

Jan CHOJCAN

Andrzej KUKIEŁKA

Politechnika Śląska, Instytut Elektroniki

ZWIĄZKI WRAŻLIWOŚCIOWE W RÓWNOLEGLYCH STRUKTURACH POŁĄCZEŃ AKTYWNYCH CZWÓRNIKÓW DUALNYCH

Streszczenie. W artykule rozważano obwody w postaci połączenia równoległego czwórników aktywnych. Dokonano inferencji podobieństwa dualnego z inwersją i konwersją impedancji oraz wykorzystano odpowiednie zależności wzmocnień napięciowego i prądowego tych układów [6] celem przeprowadzenia analizy wrażliwości układu czwórników połączonych równolegle.

Uzyskane związki są rozszerzeniem dotychczasowej teorii i mogą być pożyteczne przy transformacji układów ze wzmacniaczami napięciowymi na układy z konwejerami prądowymi (CC).

SENSITIVITY PROPERTIES OF DUAL ACTIVE TWO-PORTS IN PARALLEL CONNECTIONS

Summary. In the paper four-terminal active networks in parallel connection are considered. The transfer and sensitivity properties of similar networks are given. The transform of connections for passive and active two-ports and changes of their internal structures have been noticed. Some interesting properties of sensitivity of networks functions of similar networks with two-ports are derived.

1. Wstęp

W teorii obwodów analizowane są różne struktury obwodów podobnych mających określone wartości. W niniejszej pracy podobieństwo obwodów jest rozumiane w sensie podanym w pracach [1] i [2]. Obwód oryginalny jest indeksowany przez prim, a podobny do niego dualnie jest indeksowany przez bis. Wiążąc ze sobą impedancje elementów w gałęziach k' i k'' za pomocą dwóch relacji:

a) inwersją impedancji wyrażoną wzorem:

$$Z_k' \cdot Z_k'' = Z_i^2, \text{ (gdzie } Z_i^2 \text{ - to impedancja inwersji),}$$

b) konwersją impedancji wyrażoną wzorem:

$$\frac{Z_k'}{Z_k} = A, \text{ (gdzie } A \text{ - to stała konwersji impedancji),}$$

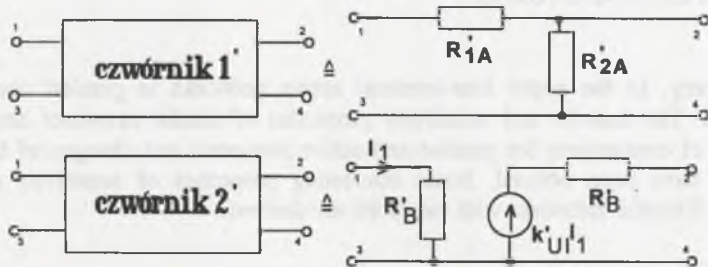
Z_k', Z_k'' - impedancje elementów k' i k'' obwodu pierwszego i drugiego;

Dla układów pasywnych można podać [4, 5] odpowiednie zależności, jakie zachodzą między wrażliwościami. Rozszerzenie teorii sformułowanej w pracach [1 i 2] zawarto w pracy [6], natomiast rozważania wrażliwościowe zostaną tutaj rozszerzane na układy z czwórnikami aktywnymi.

Analizie poddano klasyczne źródła będące czwórnikami aktywnymi: źródło napięciowe sterowane prądowo (ŻNSP) oraz źródło prądowe sterowane napięciowo (ŻPSP).

2. Połączenie równoległe czwórników - oryginał

Aby rozważania były bardziej czytelne, analizie poddano dwa czwórniki o prostych strukturach wewnętrznych. Należy jednak zaznaczyć, iż badane były obwody o znacznie bardziej złożonej strukturze, których analiza dała wyniki takie, jak przytoczone poniżej.

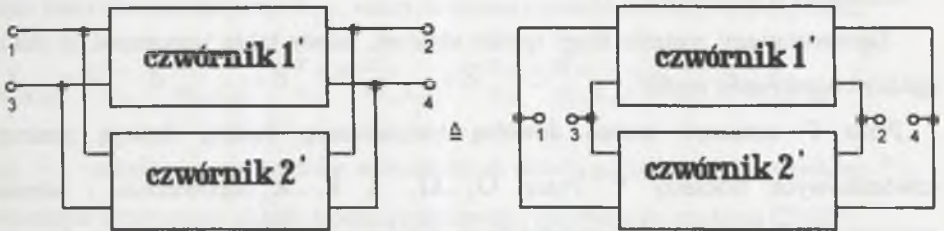


Rys. 1. Dwa czwórniki poddane analizie. Czwórnik 1' - pasywny, czwórnik 2' - aktywny

Fig. 1. Two Analyzed Two-Ports. Two-Port 1' - Passive, Two-Port 2' - Active

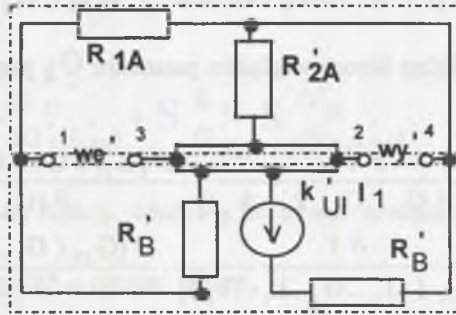
Macierze admitancyjne poszczególnych czwórników Y_A' - macierz admitancyjna czwórnika pasywnego, Y_B' - czwórnika aktywnego:

$$Y'_A = \begin{bmatrix} G'_{1A} & -G'_{1A} \\ -G'_{1A} & G'_{1A} + G'_{2A} \end{bmatrix} \quad Y'_B = \begin{bmatrix} G'_B & 0 \\ -k'_{UI} \cdot G_B^2 & G'_B \end{bmatrix}$$



Rys. 2. Równoległe połączenie dwóch czwórników oraz ten sam układ czwórników przerysowany tak, aby był spełniony warunek planarności - schematy blokowe
Fig. 2. Paralell Connection Of Two-Ports. Block Diagram

Czwórnik 2' został opisany w sposób, jaki sugeruje jego położenie w obwodzie! Analizowany układ czwórników przedstawiono na rys. 3.



Rys. 3. Równoległe połączone czwórników z wyodrębnionymi strukturami wewnętrznymi
Fig. 3. Paralell Connection Of Two-Ports With Selected Inside Structures

Macierz Y omawianego układu:

$$Y'_A + Y'_B = \begin{bmatrix} G'_{1A} + G'_B & -G'_{1A} \\ -G'_{1A} - k'_{UI} \cdot G_B^2 & G'_{1A} + G'_{2A} + G'_B \end{bmatrix}$$

Transmitancje napięciowa i prądowa obwodu oryginalnego przyjmą więc postać:

$$K'_U = -\frac{G'_{21}}{G'_{22}} = \frac{G'_{1A} + k'_{UI} \cdot G_B^2}{G'_{1A} + G'_{2A} + G'_B}; \quad K'_I = -\frac{G'_{21}}{G'_{11}} = \frac{G'_{1A} + k'_{UI} \cdot G_B^2}{G'_{1A} + G'_B} \quad (1)$$

Obliczenia wrażliwości można dokonać dwutorowo:

- 1) różniczkując odpowiednią transmitancję względem kolejnych impedancji,
- 2) różniczkując odpowiednią transmitancję wyrażoną poprzez parametry czwórnikowe wspólnej macierzy Y (parametry czwórnikowe macierzy są funkcją odpowiednich admitancji w obwodzie).

Zaprezentowany zostanie drugi sposób obliczeń, należy także wspomnieć, iż oba dały zgodny i oczekiwany wynik.

Przez F oznaczyć można dowolną transmitancję, będącą funkcją parametrów czwórnikowych macierzy Y . Przez $G_1 \dots G_n$ i $k_1 \dots k_n$ odpowiednio - admitancje poszczególnych elementów i parametry wzmocnień wewnętrznych czwórników aktywnych - elementy te wpływają na parametry czwórnikowe macierzy Y , a w konsekwencji funkcję układową F :

$$F = f (G_{11} (G_1 \dots G_n , k_1 \dots k_n) \quad G_{12} (G_1 \dots G_n , k_1 \dots k_n) \\ G_{21} (G_1 \dots G_n , k_1 \dots k_n) \quad G_{22} (G_1 \dots G_n , k_1 \dots k_n))$$

Wrażliwość bezwzględna liczona względem parametru G_k przyjmie następującą postać:

$$S = \frac{\partial f}{\partial [G_{11} (G_1 \dots G_n , k_1 \dots k_n)]} \cdot \frac{\partial [G_{11} (G_1 \dots G_n , k_1 \dots k_n)]}{\partial (G_k, k_k)} + \\ + \frac{\partial f}{\partial [G_{12} (G_1 \dots G_n , k_1 \dots k_n)]} \cdot \frac{\partial [G_{12} (G_1 \dots G_n , k_1 \dots k_n)]}{\partial (G_k, k_k)} + \\ + \frac{\partial f}{\partial [G_{21} (G_1 \dots G_n , k_1 \dots k_n)]} \cdot \frac{\partial [G_{21} (G_1 \dots G_n , k_1 \dots k_n)]}{\partial (G_k, k_k)} + \\ + \frac{\partial f}{\partial [G_{22} (G_1 \dots G_n , k_1 \dots k_n)]} \cdot \frac{\partial [G_{22} (G_1 \dots G_n , k_1 \dots k_n)]}{\partial (G_k, k_k)} \quad (2)$$

Natomiast wrażliwość względną liczoną względem parametrów admitancyjnych i współczynników wzmocnień wewnętrznych (G_k, k_k) można wyrazić zależnością:

$$S_{(G_k, k_k)}^F = S_{G_{11}}^F \cdot S_{(G_k, k_k)}^{G_{11}} + S_{G_{12}}^F \cdot S_{(G_k, k_k)}^{G_{12}} + S_{G_{21}}^F \cdot S_{(G_k, k_k)}^{G_{21}} + S_{G_{22}}^F \cdot S_{(G_k, k_k)}^{G_{22}} \quad (3)$$

Jeżeli za funkcję układową F przyjmimy transmitancje napięciową i prądową, zapisać można wrażliwości tych transmitancji na zmianę parametrów czwórnikowych:

$$S_{(G_k, k_k)}^{K_U} = S_{G_{11}}^{K_U} \cdot S_{(G_k, k_k)}^{G_{11}} + S_{G_{12}}^{K_U} \cdot S_{(G_k, k_k)}^{G_{12}} + S_{G_{21}}^{K_U} \cdot S_{(G_k, k_k)}^{G_{21}} + S_{G_{22}}^{K_U} \cdot S_{(G_k, k_k)}^{G_{22}} \quad (4)$$

Uwzględniając w wyrażeniach (2), (3) i (4) parametry analizowanego obwodu, można zapisać wrażliwości względne transmitancji obwodu oryginalnego. Ponieważ analizowany obwód posiada jeden element aktywny K_U , wzory te można uprościć do następującej postaci:

$$S_{(G_k, k_{UI})}^{K_U} = S_{G_{11}}^{K_U} \cdot S_{(G_k, k_{UI})}^{G_{11}} + S_{G_{12}}^{K_U} \cdot S_{(G_k, k_{UI})}^{G_{12}} + S_{G_{21}}^{K_U} \cdot S_{(G_k, k_{UI})}^{G_{21}} + S_{G_{22}}^{K_U} \cdot S_{(G_k, k_{UI})}^{G_{22}} \quad (4a)$$

gdzie: G_k - admitancje parametrów wewnętrznych układu połączonych czwórników, k_{UI} - wzmocnienie wewnętrzne układu źródła napięciowego sterowanego prądem (ŻNSP).

Ponieważ transmitancja napięciowa K_U jest ilorazem, który wyraża się wzorem

$$K_U = -\frac{G_{21}}{G_{22}}, \text{ równania można uprościć eliminując parametry } S_{(G_k, k_{UI})}^{G_{11}} \text{ i } S_{(G_k, k_{UI})}^{G_{12}},$$

gdź w konsekwencji ich wpływ na wrażliwość $S_{(G_k, k_{UI})}^{K_U}$ jest zerowy! Wówczas wzór (4a)

można napisać w postaci:

$$S_{(G_k, k_{UI})}^{K_U} = S_{G_{21}}^{K_U} \cdot S_{(G_k, k_{UI})}^{G_{21}} + S_{G_{22}}^{K_U} \cdot S_{(G_k, k_{UI})}^{G_{22}} \quad (4b)$$

Natomiast wrażliwość prądowej funkcji układowej na zmianę admitancji G_k i współczynników wzmocnień wewnętrznych k_{UI} napisać można:

$$S_{(G_k, k_{UI})}^{K_I} = S_{G_{11}}^{K_I} \cdot S_{(G_k, k_{UI})}^{G_{11}} + S_{G_{12}}^{K_I} \cdot S_{(G_k, k_{UI})}^{G_{12}} + S_{G_{21}}^{K_I} \cdot S_{(G_k, k_{UI})}^{G_{21}} + S_{G_{22}}^{K_I} \cdot S_{(G_k, k_{UI})}^{G_{22}} \quad (5)$$

ponieważ $K_I = -\frac{G_{21}}{G_{11}}$, wzór ten da się uprościć do postaci:

$$S_{(G_k, k_{UI})}^{K_I} = S_{G_{11}}^{K_I} \cdot S_{(G_k, k_{UI})}^{G_{11}} + S_{G_{21}}^{K_I} \cdot S_{(G_k, k_{UI})}^{G_{21}} \quad (5a)$$

Wrażliwości względne transmitancji K_U i K_I na zmiany parametrów czwórnikowych macierzy Y' można przedstawić w postaci:

$$S_{G_{21}}^{K_U} = \frac{\partial K_U}{\partial G_{21}} \cdot \frac{G_{21}}{K_U} = \frac{\partial}{\partial G_{21}} \left(-\frac{G_{21}}{G_{22}} \right) \cdot \frac{G_{21}}{K_U} = 1; \quad S_{G_{21}}^{K_I} = \frac{\partial K_I}{\partial G_{21}} \cdot \frac{G_{21}}{K_I} = \frac{\partial}{\partial G_{21}} \left(-\frac{G_{21}}{G_{11}} \right) \cdot \frac{G_{21}}{K_I} = 1$$

$$S_{G_{22}}^{K_U} = \frac{\partial K_U}{\partial G_{22}} \cdot \frac{G_{22}}{K_U} = \frac{\partial}{\partial G_{22}} \left(-\frac{G_{21}}{G_{22}} \right) \cdot \frac{G_{22}}{K_U} = -1; \quad S_{G_{11}}^{K_I} = \frac{\partial K_I}{\partial G_{11}} \cdot \frac{G_{11}}{K_I} = \frac{\partial}{\partial G_{11}} \left(-\frac{G_{21}}{G_{11}} \right) \cdot \frac{G_{11}}{K_I} = -$$

Wrażliwości względne parametru czwórnikowego G_{11} na zmianę poszczególnych admitancji

(G_{1A} , G_{2A} , G_B) oraz zmianę wzmocnienia wewnętrznego k_{UI} :

$$S_{G_{1A}}^{G_{11}} = \frac{\partial G_{11}}{\partial G_{1A}} \cdot \frac{G_{1A}}{G_{11}} = \frac{\partial}{\partial G_{1A}} (G_{1A} + G_B) \cdot \frac{G_{1A}}{G_{11}} = \frac{G_{1A}}{G_{11}} = \frac{G_{1A}}{G_{1A} + G_B}$$

$$S_{G_{2A}}^{G_{11}} = \frac{\partial G_{11}}{\partial G_{2A}} \cdot \frac{G_{2A}}{G_{11}} = \frac{\partial}{\partial G_{2A}} (G_{1A} + G_B) \cdot \frac{G_{2A}}{G_{11}} = 0$$

$$S_{G_B}^{G_{11}} = \frac{\partial G_{11}}{\partial G_B} \cdot \frac{G_B}{G_{11}} = \frac{\partial}{\partial G_B} (G_{1A} + G_B) \cdot \frac{G_B}{G_{11}} = \frac{G_B}{G_{11}} = \frac{G_B}{G_{1A} + G_B}$$

$$S_{k_{UI}}^{G_{11}} = \frac{\partial G_{11}}{\partial k_{UI}} \cdot \frac{k_{UI}}{G_{11}} = \frac{\partial}{\partial k_{UI}} (G_{1A} + G_B) \cdot \frac{k_{UI}}{G_{11}} = 0$$

Wzory na wrażliwości względne parametru czwórnikowego G_{21} na zmianę poszczególnych

admitancji (G_{1A} , G_{2A} , G_B) oraz zmianę wzmocnienia wewnętrznego k_{UI} mają postać:

$$S_{G_{1A}}^{G_{21}} = \frac{\partial G_{21}}{\partial G_{1A}} \cdot \frac{G_{1A}}{G_{21}} = \frac{\partial}{\partial G_{1A}} (-G_{1A} - k_{UI} \cdot G_B^2) \cdot \frac{G_{1A}}{G_{21}} = -\frac{G_{1A}}{G_{21}} = -\frac{G_{1A}}{G_{1A} + k_{UI} \cdot G_B^2}$$

$$S_{G_{2A}}^{G_{21}} = \frac{\partial G_{21}}{\partial G_{2A}} \cdot \frac{G_{2A}}{G_{21}} = \frac{\partial}{\partial G_{2A}} (-G_{1A} - k_{UI} \cdot G_B^2) \cdot \frac{G_{2A}}{G_{21}} = 0$$

$$S_{G_B}^{G_{21}} = \frac{\partial G_{21}}{\partial G_B} \cdot \frac{G_B}{G_{21}} = \frac{\partial}{\partial G_B} (-G_{1A} - k_{UI} \cdot G_B^2) \cdot \frac{G_B}{G_{21}} = -\frac{2 \cdot k_{UI} \cdot G_B^2}{G_{21}} = -\frac{2 \cdot k_{UI} \cdot G_B^2}{G_{1A} + k_{UI} \cdot G_B^2}$$

$$S_{k_{UI}}^{G_{21}} = \frac{\partial G_{21}}{\partial k_{UI}} \cdot \frac{k_{UI}}{G_{21}} = \frac{\partial}{\partial k_{UI}} (-G_{1A} - k_{UI} \cdot G_B^2) \cdot \frac{k_{UI}}{G_{21}} = -\frac{k_{UI} \cdot G_B^2}{G_{21}} = -\frac{k_{UI} \cdot G_B^2}{G_{1A} + k_{UI} \cdot G_B^2}$$

Wrażliwości względne parametru czwórnikowego G_{22} na zmianę poszczególnych admitancji

(G_{1A} , G_{2A} , G_B) oraz zmianę wzmocnienia wewnętrznego k_{UI} opisane są równaniami:

$$S_{G_{1A}}^{G_{22}} = \frac{\partial G_{22}}{\partial G_{1A}} \cdot \frac{G_{1A}}{G_{22}} = \frac{\partial}{\partial G_{1A}} (G_{1A} + G_{2A} + G_B) \cdot \frac{G_{1A}}{G_{11}} = \frac{G_{1A}}{G_{11}} = \frac{G_{1A}}{(G_{1A} + G_{2A} + G_B)}$$

$$S_{G_{2A}}^{G_{22}} = \frac{\partial G_{22}}{\partial G_{2A}} \cdot \frac{G_{2A}}{G_{22}} = \frac{\partial}{\partial G_{2A}} (G_{1A} + G_{2A} + G_B) \cdot \frac{G_{2A}}{G_{22}} = \frac{G_{2A}}{G_{22}} = \frac{G_{2A}}{(G_{1A} + G_{2A} + G_B)}$$

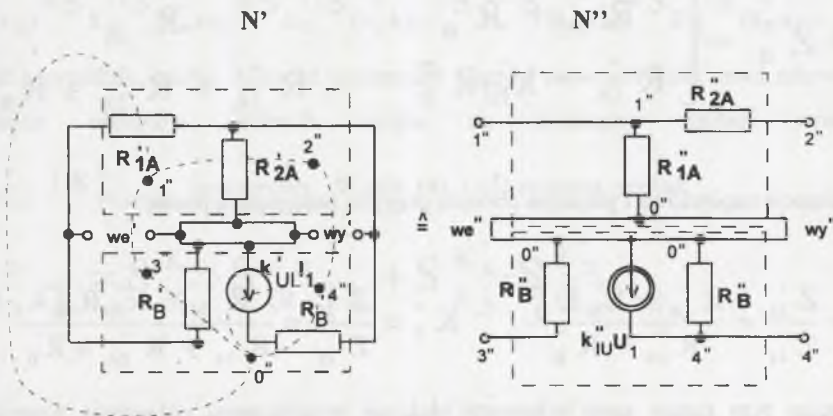
$$S_{G_B}^{G_{22}} = \frac{\partial G_{22}}{\partial G_B} \cdot \frac{G_B}{G_{22}} = \frac{\partial}{\partial G_B} (G_{1A} + G_{2A} + G_B) \cdot \frac{G_B}{G_{22}} = \frac{G_B}{G_{22}} = \frac{G_B}{(G_{1A} + G_{2A} + G_B)}$$

$$S_{k_{UI}}^{G_{22}} = \frac{\partial G_{22}}{\partial k_{UI}} \cdot \frac{k_{UI}}{G_{22}} = \frac{\partial}{\partial k_{UI}} (G_{1A} + G_{2A} + G_B) \cdot \frac{k_{UI}}{G_{22}} = 0$$

Parametr G_{12} nie występuje ani w transmitancji prądowej, ani napięciowej – dlatego można pominąć jego analizę wrażliwościową.

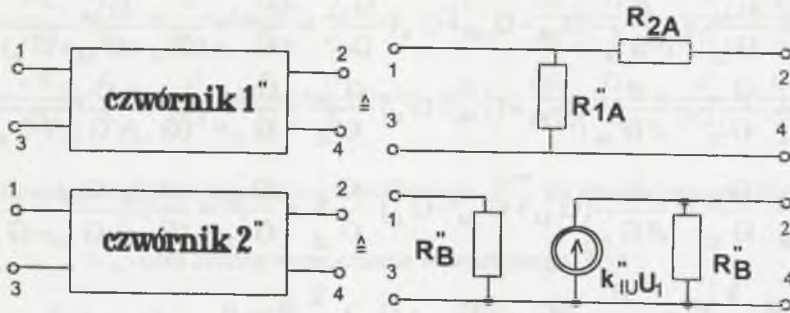
3. Połączenie równoległe czwórników - podobieństwo dualne

Pierwszym krokiem musi być znalezienie obwodu dualnego N'' , bez wnikania w konkretne zależności inwersyjne bądź konwersyjne. Przedstawiono to na rys. 4.



Rys. 4. Transformacja analizowanego układu oryginalnego N' w układ dualny N''
 Fig. 4. Transformation Of Original Analyzed Circuit N' Into Dual Circuit N''

Analizując powyższy rysunek zauważyć można, iż obwód podobny składa się z dwóch czwórników połączonych szeregowo, które scharakteryzowane są macierzą impedancyjną Z'' :



Rys.5. Schematy blokowe i wewnętrzne dwóch czwórników dualnych otrzymanych po transformacji oryginału Fig.5. Block Diagrams And Inside Structures Of Two Dual Two-Ports After Dual Transformation

Macierze impedancyjne po transformacji dualnej – odpowiednio czwórnika pasywnego i aktywnego, a także macierz tych samych czwórników połączonych równolegle:

$$Z_A'' = \begin{bmatrix} R_{1A}'' & R_{1A}'' \\ R_{1A}'' & R_{1A}'' + R_{2A}'' \end{bmatrix} \quad Z_B'' = \begin{bmatrix} R_B'' & 0 \\ k_{IU}'' R_B'' & R_B'' \end{bmatrix}$$

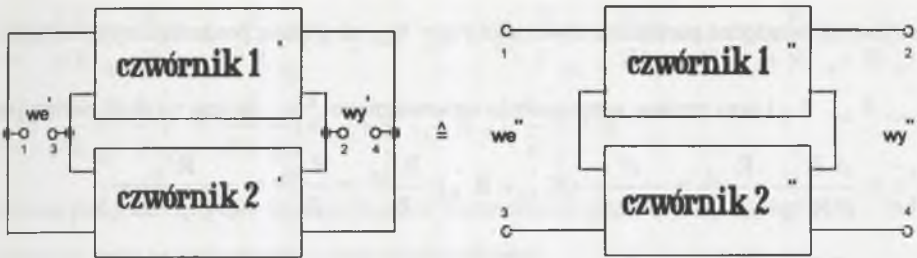
$$Z_A'' + Z_B'' = \begin{bmatrix} R_{1A}'' + R_B'' & R_{1A}'' \\ R_{1A}'' + k_{IU}'' R_B'' & R_{1A}'' + R_{2A}'' + R_B'' \end{bmatrix}$$

Transmitancje napięciowa i prądowa obwodu przyjmą następującą postać:

$$K_U'' = \frac{Z_{21}''}{Z_{11}''} = \frac{R_{1A}'' + k_{IU}'' R_B''}{R_{1A}'' + R_B''}; \quad K_I'' = \frac{Z_{21}''}{Z_{22}''} = \frac{R_{1A}'' + k_{IU}'' R_B''}{R_{1A}'' + R_{2A}'' + R_B''} \quad (6)$$

Porównując tym razem same schematy blokowe oryginalnego połączenia równoległego (rys. 2 i 3) oraz obwodu dualnego (rys. 4 i 5), rozpatrując oddzielnie struktury wewnętrzne poszczególnych bloczków (przedstawiono to na rys. 6) dojść można do ważnego wniosku:

Dla podobnego złożonego z równoległe połączonych czwórników: aktywnego i pasywnego (po spełnieniu warunku planarności) w jego obwodzie podobnym (dualnym) zmienia się struktura każdego z czwórników - na dualną, zmianie uległ także sposób połączenia tychże czwórników - w obwodzie dualnym połączenie równoległe oryginałów zamieniło się w połączenie szeregowe.



Rys. 6. Schematy blokowe: układu czwórników połączonych równoległe (oryginał) oraz układu czwórników połączonych szeregowo po transformacji dualnej

Fig. 6. Block Diagrams: Circuit Of Paralell Connection Of Two-Ports (Original Circuit) And Circuit Of Serial Connection Of Two-Ports After Dual Transformation

Można się zająć wrażliwościami transmitancji obwodu dualnego. W obwodzie czwórników połączonych szeregowo łatwiej dokonywać opisu parametrów za pomocą impedancji.

Wrażliwość transmitancji napięciowej:

$$S_{(R_{k,k}^{IU})}^{K_U} = S_{Z_{11}}^{K_U} \cdot S_{(R_{k,k}^{IU})}^{Z_{11}} + S_{Z_{12}}^{K_U} \cdot S_{(R_{k,k}^{IU})}^{Z_{12}} + S_{Z_{21}}^{K_U} \cdot S_{(R_{k,k}^{IU})}^{Z_{21}} + S_{Z_{22}}^{K_U} \cdot S_{(R_{k,k}^{IU})}^{Z_{22}} \quad (7a)$$

Wrażliwość transmitancji prądowej:

$$S_{(R_{k,k}^{IU})}^{K_I} = S_{Z_{11}}^{K_I} \cdot S_{(R_{k,k}^{IU})}^{Z_{11}} + S_{Z_{12}}^{K_I} \cdot S_{(R_{k,k}^{IU})}^{Z_{12}} + S_{Z_{21}}^{K_I} \cdot S_{(R_{k,k}^{IU})}^{Z_{21}} + S_{Z_{22}}^{K_I} \cdot S_{(R_{k,k}^{IU})}^{Z_{22}} \quad (7b)$$

Tak jak poprzednio, można dokonać uproszczeń wzorów na wrażliwości czwórnikowe przez pominięcie ułamków, których wpływ na ostateczny kształt wrażliwości

$S_{(R_{k,k}^{IU})}^{K_U}$ i $S_{(R_{k,k}^{IU})}^{K_I}$ jest zerowy. Wzory (4) i (5) przyjmą postać:

$$S_{(R_{k,k}^{IU})}^{K_U} = S_{Z_{11}}^{K_U} \cdot S_{(R_{k,k}^{IU})}^{Z_{11}} + S_{Z_{21}}^{K_U} \cdot S_{(R_{k,k}^{IU})}^{Z_{21}} \quad (8a)$$

oraz:

$$S_{(R_{k,k}^{IU})}^{K_I} = S_{Z_{21}}^{K_I} \cdot S_{(R_{k,k}^{IU})}^{Z_{21}} + S_{Z_{22}}^{K_I} \cdot S_{(R_{k,k}^{IU})}^{Z_{22}} \quad (8b)$$

Wrażliwości względne transmitancji na zmiany parametrów czwórnikowych macierzy Z'' można przedstawić w postaci:

$$S_{Z_{11}}^{K_U} = \frac{\partial K_U}{\partial Z_{21}} \cdot \frac{Z_{21}}{K_U} = \frac{\partial}{\partial Z_{21}} \left(\frac{Z_{21}}{Z_{11}} \right) \cdot \frac{Z_{21}}{K_U} = 1; \quad S_{Z_{21}}^{K_I} = \frac{\partial K_I}{\partial Z_{21}} \cdot \frac{Z_{21}}{K_I} = \frac{\partial}{\partial Z_{21}} \left(\frac{Z_{21}}{Z_{22}} \right) \cdot \frac{Z_{21}}{K_I} = 1$$

$$S_{Z_{11}}^{K_U} = \frac{\partial K_U}{\partial Z_{11}} \cdot \frac{Z_{11}}{K_U} = \frac{\partial}{\partial Z_{11}} \left(\frac{Z_{21}}{Z_{11}} \right) \cdot \frac{Z_{11}}{K_U} = -1; \quad S_{Z_{22}}^{K_I} = \frac{\partial K_I}{\partial Z_{22}} \cdot \frac{Z_{22}}{K_I} = \frac{\partial}{\partial Z_{22}} \left(\frac{Z_{21}}{Z_{22}} \right) \cdot \frac{Z_{22}}{K_I} = -1 \quad (9)$$

Wrażliwości względne parametru czwórnikowego R_{11} na zmianę poszczególnych impedancji

(R_{1A} , R_{2A} , R_B) oraz zmianę wzmocnienia wewnętrznego k_{IU} , można wyrazić następująco:

$$S_{R_{1A}}^{Z_{11}} = \frac{\partial Z_{11}}{\partial R_{1A}} \cdot \frac{R_{1A}}{Z_{11}} = \frac{\partial}{\partial R_{1A}} (R_{1A} + R_B) \cdot \frac{R_{1A}}{Z_{11}} = \frac{R_{1A}}{Z_{11}} = \frac{R_{1A}}{(R_{1A} + R_B)}$$

$$S_{R_{2A}}^{Z_{11}} = \frac{\partial Z_{11}}{\partial R_{2A}} \cdot \frac{R_{2A}}{Z_{11}} = \frac{\partial}{\partial R_{2A}} (R_{1A} + R_B) = 0$$

$$S_{k_{IU}}^{Z_{11}} = \frac{\partial Z_{11}}{\partial k_{IU}} \cdot \frac{k_{IU}}{Z_{11}} = \frac{\partial}{\partial k_{IU}} (R_{1A} + R_B) \cdot \frac{k_{IU}}{Z_{11}} = 0$$

$$S_{R_B}^{Z_{11}} = \frac{\partial Z_{11}}{\partial R_B} \cdot \frac{R_B}{Z_{11}} = \frac{\partial}{\partial R_B} (R_{1A} + R_B) \cdot \frac{R_B}{Z_{11}} = \frac{R_B}{Z_{11}} = \frac{R_B}{(R_{1A} + R_B)}$$

Wrażliwości względne parametru czwórnikowego R_{21} na zmianę poszczególnych

impedancji (R_{1A} , R_{2A} , R_B) oraz zmianę wzmocnienia wewnętrznego k_{IU} opisane są zależnościami:

$$S_{R_{1A}}^{Z_{21}} = \frac{\partial Z_{21}}{\partial R_{1A}} \cdot \frac{R_{1A}}{Z_{21}} = \frac{\partial}{\partial R_{1A}} (R_{1A} + k_{IU} \cdot R_B) \cdot \frac{R_{1A}}{Z_{21}} = \frac{R_{1A}}{Z_{21}} = \frac{R_{1A}}{(R_{1A} + k_{IU} \cdot R_B)}$$

$$S_{R_{2A}}^{Z_{21}} = \frac{\partial Z_{21}}{\partial R_{2A}} \cdot \frac{R_{2A}}{Z_{21}} = \frac{\partial}{\partial R_{2A}} (R_{1A} + k_{IU} \cdot R_B) \cdot \frac{R_{2A}}{Z_{21}} = 0$$

$$S_{R_B}^{Z_{21}} = \frac{\partial Z_{21}}{\partial R_B} \cdot \frac{R_B}{Z_{21}} = \frac{\partial}{\partial R_B} (R_{1A} + k_{IU} \cdot R_B) \cdot \frac{R_B}{Z_{21}} = 2 \cdot \frac{k_{IU} \cdot R_B}{Z_{21}} = 2 \cdot \frac{k_{IU} \cdot R_B}{(R_{1A} + k_{IU} \cdot R_B)}$$

$$S_{k_{IU}}^{Z_{21}} = \frac{\partial Z_{21}}{\partial k_{IU}} \cdot \frac{k_{IU}}{Z_{21}} = \frac{\partial}{\partial k_{IU}} (R_{1A} + k_{IU} \cdot R_B) \cdot \frac{k_{IU}}{Z_{21}} = \frac{k_{IU} \cdot R_B}{Z_{21}} = \frac{k_{IU} \cdot R_B}{(R_{1A} + k_{IU} \cdot R_B)}$$

Wrażliwości względne parametru czwórnikowego R_{22} na zmianę poszczególnych

impedancji (R_{1A} , R_{2A} , R_B) oraz zmianę wzmocnienia wewnętrznego k_{IU} określone są wyrażeniami:

$$S_{R_{1A}}^{Z_{22}} = \frac{\partial Z_{22}}{\partial R_{1A}} \cdot \frac{R_{1A}}{Z_{22}} = \frac{\partial}{\partial R_{1A}} (R_{1A} + R_{2A} + R_B) \cdot \frac{R_{1A}}{Z_{22}} = \frac{R_{1A}}{Z_{22}} = \frac{R_{1A}}{(R_{1A} + R_{2A} + R_B)}$$

$$S_{R_{2A}}^{Z_{22}} = \frac{\partial Z_{22}}{\partial R_{2A}} \cdot \frac{R_{2A}}{Z_{22}} = \frac{\partial}{\partial R_{2A}} (R_{1A} + R_{2A} + R_B) \cdot \frac{R_{2A}}{Z_{22}} = \frac{R_{2A}}{Z_{22}} = \frac{R_{2A}}{(R_{1A} + R_{2A} + R_B)}$$

$$S_{R_B}^{Z_{22}} = \frac{\partial Z_{22}}{\partial R_B} \cdot \frac{R_B}{Z_{22}} = \frac{\partial}{\partial R_B} (R_{1A} + R_{2A} + R_B) \cdot \frac{R_B}{Z_{22}} = \frac{R_B}{Z_{22}} = \frac{R_B}{(R_{1A} + R_{2A} + R_B)}$$

$$S_{k_{IU}}^{Z_{22}} = \frac{\partial Z_{22}}{\partial k_{IU}} \cdot \frac{k_{IU}}{Z_{22}} = \frac{\partial}{\partial k_{IU}} (R_{1A} + R_{2A} + R_B) \cdot \frac{k_{IU}}{Z_{22}} = 0$$

Ponieważ parametr Z_{12} nie występuje ani w transmitancji prądowej, ani napięciowej – można go pominąć wraz ze związanymi z nim wrażliwościami.

Wyprowadzenia powyższe określają ogólne zależności wrażliwości poszczególnych parametrów czwórnikowych na zmiany elementów Z_k'' i k_{IU}'' w obwodzie dualnym. Można zatem rozpatrzeć konkretne związki tych parametrów w obwodach dualnym i oryginalnym, uwzględniając równocześnie stałe inwersji oraz konwersji impedancji [1 i 2] oraz zdefiniowane w tej pracy parametry **dualnych impedancji inwersji oraz stałych dualnych konwersji impedancji wzmocnień czwórników połączonych równolegle**.

Po dokonaniu transformacji obwodu oryginalnego N' na dualny N'' logiczne wydaje się porównanie następujących wrażliwości:

$$\begin{aligned} S_{(R_k, k_{IU})}^{K_1} &= S_{Z_{21}}^{K_1} \cdot S_{(R_k, k_{IU})}^{Z_{21}} + S_{Z_{22}}^{K_1} \cdot S_{(R_k, k_{IU})}^{Z_{22}} & S_{(R_k, k_{IU})}^{K_U} &= S_{Z_{11}}^{K_U} \cdot S_{(R_k, k_{IU})}^{Z_{11}} + S_{Z_{21}}^{K_U} \cdot S_{(R_k, k_{IU})}^{Z_{21}} \\ \Downarrow \quad \Downarrow \quad \Downarrow \quad \Downarrow & & \Downarrow \quad \Downarrow \quad \Downarrow \quad \Downarrow & \\ S_{(G_k, k_{IU})}^{K_U} &= S_{G_{21}}^{K_U} \cdot S_{(G_k, k_{IU})}^{G_{21}} + S_{G_{22}}^{K_U} \cdot S_{(G_k, k_{IU})}^{G_{22}} & S_{(G_k, k_{IU})}^{K_1} &= S_{G_{11}}^{K_1} \cdot S_{(G_k, k_{IU})}^{G_{11}} + S_{G_{21}}^{K_1} \cdot S_{(G_k, k_{IU})}^{G_{21}} \end{aligned}$$

Okazuje się, iż niektóre z poddanych porównaniu wrażliwości względnych są sobie równe i są stałe - wynoszą odpowiednio 1 lub -1 i tak:

$$\begin{aligned} S_{Z_{11}}^{K_U} &= S_{G_{11}}^{K_1} = -1; & S_{Z_{21}}^{K_U} &= S_{G_{21}}^{K_1} = 1; \\ S_{Z_{21}}^{K_1} &= S_{G_{21}}^{K_U} = 1; & S_{Z_{22}}^{K_1} &= S_{G_{22}}^{K_U} = -1 \end{aligned} \quad (10)$$

Równości te nie zależą od inwersji bądź konwersji, są charakterystyczne dla każdego typu dualnych struktur wewnętrznych sprowadzonych do postaci czwórnika (wynika to bezpośrednio ze sposobu ich obliczania). Wartości te zdefiniować można jako **niezmienniki wrażliwości**.

W przytoczonych przekształceniach pominięto wrażliwości dające wynik zerowy, które po porównaniu z analogicznymi (także zerowymi) w obwodzie oryginalnym są sobie równe.

4. Połączenie równoległe czwórników - podobieństwo dualne z inwersją impedancji

Do obliczeń niezbędne jest przyjęcie założenia, wiążącego ze sobą parametry wzmocnień wewnętrznych k'_{UI} i k''_{IU} oraz impedancję inwersji Z_i^2 [6], co w konsekwencji doprowadzi do uproszczenia impedancji inwersji z równań wrażliwościowych.

$$\frac{k'_{UI}}{k''_{IU}} = Z_i^2 \quad \frac{k'_{UI}}{k''_{IU}} = \frac{\left[\frac{V}{A} \right]}{\left[\frac{A}{V} \right]} = \left[\frac{V^2}{A^2} \right] = \left[\frac{V}{A} \right]^2 = (Z_i)^2$$

W dalszej części rozważań wartość ta będzie określana jako **dualna impedancja inwersji wzmocnień wewnętrznych czwórników połączonych równoległe**.

Inwersję impedancji określa wzór $Z_i^2 = Z'_k \cdot Z''_k$, natomiast inwersję wzmocnień wzór

$$Z_i^2 = \frac{k'_{UI}}{k''_{IU}}. \text{ Wyrażenia te należy przekształcić do następujących postaci: } Z''_k = \frac{Z_i^2}{Z'_k}$$

$$\text{ i } k''_{IU} = \frac{k'_{UI}}{Z_i^2}.$$

Podstawiając tak określoną wartość wzmocnień i kolejnych k-tych parametrów impedancyjnych (opisane przez podwójny prim), upraszczając impedancje inwersji i dualne impedancje inwersji wzmocnień wewnętrznych w poszczególnych transmitancjach oraz dokonując porównania z odpowiednimi transmitancjami określonymi analogicznie w obwodzie oryginalnym, można napisać zależności na współczynniki wynikowe wrażliwości w postaci:

$$S_{R_{IA}}^{Z'_{11}} = \frac{R''_{IA}}{Z'_{11}} = \frac{R''_{IA}}{(R'_{IA} + R''_B)} \xrightarrow{\text{inwersja}} = \frac{1}{\frac{R'_{IA}}{1} + \frac{1}{R''_B}} = \frac{G'_{IA}}{(G'_{IA} + G'_B)} = S_{G'_{IA}}^{G'_{11}} = -S_{R'_{IA}}^{G'_{11}}$$

$$S_{R_B}^{Z'_{11}} = \frac{R''_B}{Z'_{11}} = \frac{R''_B}{(R'_{IA} + R''_B)} \xrightarrow{\text{inwersja}} = \frac{1}{\frac{1}{R'_{IA}} + \frac{1}{R''_B}} = \frac{G'_B}{(G'_{IA} + G'_B)} = S_{G'_B}^{G'_{11}} = -S_{R'_B}^{G'_{11}}$$

$$S_{R_{1A}}^{Z_{21}} = \frac{R_{1A}'}{Z_{21}''} = \frac{R_{1A}'}{(R_{1A}'' + k_{IU}'' \cdot R_B'')} \xrightarrow{\text{inwersja}} = \frac{1}{\left(\frac{1}{R_{1A}'} + k_{UI}' \cdot \frac{1}{R_B'}\right)} =$$

$$= \frac{G_{1A}'}{(G_{1A}' + k_{UI}' \cdot G_B')} = -\frac{G_{1A}'}{G_{21}'} = S_{G_{1A}'}^{G_{21}'} = -S_{R_{1A}'}^{G_{21}'}$$

$$S_{R_B}^{Z_{21}} = \frac{2 \cdot k_{IU}' \cdot R_B''}{Z_{21}''} = \frac{2 \cdot k_{IU}' \cdot R_B''}{(R_{1A}'' + k_{IU}'' \cdot R_B'')} \xrightarrow{\text{inwersja}} = \frac{2 \cdot k_{UI}' \cdot \frac{1}{R_B'}}{\left(\frac{1}{R_{1A}'} + k_{UI}' \cdot \frac{1}{R_B'}\right)} =$$

$$= \frac{2 \cdot k_{UI}' \cdot G_B'}{(G_{1A}' + k_{UI}' \cdot G_B')} = -\frac{2 \cdot k_{UI}' \cdot G_B'}{G_{21}'} = S_{G_B'}^{G_{21}'} = -S_{R_B}^{G_{21}'}$$

$$S_{k_{IU}}^{Z_{21}} = \frac{k_{IU}'' \cdot R_B''}{Z_{21}''} = \frac{k_{IU}'' \cdot R_B''}{(R_{1A}'' + k_{IU}'' \cdot R_B'')} \xrightarrow{\text{inwersja}} = \frac{k_{UI}' \cdot \frac{1}{R_B'}}{\left(\frac{1}{R_{1A}'} + k_{UI}' \cdot \frac{1}{R_B'}\right)} =$$

$$= \frac{k_{UI}' \cdot G_B'}{(G_{1A}' + k_{UI}' \cdot G_B')} = -\frac{k_{UI}' \cdot G_B'}{G_{21}'} = S_{k_{UI}}^{G_{21}'} = -S_{k_{IU}}^{G_{21}'}$$

$$S_{R_{1A}}^{Z_{22}} = \frac{R_{1A}'}{Z_{22}''} = \frac{R_{1A}'}{(R_{1A}'' + R_{2A}'' + R_B'')} \xrightarrow{\text{inwersja}} = \frac{1}{\left(\frac{1}{R_{1A}'} + \frac{1}{R_{2A}'} + \frac{1}{R_B'}\right)} = S_{G_{1A}'}^{G_{22}'} = -S_{R_{1A}'}^{G_{22}'}$$

$$S_{R_{2A}}^{Z_{22}} = \frac{R_{2A}'}{Z_{22}''} = \frac{R_{2A}'}{(R_{1A}'' + R_{2A}'' + R_B'')} \xrightarrow{\text{inwersja}} = \frac{1}{\left(\frac{1}{R_{1A}'} + \frac{1}{R_{2A}'} + \frac{1}{R_B'}\right)} = S_{G_{2A}'}^{G_{22}'} = -S_{R_{2A}'}^{G_{22}'}$$

$$S_{R_B}^{Z_{22}} = \frac{R_B'}{Z_{22}''} = \frac{R_B'}{(R_{1A}'' + R_{2A}'' + R_B'')} \xrightarrow{\text{inwersja}} = \frac{1}{\left(\frac{1}{R_{1A}'} + \frac{1}{R_{2A}'} + \frac{1}{R_B'}\right)} = S_{G_B'}^{G_{22}'} = -S_{R_B}^{G_{22}'}$$

Do wniosku opisanego wzorem (10) można dopisać kolejne, będące uogólnieniem wyprowadzonych wyżej zależności wrażliwościowych.

Wspólne dla obu wrażliwości współczynnika czwórnikowego Z_{21}'' :

$$S_{Z_k} Z_{21}'' = -S_{Z_k} G_{Z_k}^{21} \quad S_{k_{IU}} Z_{21}'' = S_{k_{UI}} G_{k_{UI}}^{21}$$

co można uogólnić do postaci:

$$S_{(Z_k'', k_{IU}'')} Z_{21}'' = \left| S_{(Z_k', k_{UI}')} G_{(Z_k', k_{UI}')}^{21} \right| \quad (11a)$$

Oraz odpowiednio dla pozostałych parametrów czwórnikowych Z_{11}'' i Z_{22}'' :

$$S_{Z_k} Z_{11}'' = -S_{Z_k} G_{Z_k}^{11} \quad S_{k_{IU}} Z_{11}'' = S_{k_{UI}} G_{k_{UI}}^{11} \quad \text{co daje w konsekwencji}$$

$$S_{(Z_k'', k_{IU}'')} Z_{11}'' = \left| S_{(Z_k', k_{UI}')} G_{(Z_k', k_{UI}')}^{11} \right| \quad (11b)$$

$$S_{Z_k} Z_{22}'' = -S_{Z_k} G_{Z_k}^{22} \quad S_{k_{IU}} Z_{22}'' = S_{k_{UI}} G_{k_{UI}}^{22} \quad \text{co daje w konsekwencji}$$

$$S_{(Z_k'', k_{IU}'')} Z_{22}'' = \left| S_{(Z_k', k_{UI}')} G_{(Z_k', k_{UI}')}^{22} \right| \quad (11c)$$

5. Połączenie równoległe czwórników - podobieństwo dualne z konwersją impedancji

Do obliczeń niezbędne jest przyjęcie założenia, wiążącego ze sobą parametry wzmocnień wewnętrznych k_{UI}' i k_{IU}'' oraz stałą konwersji impedancji A [6], co w konsekwencji doprowadzi do uproszczenia impedancji konwersji z równań wrażliwościowych.

$$k_{UI}' \cdot k_{IU}'' = A \quad k_{UI}' \cdot k_{IU}'' = \left[\frac{V}{A} \right] \cdot \left[\frac{A}{V} \right] = [1] = A$$

W dalszej części rozważań wartość ta będzie określana jako **stała dualna konwersja impedancji wzmocnień wewnętrznych czwórników połączonych równolegle**.

Konwersję impedancji określa wzór $A = \frac{Z_k}{Z_k}$, natomiast konwersję wzmocnień wzór

$$A = k_{UI} \cdot k_{IU}. \text{ Wyrażenia te należy przekształcić do następujących postaci: } Z_k'' = \frac{Z_k}{A} \text{ i}$$

$$k_{IU} = \frac{A}{k_{UI}}.$$

Dokonując porównań wrażliwości i tak jak poprzednio, upraszczając stałą konwersji impedancji oraz stałą dualną konwersję impedancję wzmocnień wewnętrznych, można napisać:

$$S_{R_{IA}}^{Z_{II}} = \frac{R_{IA}''}{Z_{II}''} = \frac{R_{IA}''}{(R_{IA}'' + R_B'')} \xrightarrow{\text{konwersja}} = \frac{R_{IA}'}{(R_{IA}' + R_B')} = \frac{\frac{1}{G_{IA}'}}{\frac{1}{G_{IA}'} + \frac{1}{G_B'}} = i(S_{G_{IA}''}) = -i(S_{R_{IA}''})$$

$$S_{R_B}^{Z_{II}} = \frac{R_B''}{Z_{II}''} = \frac{R_B''}{(R_{IA}'' + R_B'')} \xrightarrow{\text{konwersja}} = \frac{R_B'}{(R_{IA}' + R_B')} = \frac{\frac{1}{G_B'}}{\frac{1}{G_{IA}'} + \frac{1}{G_B'}} = i(S_{G_B''}) = -i(S_{R_B''})$$

$$S_{R_{IA}}^{Z_{2I}} = \frac{R_{IA}''}{Z_{2I}''} = \frac{R_{IA}''}{(R_{IA}'' + k_{IU}' \cdot R_B'')} \xrightarrow{\text{konwersja}} = \frac{R_{IA}'}{(R_{IA}' + \frac{1}{k_{UI}} \cdot R_B')} =$$

$$= \frac{\frac{1}{R_{IA}'}}{\left(\frac{1}{R_{IA}'} + \frac{1}{k_{UI}} \cdot \frac{1}{R_B'}\right)} = i(S_{G_{IA}''}) = -i(S_{R_{IA}''})$$

$$S_{R_B}^{Z_{2I}} = 2 \cdot \frac{k_{IU}' \cdot R_B''}{Z_{2I}''} = 2 \cdot \frac{k_{IU}' \cdot R_B''}{(R_{IA}'' + k_{IU}' \cdot R_B'')} \xrightarrow{\text{konwersja}} = 2 \cdot \frac{\frac{1}{k_{UI}} \cdot R_B'}{(R_{IA}' + \frac{1}{k_{UI}} \cdot R_B')} =$$

$$= 2 \cdot \frac{\frac{1}{k_{UI}} \cdot \frac{1}{G_B'}}{\left(\frac{1}{G_{IA}'} + \frac{1}{k_{UI}} \cdot \frac{1}{G_B'}\right)} = i(S_{G_B''}) = -i(S_{R_B''})$$

$$S_{k_{IU}}^{Z_{21}^{\cdot}} = \frac{k_{IU}^{\cdot} R_B^{\cdot}}{Z_{21}^{\cdot}} = \frac{k_{IU}^{\cdot} R_B^{\cdot}}{(R_{1A}^{\cdot} + k_{IU}^{\cdot} R_B^{\cdot})} \xrightarrow{\text{konwersja}} = \frac{\frac{1}{k_{UI}^{\cdot}} \cdot R_B^{\cdot}}{(R_{1A}^{\cdot} + \frac{1}{k_{UI}^{\cdot}} \cdot R_B^{\cdot})} = \frac{\frac{1}{k_{UI}^{\cdot}} \cdot \frac{1}{G_B^{\cdot}}}{(\frac{1}{G_{1A}^{\cdot}} + \frac{1}{k_{UI}^{\cdot}} \cdot G_{R_B^{\cdot}}^{\cdot})} = i(S_{k_{IU}}^{G_{21}^{\cdot}})$$

$$S_{R_{1A}}^{Z_{22}^{\cdot}} = \frac{R_{1A}^{\cdot}}{Z_{22}^{\cdot}} = \frac{R_{1A}^{\cdot}}{(R_{1A}^{\cdot} + R_{2A}^{\cdot} + R_B^{\cdot})} \xrightarrow{\text{konwersja}} = \frac{R_{1A}^{\cdot}}{(R_{1A}^{\cdot} + R_{2A}^{\cdot} + R_B^{\cdot})} = \frac{\frac{1}{G_{1A}^{\cdot}}}{(\frac{1}{G_{1A}^{\cdot}} + \frac{1}{G_{2A}^{\cdot}} + \frac{1}{G_B^{\cdot}})} = i(S_{G_{1A}}^{G_{22}^{\cdot}}) = -S_{R_{1A}}^{G_{22}^{\cdot}}$$

$$S_{R_{2A}}^{Z_{22}^{\cdot}} = \frac{R_{2A}^{\cdot}}{Z_{22}^{\cdot}} = \frac{R_{2A}^{\cdot}}{(R_{1A}^{\cdot} + R_{2A}^{\cdot} + R_B^{\cdot})} \xrightarrow{\text{konwersja}} = \frac{R_{2A}^{\cdot}}{(R_{1A}^{\cdot} + R_{2A}^{\cdot} + R_B^{\cdot})} = \frac{\frac{1}{G_{2A}^{\cdot}}}{(\frac{1}{G_{1A}^{\cdot}} + \frac{1}{G_{2A}^{\cdot}} + \frac{1}{G_B^{\cdot}})} = i(S_{G_{2A}}^{G_{22}^{\cdot}}) = -i(S_{R_{2A}}^{G_{22}^{\cdot}})$$

$$S_{R_B}^{Z_{22}^{\cdot}} = \frac{R_B^{\cdot}}{Z_{22}^{\cdot}} = \frac{R_B^{\cdot}}{(R_{1A}^{\cdot} + R_{2A}^{\cdot} + R_B^{\cdot})} \xrightarrow{\text{konwersja}} = \frac{R_B^{\cdot}}{(R_{1A}^{\cdot} + R_{2A}^{\cdot} + R_B^{\cdot})} = \frac{\frac{1}{G_B^{\cdot}}}{(\frac{1}{G_{1A}^{\cdot}} + \frac{1}{G_{2A}^{\cdot}} + \frac{1}{G_B^{\cdot}})} = i(S_{G_B}^{G_{22}^{\cdot}}) = -i(S_{R_B}^{G_{22}^{\cdot}})$$

Wspólne dla obu wrażliwości współczynnika czwórnikowego Z_{21}^{\cdot} :

$$S_{Z_k}^{Z_{21}^{\cdot}} = -i(S_{Z_k}^{G_{21}^{\cdot}}) \quad S_{k_{IU}}^{Z_{21}^{\cdot}} = i(S_{k_{UI}}^{G_{21}^{\cdot}}) \quad \text{co można uogólnić do postaci:}$$

$$S_{(Z_k^{\cdot}, k_{IU}^{\cdot})}^{Z_{21}^{\cdot}} = \left| i \left(S_{(Z_k^{\cdot}, k_{UI}^{\cdot})}^{G_{21}^{\cdot}} \right) \right| \quad (12a)$$

Oraz odpowiednio dla pozostałych parametrów czwórnikowych Z_{11}^{\cdot} i Z_{22}^{\cdot} :

$$S_{Z_k}^{Z_{11}^{\cdot}} = -i(S_{Z_k}^{G_{11}^{\cdot}}) \quad S_{k_{IU}}^{Z_{11}^{\cdot}} = i(S_{k_{UI}}^{G_{11}^{\cdot}}) \quad \text{co daje w konsekwencji:}$$

$$S_{(Z_k^{\cdot}, k_{IU}^{\cdot})}^{Z_{11}^{\cdot}} = \left| i \left(S_{(Z_k^{\cdot}, k_{UI}^{\cdot})}^{G_{11}^{\cdot}} \right) \right| \quad (12b)$$

$$S_{Z_k}^{Z_{22}^{\cdot}} = -i(S_{Z_k}^{G_{22}^{\cdot}}) \quad S_{k_{IU}}^{Z_{22}^{\cdot}} = i(S_{k_{UI}}^{G_{22}^{\cdot}}) \quad \text{co daje w konsekwencji:}$$

$$S_{(Z_k^{\cdot}, k_{IU}^{\cdot})}^{Z_{22}^{\cdot}} = \left| i \left(S_{(Z_k^{\cdot}, k_{UI}^{\cdot})}^{G_{22}^{\cdot}} \right) \right| \quad (12c)$$

6. Podsumowanie

Sformułowane wzory (11a,b,c), (12a,b,c), określające względne wrażliwości parametrów czwórnikowych macierzy na zmianę elementów pasywnych i aktywnych układów czwórników połączonych równolegle, spełniają związki wrażliwościowe wyprowadzone dla oryginału i czterech typów obwodów podobnych w pracy [3]. Analogiczne wnioski dotyczące struktur wewnętrznych czwórników oraz sposobu transformacji połączenia, a także: dualnych impedancji inwersji oraz stałej dualnej impedancji konwersji wzmocnień wewnętrznych czwórników połączonych równolegle - można wysunąć wprost dla układu czwórników połączonych szeregowo (zamieniając odpowiednio oryginał z obwodem podobnym oraz obwód podobny z oryginałem). Uzyskane związki są rozszerzeniem dotychczasowej teorii i mogą być przydatne przy transformacji układów wzmacniaczy napięciowych na układy CC. Dalsze badania będą dotyczyły rozszerzenia analizy wrażliwościowej na kaskadowe układy połączenia czwórników, byłyby to dopełnieniem tejże analizy obwodów podobnych pasywnych przedstawionej m.in. w pracy [3 i 4].

Literatura

1. Zagajewski T.: General principles of similarity of electric networks. Bull. Acad. Polon. Sci., Ser. Sci. Techn., 20(1972), s.417.
2. Zagajewski T.: Ogólne zasady podobieństwa obwodów elektrycznych. Arch. Elektr., 22 (1973), s.427.
3. Chojcan J., Karwan L. : Wrażliwości obwodów dualnych. Materiały X KKTOiUE, Gdańsk 1987.
4. Karwan L., Kukiełka A.: Analiza wrażliwościowa obwodów podobnych z czwórnikami. ZN Pol.Śl. seria Elektronika, z.5, Gliwice 1995.
5. Chojcan J., Karwan L., Kukiełka A.: Ekwiwalentność transmitancji oraz wrażliwości dla obwodów podobnych. Prace XX SPETO, Ustroń 1997.
6. Chojcan J., Karwan L., Kukiełka A.: Zasady podobieństwa obwodów z uwzględnieniem źródeł sterowanych. Materiał zgłoszony na XXIII SPETO, Ustroń 2000, s.241.

Abstract

General principles of similarity of electric networks with controlled sources are analysed and expanded. Two-ports in parallel connection are considered. In the paper the transfer and sensitivity properties of similar networks are considered. The transform of connections for passive and active two-ports and changes of their internal structures have been noticed. Two types of similarity and their sensitivities are given. Sensitivities are considered with respect to corresponding elements of networks or with respect to parameters of two - ports. For these sensitivity analysis, sensitivity invariants of networks function of similar networks with two-ports are derived.