]. Dla przypomnienia podano wzory na wrażliwość napięcia wyjściowego układu U_0 na zmiany admittancej Y_1 oraz Y_j

$$S_{Y_1}^{U_0} \stackrel{\text{df}}{=} \frac{1}{2} \cdot \frac{Y_1^2}{U_0} \cdot \frac{\partial^2 U_0}{\partial Y_1^2} = \frac{Y_1^2}{U_0} U_1 U_1^0 U_1^{0,1} \quad (1)$$

$$S_{Y_1 Y_j}^{U_0} \stackrel{\text{df}}{=} \frac{Y_1 Y_j}{U_0} \cdot \frac{\partial^2 U_0}{\partial Y_1 \partial Y_j} = \frac{Y_1 Y_j}{U_0} (U_1 U_j U_j^{0,1} + U_1^0 U_j U_1^{0,j}) \quad (2)$$

gdzie

- U_1, U_j - napięcie na admittancej $Y_1 (Y_j)$ w obwodzie podstawowym,
- U_1^0, U_j^0 - napięcie na tych samych elementach w obwodzie dołączonym,
- $U_1^{0,1}, U_j^{0,1}$ - napięcia na Y_1, Y_j w obwodzie podstawowym zasilanym przez SPM 1 A dołączoną równolegle do admittancej Y_1 ,
- $U_1^{0,j}$ - napięcie na admittancej Y_1 w obwodzie podstawowym zasilanym przez SPM 1 A dołączoną równolegle do admittancej Y_j .

Wiadomo, że dla wrażliwości 1 rzędu

$$S_{x_1}^{U_0} = S_{x_1}^{|U_0|} + j Q_{x_1}^{U_0} \quad (3)$$

gdzie

$$U_0 = |U_0| e^{j\varphi}$$

$$S_{x_1}^{|U_0|} \stackrel{\text{df}}{=} \frac{x_1}{|U_0|} \cdot \frac{\partial |U_0|}{\partial x_1} - \text{wrażliwość względna 1 rzędu modułu napięcia wyjściowego } U_0 \text{ na zmianę rzeczywistego parametru } x_1,$$

$$Q_{x_1}^{U_0} \stackrel{\text{df}}{=} x_1 \frac{\partial \varphi}{\partial x_1} - \text{wrażliwość 1 rzędu fazy napięcia } U_0 \text{ na zmianę rzeczywistego parametru } x_1.$$

Zależność ta dla wrażliwości 2 rzędu jest bardziej złożona. Można wykazać [10], że np.

$$S_{x_1^2}^{U_0} = S_{x_1^2}^{|U_0|} - \frac{1}{2} (Q_{x_1}^{U_0})^2 + j (Q_{x_1^2}^{U_0} + S_{x_1}^{|U_0|} Q_{x_1}^{U_0}) \quad (4)$$

gdzie

$$S_{x_1^2}^{|U_0|} \stackrel{\text{df}}{=} \frac{1}{2} \cdot \frac{x_1^2}{|U_0|} \cdot \frac{\partial^2 |U_0|}{\partial x_1^2} - \text{wrażliwość względna 2 rzędu modułu napięcia } U_0 \text{ na zmianę parametru } x_1,$$

$Q_{x_1^2} \frac{d}{df} \frac{1}{2} x_1^2 \frac{\partial^2 \varphi}{\partial x_1^2}$ - wrażliwość 2 rzędu fazy napięcia U_0 na zmianę parametru x_1 .

Ze wzoru (4) wynika, że

$$S_{x_1^2} |U_0| = \operatorname{Re}(S_{x_1^2} U_0) + \frac{1}{2} (Q_{x_1^2} U_0)^2 \quad (5)$$

oraz

$$Q_{x_1^2} U_0 = \operatorname{Im}(S_{x_1^2} U_0) - S_{x_1^2} |U_0| Q_{x_1^2} U_0 \quad (6)$$

Postępując analogicznie, uzyskano

$$S_{x_1 x_j} |U_0| \frac{d}{df} \frac{x_1 x_j}{|U_0|} \cdot \frac{\partial^2 |U_0|}{\partial x_1 \partial x_j} = \operatorname{Re}(S_{x_1 x_j} U_0) + Q_{x_1^2} U_0 Q_{x_j^2} U_0 \quad (7)$$

oraz

$$Q_{x_1 x_j} U_0 \frac{d}{df} \frac{x_1 x_j}{|U_0|} \cdot \frac{\partial^2 \varphi}{\partial x_1 \partial x_j} = \operatorname{Im}(S_{x_1 x_j} U_0) - S_{x_1^2} |U_0| Q_{x_j^2} U_0 - S_{x_j^2} |U_0| Q_{x_1^2} U_0 \quad (8)$$

Dla złożonych funkcji układowych ($T = K_U, K_I, M, N, Y_{we}, Y_{wy}$) $T = \frac{a}{b}$, gdzie a, b proste funkcje układowe (prądy lub napięcia na wrotach), wrażliwości 2 rzędu na zmianę jednego parametru x_1 lub dwóch x_1, x_j można wyznaczyć z zależności [10]:

$$S_{x_1^2}^T = S_{x_1^2}^a - S_{x_1^2}^b - S_{x_1^2}^a S_{x_1^2}^b + (S_{x_1^2}^b)^2 \quad (9)$$

oraz

$$S_{x_1 x_j}^T = S_{x_1 x_j}^a - S_{x_1 x_j}^b - S_{x_1^2}^a S_{x_j^2}^b - S_{x_j^2}^a S_{x_1^2}^b + 2S_{x_1^2}^b S_{x_j^2}^b \quad (10)$$

Po przekształceniach [10] uzyskano wzory na wrażliwości modułu i fazy funkcji układowych:

$$S_{x_1^2} |T| = S_{x_1^2} |a| - S_{x_1^2} |b| - S_{x_1^2} |a| S_{x_1^2} |b| + (S_{x_1^2} |b|)^2 \quad (11)$$

$$Q_{x_1^2}^T = Q_{x_1^2}^a - Q_{x_1^2}^b \quad (12)$$

oraz

$$S_{x_1^T x_j} = S_{x_1^a x_j} - S_{x_1^b x_j} - S_{x_1^a x_j} S_{x_j^b} S_{x_j^a} S_{x_1^b} + 2 S_{x_1^b x_j} S_{x_j^b} \quad (13)$$

1

$$Q_{x_1^T x_j} = Q_{x_1^a x_j} - Q_{x_1^b x_j} \quad (14)$$

Z przeprowadzonej w pracach [10 i 4] analizy wynika, że do obliczenia wrażliwości 2 rzędu funkcji układowej na zmianę m parametrów obwodu należy dodatkowo rozwiązać m układów równań opisujących układ podstawowy z wymuszeniami (SPM 1 A) połączonymi równolegle kolejno do każdego ze zmieniających się elementów lub gałęzi sterowanych zmieniających współczynnik sterowania źródeł.

3. Wrażliwości 3 rzędu

Obliczanie wrażliwości 3 rzędu metodą obwodów dołączonych jest bardzo ekonomiczne, wymaga bowiem tylko dodatkowej 1-krotnej analizy obwodu podstawowego (gdzie 1 - liczba zmieniających się źródeł sterowanych) [10] zasilanego przez SPM 1 A połączoną kolejno równolegle do gałęzi sterującej zmieniającego się źródła sterowanego.

Wrażliwości względne 3 rzędu funkcji układowej T na zmiany parametrów $x_1 x_j x_k$ zdefiniowane są następująco:

$$S_{x_1^3}^T \stackrel{\text{df}}{=} \frac{1}{T} \cdot \frac{x_1^3}{T} \cdot \frac{\partial^3 T}{\partial x_1^3} \quad (15)$$

$$S_{x_1^2 x_j}^T \stackrel{\text{df}}{=} \frac{1}{T} \cdot \frac{x_1^2 x_j}{T} \cdot \frac{\partial^3 T}{\partial x_1^2 \partial x_j} \quad (16)$$

$$S_{x_1 x_j x_k}^T \stackrel{\text{df}}{=} \frac{x_1 x_j x_k}{T} \cdot \frac{\partial^3 T}{\partial x_1 \partial x_j \partial x_k} \quad (17)$$

Prześledźmy wyprowadzenie wzoru na wrażliwość 3 rzędu prostej funkcji układowej, np. $T = U_0$ na zmianę parametru $x_1 = Y_1$. Trzecia pochodna napięcia U_0 podług Y_1 wyznaczona jest z zależności

$$\frac{\partial^3 U_0}{\partial Y_1^3} = \frac{\partial}{\partial Y_1} (2U_1 U_1^0 U_1^{0,1}) = 2U_1 U_1^1 U_1^0 U_1^{0,1} + 2U_1 U_1^0 U_1^{0,1} U_1^{0,1} + 2U_1 U_1^0 U_1^{0,1} U_1^{0,1,1} = 6U_1 U_1^0 (U_1^{0,1})^2$$

a wrażliwość 3 rzędu

$$S_{Y_1}^3 U_0 = \frac{1}{6} \cdot \frac{Y_1^3}{U_0} \cdot \frac{\partial^3 U_0}{\partial Y_1^3} = \frac{Y_1^3}{U_0} U_1 U_1^0 (U_1^{0,1})^2 \quad (18)$$

Jeszcze wyprowadzenie wzoru na wrażliwość 3 rzędu napięcia U_0 na zmianę współczynnika wzmocnienia napięciowego $x_1 = ws_1$ i-tego źródła napięciowego sterowanego napięciem (ZNSN). Trzecią pochodną napięcia U_0 podług ws_1 wyznaczą się z zależności:

$$\frac{\partial^3 U_0}{\partial ws_1^3} = \frac{\partial}{\partial ws_1} (U_{11} U_{11}^{0,221} U_{221}^0 + U_{11} U_{11}^0 U_{221}^{0,221})$$

gdzie [8]

$U_{11}, U_{11}^0, U_{11}^{0,221}$ - napięcia na gałęzi sterującej i-tego ZNSN kolejno w obwodzie podstawowym, dołączonym i podstawowym zasilanym przez SPM 1 A połączoną równolegle do gałęzi sterowanej tego źródła,

$U_{221}^0, U_{221}^{0,221}$ - napięcie na gałęzi sterowanej i-tego ZNSN kolejno w obwodzie dołączonym i podstawowym zasilanym przez SPM 1 A połączoną równolegle do gałęzi sterowanej tego źródła.

Ponieważ pochodne cząstkowe pierwszego rzędu można wyznaczyć [8] z zależności:

$$\frac{\partial U_{11}}{\partial ws_1} = U_{11} U_{221}^{11}$$

$$\frac{\partial U_{11}^{0,221}}{\partial ws_1} = U_{11}^{0,221} U_{221}^{0,221,11}$$

LP.	Parameter θ_1	Parameter θ_2	Parameter θ_k	Analizowane obszary (baz N i N ⁰)	Analizowane obszary dla wy- korzystania przy oblicze- niu wrażliwoś- ci drugiego rzędu	$\frac{\partial^2 U_0}{\partial \theta_1 \partial \theta_2 \partial \theta_k}$
1	γ_1	γ_1	γ_1	N ^{0,1}		$6 U_1 U_2^2 (U_0^0)^2$
2	γ_1	γ_1	γ_2	N ^{0,1} , N ^{0,2}		$2(U_1 U_2^2 U_3^2 U_4^2 + U_1 U_2^2 U_3 U_4^2 + U_2^2 U_3^2 U_4^2 + U_2^2 U_3 U_4^2 U_5^2)$
3	γ_1	γ_2	γ_k	N ^{0,1} , N ^{0,2} N ^{0,1k}		$U_2^2 (U_0^0)^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_2^2 (U_1^0 U_3^0 U_4^0 U_5^0) + U_1^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2$
4	γ_1	γ_2	γ_3	N ^{0,221} , N ^{0,11}	N ^{0,11}	$U_1 [2U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + 2U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2]$
5	γ_1	γ_2	γ_3	N ^{0,221} , N ^{0,222} , N ^{0,11}	N ^{0,11}	$U_1 U_2^2 (U_0^0)^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2$
6	γ_1	γ_2	γ_3	N ^{0,221} , N ^{0,222} , N ^{0,22k}		$U_1^2 (U_0^0)^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2$
7	γ_1	γ_2	γ_3	N ^{0,221} , N ^{0,222}		$2U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + 2U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2$
8	γ_1	γ_2	γ_k	N ^{0,221} , N ^{0,22k} , N ^{0,1k}		$U_1^2 (U_0^0)^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2 + U_1^2 U_2^2 U_3^2 U_4^2 U_5^2$

Tablice

$$\frac{\partial U_{221}^0}{\partial w s_1} = U_{11}^0 U_{221}^{0,221}$$

$$\frac{\partial U_{11}^0}{\partial w s_1} = U_{11}^0 U_{221}^{0,11}$$

$$\frac{\partial U_{221}^{0,221}}{\partial w s_1} = U_{11}^{0,221} U_{221}^{0,221,221}$$

więc po przekształceniach i wykorzystaniu zasady międzywzajemności [1, 10] uzyskamy wzór na wrażliwość postaci:

$$S_{w s_1}^{U_0} = \frac{1}{6} \cdot \frac{w s_1^3}{U_0} U_{11} \cdot (2U_{11}^0 U_{11}^{0,221} U_{11}^{0,221,221} + 2U_{221}^0 (U_{11}^{0,221})^2 + U_{11}^0 U_{221}^{0,221} (U_{11}^{0,221} + U_{221}^{0,11})). \quad (19)$$

Wszystkie wzory podano w pracy [10], niektóre z nich umieszczono w tabelicy 1. Analogicznie, jak dla wrażliwości 2 rzędu, wyprowadza się wzory na wrażliwości 3 rzędu modułu i fazy prostych funkcji układowych (np. $T = U_0$) na zmiany parametrów $x_1 x_j x_k$ i tak [10]

$$S_{x_1}^{|U_0|} \stackrel{\text{df}}{=} \frac{1}{6} \cdot \frac{x_1^3}{U_0} \cdot \frac{\partial^3 |U_0|}{\partial x_1^3} = \operatorname{Re}(S_{x_1}^{U_0}) + \frac{1}{2} S_{x_1}^{|U_0|} (Q_{x_1}^{U_0})^2 + Q_{x_1}^{U_0} Q_{x_1}^{U_0} \quad (20)$$

i

$$Q_{x_1}^{U_0} \stackrel{\text{df}}{=} \frac{1}{6} x_1^3 \frac{\partial^3 \varphi}{\partial x_1^3} = \operatorname{Im}(S_{x_1}^{U_0}) - S_{x_2}^{|U_0|} Q_{x_1}^{U_0} - S_{x_1}^{|U_0|} Q_{x_2}^{U_0} + \frac{1}{6} (Q_{x_1}^{U_0})^3 \quad (21)$$

oraz

$$S_{x_1 x_j}^{|U_0|} \stackrel{\text{df}}{=} \frac{1}{2} \cdot \frac{x_1^2 x_j}{|U_0|} \cdot \frac{\partial^3 |U_0|}{\partial x_1^2 \partial x_j} = \operatorname{Re}(S_{x_1 x_j}^{U_0}) + \frac{1}{2} S_{x_j}^{|U_0|} (Q_{x_1}^{U_0})^2 + S_{x_1}^{|U_0|} \cdot Q_{x_1}^{U_0} Q_{x_j}^{U_0} + Q_{x_1}^{U_0} Q_{x_j}^{U_0} + Q_{x_1}^{U_0} Q_{x_1}^{U_0} + Q_{x_1}^{U_0} Q_{x_j}^{U_0} \quad (22)$$

$$\begin{aligned}
 Q_{x_1^2 x_j}^{U_0} \frac{df}{df} \frac{1}{2} x_1^2 x_j \frac{\partial^3 \varphi}{\partial x_1^2 \partial x_j} &= \operatorname{Im}(s_{x_1^2 x_j}^{U_0}) - s_{x_1^2}^{U_0} Q_{x_j}^{U_0} - s_{x_1 x_j}^{U_0} Q_{x_1}^{U_0} - \\
 &- s_{x_1}^{U_0} Q_{x_1 x_j}^{U_0} - s_{x_j}^{U_0} Q_{x_1^2}^{U_0} + \frac{1}{2} (Q_{x_1}^{U_0})^2 Q_{x_j}^{U_0}
 \end{aligned} \quad (23)$$

wreszcie

$$\begin{aligned}
 s_{x_1 x_j x_k}^{U_0} \frac{df}{df} \frac{x_1 x_j x_k}{|U_0|} \cdot \frac{\partial^3 |U_0|}{\partial x_1 \partial x_j \partial x_k} &= \operatorname{Re}(s_{x_1 x_j x_k}^{U_0}) + s_{x_1}^{U_0} \cdot Q_{x_j}^{U_0} Q_{x_k}^{U_0} + \\
 &+ s_{x_j}^{U_0} Q_{x_1}^{U_0} Q_{x_k}^{U_0} + s_{x_k}^{U_0} Q_{x_1}^{U_0} Q_{x_j}^{U_0} + Q_{x_1 x_j}^{U_0} Q_{x_k}^{U_0} + \\
 &+ Q_{x_1 x_k}^{U_0} Q_{x_j}^{U_0} + Q_{x_j x_k}^{U_0} Q_{x_1}^{U_0}
 \end{aligned} \quad (24)$$

1

$$\begin{aligned}
 Q_{x_1 x_j x_k}^{U_0} \frac{df}{df} x_1 x_j x_k \frac{\partial^3 \varphi}{\partial x_1 \partial x_j \partial x_k} &= \operatorname{Im}(s_{x_1 x_j x_k}^{U_0}) - s_{x_1 x_j}^{U_0} \cdot Q_{x_k}^{U_0} - \\
 &- s_{x_1 x_k}^{U_0} Q_{x_j}^{U_0} - s_{x_j x_k}^{U_0} Q_{x_1}^{U_0} - s_{x_1}^{U_0} Q_{x_j x_k}^{U_0} - \\
 &- s_{x_j}^{U_0} Q_{x_1 x_k}^{U_0} - s_{x_k}^{U_0} Q_{x_1 x_j}^{U_0} + Q_{x_1}^{U_0} Q_{x_j}^{U_0} Q_{x_k}^{U_0}
 \end{aligned} \quad (25)$$

Wzory dla złożonych funkcji układowych podano w pracy [10].

Tak więc dla obliczenia wrażliwości małoprzrostowej prostej funkcji układowej na zmiany, np. n parametrów metodą obwodów dołączonych należy przeprowadzić analizę:

- obwodu podstawowego N i dołączonego N^0 (wrażliwości 1 rzędu),
- n obwodów podstawowych ($N^{0,1}$, $i = 1, \dots, n$) zasilanych przez SPM 1 A połączoną kolejno równolegle do każdego ze zmieniających się elementów jeśli jest to dwójnik lub równolegle do gałęzi sterowanych, jeśli zmieniającym się parametrem jest współczynnik sterowania źródła sterowanego (wrażliwości 2 rzędu),
- 1 obwodów podstawowych (gdzie 1 - liczba zmieniających się współczynników sterowania źródeł sterowanych) zasilanych kolejno przez SPM 1 A połączoną równolegle do gałęzi sterujących zmieniających się źródeł

(wrażliwości 3 rzędu), czyli liczba niezbędnych analiz obwodu do obliczenia wrażliwości 1, 2 i 3 rzędu wynosi

$$N = 2 + n + 1. \quad (26)$$

4. Zastosowanie

Jak już wspomniano wrażliwości wyższych rzędów mogą być wykorzystane również do lepszej aproksymacji funkcji układowych dla większych, niż to było możliwe przy uwzględnieniu tylko wrażliwości 1 rzędu, odchyłek wartości parametrów obwodu. Przeanalizujemy dokładność aproksymacji modułu funkcji układowej T .

Gdy uwzględnione zostaną wrażliwości 1 rzędu wówczas odchyłka

$$t'_{|T|} = \sum_{i=1}^n S_{x_i}^{|T|} t_i, \quad (27)$$

gdzie

n - liczba parametrów obwodu uwzględnionych przy obliczaniu wrażliwości 1 rzędu,

t_i - odchyłka i -go parametru x_i .

Po uwzględnieniu wrażliwości 1 i 2 rzędu odchyłka aproksymowana jest zależnością

$$t''_{|T|} = \sum_{i=1}^n S_{x_i}^{|T|} t_i + \sum_{i=1}^m \sum_{j=1}^m S_{x_i x_j}^{|T|} t_i t_j \quad (28)$$

gdzie

m - liczba parametrów obwodu uwzględnionych przy obliczaniu wrażliwości 2 rzędu,

t_j - odchyłka j -go parametru x_j .

Analogicznie, gdy uwzględnimy wrażliwości 1, 2 i 3 rzędu

$$\begin{aligned} t'''_{|T|} &= \sum_{i=1}^n S_{x_i}^{|T|} t_i + \sum_{i=1}^m \sum_{j=1}^m S_{x_i x_j}^{|T|} t_i t_j + \\ &+ \sum_{i=1}^p \sum_{j=1}^p \sum_{k=j}^p S_{x_i x_j x_k}^{|T|} t_i t_j t_k \end{aligned} \quad (29)$$

gdzie

σ - liczba parametrów obwodu uwzględnionych przy obliczeniu wrażliwości 3 rzędu,

τ_k - odchyłka k-go parametru x_k .

Na uwagę zasługuje fakt, że w zależnościach (28) (29) występują wrażliwości modułów funkcji układowych a nie części rzeczywiste wrażliwości funkcji układowych.

Analogicznie, jak dla wrażliwości 1 rzędu, można i dla wrażliwości wyższych rzędów zdefiniować kres górny wrażliwości małoprzyrostowych jako tę wartość odchyłki parametrów, dla której moduł względnej różnicy między odchyłką funkcji układowej aproksymowanej zależnością (27) (28) lub (29) a dokładną wartością tej odchyłki jest mniejszy od zadanej wartości ϵ ($\epsilon = 0,005; 0,01; 0,05; 0,1$) [3, 7, 10].

Dla najgorszych warunków pracy (dla wrażliwości 1 rzędu) i równych (co do modułów) tolerancyjnych parametrów zależności (27) (28) (29) redukują się do postaci

$$\tau_{|T|}^1 = a\tau, \quad (30)$$

$$\tau_{|T|}^2 = a\tau + b\tau^2, \quad (31)$$

$$\tau_{|T|}^3 = a\tau + b\tau^2 + c\tau^3 \quad (32)$$

Aproksymacja odchyłki jest przedstawiona w postaci potęgowego szeregu Taylora, więc uwzględnienie kolejnego wyrazu rozwinięcia zmniejsza resztę, czyli błąd aproksymacji.

Oznaczmy dokładną wartość odchyłki modułu funkcji układowej przez $\tau_{|T|}^0$ wówczas kres górny wrażliwości małoprzyrostowych można wyznaczyć z zależności:

$$\left| \frac{\tau_{|T|}^1 - \tau_{|T|}^0}{\tau_{|T|}^0} \right| = \epsilon \quad (33)$$

dla wrażliwości 1 rzędu,

$$\left| \frac{\tau_{|T|}^2 - \tau_{|T|}^0}{\tau_{|T|}^0} \right| = \epsilon \quad (34)$$

dla wrażliwości 1 i 2 rzędu

$$\left| \frac{\tau_{|T|}^3 - \tau_{|T|}^0}{\tau_{|T|}^0} \right| = \epsilon \quad (35)$$

dla wrażliwości 1, 2 i 3 rzędu.

Zilustrujmy te wyniki prostymi, dla przejrzystości, przykładami. Bardziej złożone podano w pracy [10].

Przykład 1

Należy określić kres górny wrażliwości małoprzrostowej dla wrażliwości 1, 2 i 3 rzędu oporowego dzielnika napięcia EG_1G_2 dla najgorszych warunków pracy dzielnika ($t_1 = t_{G1} = t = -t_{G2} = -t_2$) jeśli napięcie wyjściowe $T = U_0$ zbierane jest z G_2 , $t_E = 0$ a nominalna wartości parametrów: $E = 3 V$, $G_1 = 1 S$, $G_2 = 0,5 S$.

Odchyłka napięcia U_0 dla najgorszych warunków pracy aproksymowana jest zależnością

$$\begin{aligned}
 t_{U_0} &= (s_{G_1}^{U_0} t_1 + s_{G_2}^{U_0} t_2) + (s_{G_1^2}^{U_0} t_1^2 + s_{G_1 G_2}^{U_0} t_1 t_2 + s_{G_2^2}^{U_0} t_2^2) + \\
 &+ s_{G_1^3}^{U_0} t_1^3 + s_{G_1^2 G_2}^{U_0} t_1^2 t_2 + s_{G_1 G_2^2}^{U_0} t_1 t_2^2 + s_{G_2^3}^{U_0} t_2^3 = \\
 &= (s_{G_1}^{U_0} - s_{G_2}^{U_0}) t + (s_{G_1^2}^{U_0} + s_{G_2^2}^{U_0} - s_{G_1 G_2}^{U_0}) t^2 + \\
 &+ (s_{G_1^3}^{U_0} + s_{G_1 G_2^2}^{U_0} - s_{G_1^2 G_2}^{U_0} - s_{G_2^3}^{U_0}) t^3 = \frac{2}{3} t - \frac{2}{9} t^2 + \frac{2}{27} t^3.
 \end{aligned}$$

Stąd można obliczyć, że kres górny tolerancji $t = t_g$ wynosi:

- dla wrażliwości 1 rzędu $t_g = \pm 3 e$,
- dla wrażliwości 1 i 2 rzędu $t_g = \pm 3 \sqrt{|e|}$,
- dla wrażliwości 1, 2 i 3 rzędu $t_g = \pm 3 \sqrt[3]{|e|}$.

W tablicy 2 podano kresy górne tolerancji dla kilku wartości e .

Tablica 2

$ tg $ dla wrażliwości rzędu:	$e = 0,05$	$e = 0,01$	$e = 0,05$	$e = 0,1$
1	0,015	0,03	0,15	0,3
1 i 2	0,212	0,3	0,671	0,949
1, 2 i 3	0,513	0,646	1,11	1,393

Przykład 2

Dzielnik z poprzedniego przykładu zastąpiono dzielnikiem EGC. Nominalne wartości: $E = 1 \text{ V}$, $G = 1 \text{ S}$, $\omega C = 1 \text{ S}$. Funkcja układowa $T = U_0$, gdzie U_0 napięcie na zaciekach kondensatora.

Kresy górne tolerancji i modułu napięcia U_0 dla najniekorzystniejszych warunków pracy ($t = t_G = -t_C$) dla kilku wartości ϵ podano w tablicy 3.

Tablica 3

$ tg $ dla wrażliwości rzędu:	$\epsilon = 0,005$	$\epsilon = 0,01$	$\epsilon = 0,05$	$\epsilon = 0,1$
1	0,01	0,02	0,088	0,16
1 1 2	0,102	0,145	0,31	0,51
1, 2 1 3	0,215	0,27	0,428	0,52'

5. Wnioski

Wykorzystanie wrażliwości wyższych rzędów do zwiększenia dokładności aproksymacji lub rozszerzenia przedziału dopuszczalnych odchyłek parametrów przy stałym błędzie aproksymacji funkcji układowej budzi, ze względu na konkurencyjny w porównaniu z analizą wielokoprostową czas obliczeń, uzasadnioną nadzieję na ich szersze zastosowanie.

Uwzględnienie wrażliwości wyższych, niż 3 rzędów nie wymaga dodatkowych analiz obwodu, wydłużając się jednak wzory końcowe.

LITERATURA

- [1] Calahan D.: Projektowanie układów elektronicznych za pomocą maszyn cyfrowych, WNT, Warszawa 1978.
- [2] Chua L., Pen-M.L.: Komputerowa analiza układów elektronicznych, WNT, Warszawa 1981.
- [3] Stybliński M.: Metody analizy i optymalizacji tolerancji parametrów układów elektronicznych, WNT, Warszawa 1981.
- [4] Seth A.K., Roe P.H.: Higher Derivative Network Sensitivities Using Adjoint Network, Int. J. Cir. Theory Appl., Vol. 1, 215-226 (1973).
- [5] Richards G.A.: Second-Derivative Sensitivity Using the Concept of the Adjoint Network, El. Lett., 5, 398-399 (1969).
- [6] Goddard P.J., Spence R.: Efficient Method for Calculation of First and Second-Order Network Sensitivities, El. Lett., 5, 351-352 (1969).
- [7] Metody statystycznej i wrażliwościowej analizy i optymalizacji układów, Wydawnictwo Politechniki Warszawskiej, Warszawa 1981.
- [8] Chojcan J., Lasek L.: Metody analizy wrażliwościowej układów elektronicznych, skrypt uczelniany Politechniki Śląskiej, wyd. II, Gliwice 1982.

- [9] Chojcan J.: Analiza wrażliwości wyższych rzędów, Materiały VI KKTO1UE s. 156-161, Gliwice 1983.
- [10] Chojcan J.: Obliczanie wrażliwości wyższych rzędów, Raport wewnętrzny Instytutu Elektroniki, Gliwice 1983.

Recenzent: doc. dr hab. inż. Michał Tadeusiewicz

Wpłynęło do redakcji dnia 10 maja 1984 r.

АНАЛИЗ ЧУВСТВИТЕЛЬНОСТИ МАЛЫХ ПРИРАЩЕНИИ ВЫСШИХ ПОРЯДКОВ

Резюме

В статье представлен анализ чувствительности, методом присоединённых схем, второго и третьего порядка. Рассматривается применение его к анализу разбросов выходов электронных схем. Представлены численные примеры.

SOLVING OF HIGHER ORDER NETWORK SENSITIVITIES AND THEIR APPLICATIONS

Summary

In the paper formulae for solving second and third order network sensitivities in the frequency domain and their application to the approximation of the transfer functions for larger change of parameters are given.