

## Лекция 5

# Четириполюсници

## Съдържание на Лекция 5

### Четириполюсници

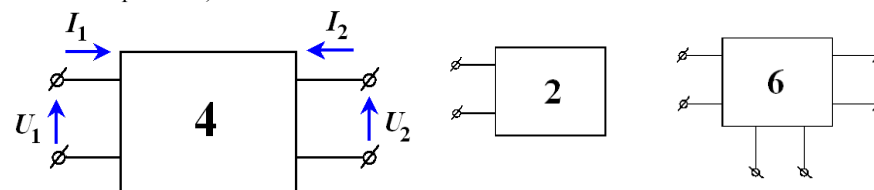
- 5.1 Идея за описание на схемите като многополюсници. Вторични параметри. Системи от първични параметри на четириполюсници.
- 5.2 Връзка между първични и вторични параметри. Двугенераторни еквивалентни схеми на четириполюсници. Свързване на четириполюсници. Примери.

## Лекция 5

**5.1 Идея за описание на схемите като многополюсници. Вторични параметри. Система от първични параметри на четириполюсници.**

### Многополюсници

Не винаги една електрическа верига е необходимо да има известна структура. В някои случаи схемата може да се представи като "черна кутия" (black box) с  $N$  входни клеми. Всяка такава клемма (рамо, вход/изход) има по два полюса. Така схемите могат да се представят като дву-полюсници ( $N = 1 \times 2$ ), четири-полюсници ( $N = 2 \times 2$ ), шест-полюсници ( $N = 3 \times 2$ ) и т.н. – в общия случай много-полюсници ( $N = N \times 2$ ). Всяко рамо се характеризира с напрежение  $U_i$  и ток  $I_i$ . Този подход може да се използва както за постоянно-токови вериги (с реални токове и напрежения), така и в променливо-токови вериги (с комплексни токове и напрежения).



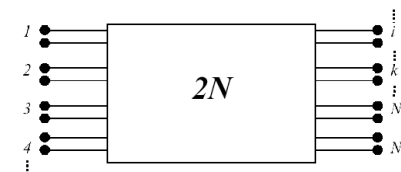
Означения:

$U_1$  – входно напрежение;

$I_1$  – входен ток;

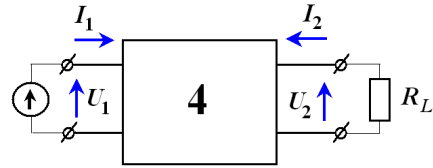
$U_2$  – изходно напрежение;

$I_2$  – изходен ток



## Първични и вторични параметри на многополюсниците

Многополюсниците се характеризират с първични и вторични параметри. По-долу е представен пример за тези параметри в случая за четири-полюсник (вж и следващата страница)



Първични параметри:

Може да се покаже, че между параметрите на входа и изхода на четири-полюсника  $U_1, I_1, U_2$  и  $I_2$  – съществува функционална зависимост, поради която всяка двойка параметри може да се изрази чрез другата двойка. Това става чрез 6 вида матрици (вж. по-нататък)

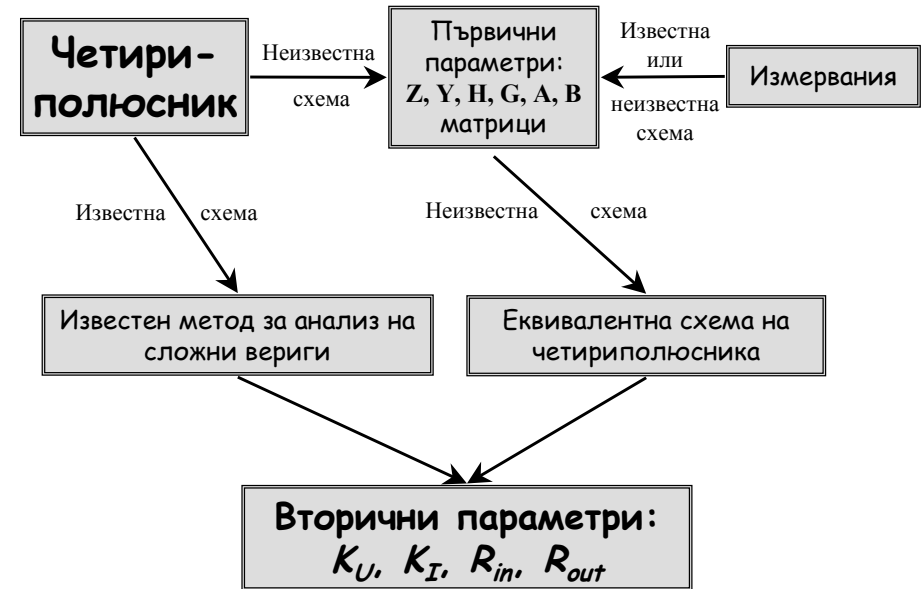
$$F(U_1, U_2, I_1, I_2) = 0$$

Вторични параметри:

Това са важните параметри на четири-полюсника, чрез които той се описва при свързването му с други електрически вериги. Това са:  $K_U$  – коефициент на предаване по напрежение;  $K_I$  – коефициент на предаване по ток;  $R_{in}$  – входно съпротивление;  $R_{out}$  – изходно съпротивление (вж. дефинициите по формулите по-долу):

$$K_U = U_2 / U_1 \quad K_I = I_2 / I_1 \quad R_{in} = U_1 / I_1 \quad R_{out} = U_2 |_{open} / I_2 |_{short}$$

## Връзка между първични и вторични параметри



## Матрично описание на много-полюсниците

$$F(U_1, U_2, I_1, I_2) = 0$$

Наличието на функционална зависимост между параметрите  $U_1, I_1, U_2$  и  $I_2$  на входа и изхода на четири-полюсника означава, че всяка една двойка от тези параметри зависи от другата двойка и връзката между тях се дава с 6 вида матрици. Можем да формираме следните двойки вектор-стълбове от известни параметри – токове и напрежения, и да въведем 6 матрици, които свързват тези двойки:

$$\begin{pmatrix} U_1 \\ U_2 \end{pmatrix} = \hat{Z} \begin{pmatrix} I_1 \\ I_2 \end{pmatrix}; \quad \begin{pmatrix} I_1 \\ I_2 \end{pmatrix} = \hat{Y} \begin{pmatrix} U_1 \\ U_2 \end{pmatrix} \quad \hat{Z} = \frac{1}{\hat{Y}} \quad \hat{Y} = \frac{1}{\hat{Z}}$$

$$\begin{pmatrix} U_1 \\ I_2 \end{pmatrix} = \hat{H} \begin{pmatrix} I_1 \\ U_2 \end{pmatrix}; \quad \begin{pmatrix} I_1 \\ U_2 \end{pmatrix} = \hat{G} \begin{pmatrix} U_1 \\ I_2 \end{pmatrix} \quad \hat{H} = \frac{1}{\hat{G}} \quad \hat{G} = \frac{1}{\hat{H}}$$

$$\begin{pmatrix} U_1 \\ I_1 \end{pmatrix} = \hat{A} \begin{pmatrix} U_2 \\ I_2 \end{pmatrix}; \quad \begin{pmatrix} U_2 \\ I_2 \end{pmatrix} = \hat{B} \begin{pmatrix} U_1 \\ I_1 \end{pmatrix} \quad \hat{A} = \frac{1}{\hat{B}} \quad \hat{B} = \frac{1}{\hat{A}}$$

## Z-матрици

Z-матрица (матрица на импеданса). Нека за да известни двойката токове ( $I_1, I_2$ ). Тогава неизвестни са двойката напрежения ( $U_1, U_2$ ). Връзката се дава със Z-матрицата:

$$\begin{pmatrix} U_1 \\ U_2 \end{pmatrix} = \hat{Z} \begin{pmatrix} I_1 \\ I_2 \end{pmatrix} \quad Z = \begin{pmatrix} Z_{11} & Z_{12} \\ Z_{21} & Z_{22} \end{pmatrix}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} U_1 = Z_{11}I_1 + Z_{12}I_2 \\ U_2 = Z_{21}I_1 + Z_{22}I_2 \end{cases}$$

Физичен смисъл на Z-параметрите (измерение на съпротивление)

$$Z_{11} = \left. \frac{U_1}{I_1} \right|_{I_2=0} \quad \text{При режим на "празен" ход (отворен) на изходната верига} \quad Z_{21} = \left. \frac{U_2}{I_1} \right|_{I_2=0} \quad \text{При режим на "празен" ход (отворен) на изходната верига}$$

$$Z_{12} = \left. \frac{U_1}{I_2} \right|_{I_1=0} \quad \text{При режим на "празен" ход (отворен) на входната верига} \quad Z_{22} = \left. \frac{U_2}{I_2} \right|_{I_1=0} \quad \text{При режим на "празен" ход (отворен) на входната верига}$$

## Y-матрици

Y-матрица (матрица на адмитанса/проводимостта). Нека за да известни двойката напрежения ( $U_1, U_2$ ). Тогава неизвестни са двойката токове ( $I_1, I_2$ ). Връзката се дава с Y-матрицата:

$$\begin{pmatrix} I_1 \\ I_2 \end{pmatrix} = \hat{Y} \begin{pmatrix} U_1 \\ U_2 \end{pmatrix} \quad \hat{Y} = \begin{pmatrix} Y_{11} & Y_{12} \\ Y_{21} & Y_{22} \end{pmatrix} = \frac{1}{Z}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} I_1 = Y_{11}U_1 + Y_{12}U_2 \\ I_2 = Y_{21}U_1 + Y_{22}U_2 \end{cases}$$

Физичен смисъл на Y-параметрите (измерение на проводимост)

$$Y_{11} = \left. \frac{I_1}{U_1} \right|_{U_2=0} \quad \text{При режим на "късо съединение" (short) на изходната верига}$$

$$Y_{21} = \left. \frac{I_2}{U_1} \right|_{U_2=0} \quad \text{При режим на "късо съединение" (short) на изходната верига}$$

$$Y_{12} = \left. \frac{I_1}{U_2} \right|_{U_1=0} \quad \text{При режим на "късо съединение" (short) на входната верига}$$

$$Y_{22} = \left. \frac{I_2}{U_2} \right|_{U_1=0} \quad \text{При режим на "късо съединение" (short) на входната верига}$$

## H-матрици

H-матрица (матрица на смесени параметри). Използва се често при характеризиране на транзистори.

$$\begin{pmatrix} U_1 \\ I_2 \end{pmatrix} = \hat{H} \begin{pmatrix} I_1 \\ U_2 \end{pmatrix} \quad \hat{H} = \begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} \\ H_{21} & H_{22} \end{pmatrix}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} U_1 = H_{11}I_1 + H_{12}U_2 \\ I_2 = H_{21}I_1 + H_{22}U_2 \end{cases}$$

Физичен смисъл на H-параметрите (измерение на импеданс, проводимост и коефициенти на предаване по напрежение и ток)

$$H_{11} = \left. \frac{U_1}{I_1} \right|_{U_2=0} \quad \text{При режим на "късо съединение" (short) на изходната верига}$$

$$H_{21} = \left. \frac{I_2}{I_1} \right|_{U_2=0} \quad \text{При режим на "късо съединение" (short) на изходната верига}$$

$$H_{12} = \left. \frac{U_2}{U_1} \right|_{I_1=0} \quad \text{При режим на "празен ход" (open) на входната верига}$$

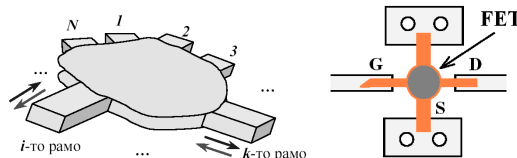
$$H_{22} = \left. \frac{I_2}{U_2} \right|_{I_1=0} \quad \text{При режим на "празен ход" (open) на входната верига}$$

## S-матрици – на високи честоти



На високи честоти дефинирането на напрежение и ток е условно. Затова тук се използват друг тип матрици – комплексни S-матрици. Тук вместо вектор-стълбове на токовете и напреженията се използват вектор-стълбове на комплексните амплитуди (модул и фаза) на падащите и отразените вълни.

$$\begin{pmatrix} \dot{b}_1 \\ \dot{b}_2 \end{pmatrix} = \hat{S} \begin{pmatrix} \dot{a}_1 \\ \dot{a}_2 \end{pmatrix}$$



$$\hat{S} = \begin{pmatrix} |S_{11}|e^{j\varphi_{11}} & |S_{12}|e^{j\varphi_{12}} \\ |S_{21}|e^{j\varphi_{21}} & |S_{22}|e^{j\varphi_{22}} \end{pmatrix}$$

S-матрицата се използва при характеризиране на много-раменни микровълнови устройства. Напр. в каталозите на FET транзисторите се дават параметрите  $S_{11}$ ,  $S_{21}$ ,  $S_{12}$  и  $S_{22}$  при свързване "общ соурс".

Физичен смисъл на модулите на S-параметрите:

$$|S_{11}| = \frac{b_1}{a_1} = \rho_1 \quad \text{Коефициент на отражение на вълната от 1-то рамо}$$

$$|S_{12}| = \frac{b_1}{a_2} = \tau_{12} \quad \text{Коефициент на преминаване на вълната от 2-то към 1-то рамо}$$

$$|S_{21}| = \frac{b_2}{a_1} = \tau_{21} \quad \text{Коефициент на преминаване на вълната от 1-то към 2-то рамо}$$

$$|S_{22}| = \frac{b_2}{a_2} = \rho_2 \quad \text{Коефициент на отражение на вълната от 2-то рамо}$$

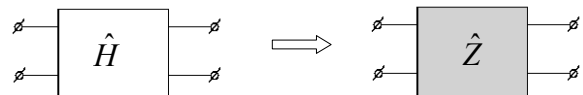
## Лекция 5

5.2 Връзка между първичните и вторичните параметри. Дву-генераторни еквивалентни схеми на четириполюсници. Свързване на четири-полюсници. Примери.

### Връзки между матриците Z, Y, H, G, A и B. Пример

Функционална зависимост между параметрите  $U_1, I_1, U_2$  и  $I_2$  на входа и изхода на четири-полносника означава още, че между елементите на всички матрици, използвани за описание на четири-полносниците, съществуват връзки. Тук ще дадем следният пример. Нека един четириполносник има известни H-параметри. Да се определят неговите Z-параметри

Пример:



Решение:

$$\begin{pmatrix} U_1 \\ I_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} \\ H_{21} & H_{22} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} I_1 \\ U_2 \end{pmatrix} \quad \begin{pmatrix} U_1 \\ U_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Z_{11} & Z_{12} \\ Z_{21} & Z_{22} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} I_1 \\ I_2 \end{pmatrix}$$

$$\begin{cases} U_1 = H_{11}I_1 + H_{12}U_2 \\ I_2 = H_{21}I_1 + H_{22}U_2 \end{cases} \quad \begin{cases} U_1 = Z_{11}I_1 + Z_{12}I_2 \\ U_2 = Z_{21}I_1 + Z_{22}I_2 \end{cases}$$

Сега от първата колона трябва да се изразят величините  $U_{1,2}$  и да се заместят във втората:

$$U_2 = \frac{1}{H_{22}}I_2 - \frac{H_{21}}{H_{22}}I_1 \quad U_1 = H_{11}I_1 + H_{21}\left(\frac{1}{H_{22}}I_2 - \frac{H_{21}}{H_{22}}I_1\right)$$

### Пример: преход H ⇒ Z

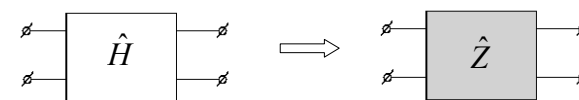
Продължаваме примера и изразяваме  $U_{1,2}$ :

$$U_2 = -\frac{H_{21}}{H_{22}}I_1 + \frac{1}{H_{22}}I_2 \quad U_1 = \left(H_{11} - \frac{H_{21}}{H_{22}}\right)I_1 + \frac{H_{21}}{H_{22}}I_2$$

Окончателно:

$$Z_{11} = H_{11} - \frac{H_{21}}{H_{22}} \quad Z_{21} = -\frac{H_{21}}{H_{22}}$$

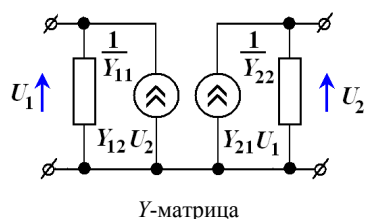
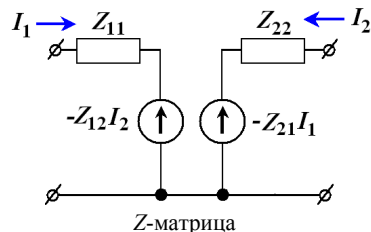
$$Z_{12} = \frac{H_{21}}{H_{22}} \quad Z_{22} = \frac{1}{H_{22}}$$



По показания начин могат да се определят връзките между матричните елементи на всички матрици, използвани за описание на четири-полносника. Макар и по-трудно, подобна връзка може да се утанови и с елементите на S-матрицата.

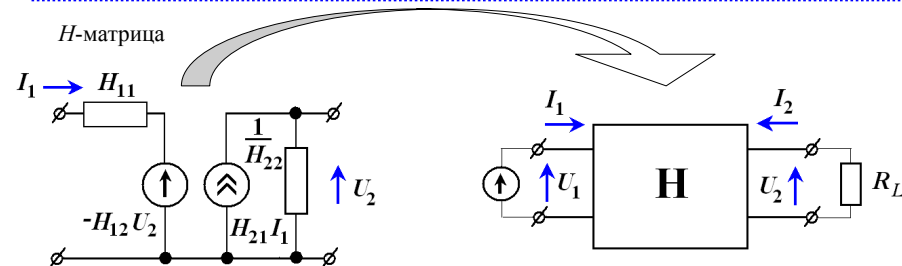
### Еквивалентни схеми на четири-полносниците

Понеже схемата на четириполносника не е задължително да бъде известна ("черна кутия"), тя може да бъде представена с помощта на еквивалентна дву-генераторна схема (с генератори на напрежение и ток, заедно с техните вътрешни съпротивления) в зависимост от типа на матрицата. С помощта на своята еквивалентна схема всеки четириполносник може да бъде представян в по-обща схема, където се налага да се работи с конкретни параметри.



На фигурите са дадени еквивалентните схеми на четири-полносници, описвани с двете най-известни типа матрици Z и Y. Генераторите имат еквивалентни напрежения (или токове) и вътрешни съпротивления, свързани с елементите на дадената матрица. Генераторът във входната верига изразява влиянието върху нея на параметрите на изходната верига и обратно (вж. за пример стойностите на еквивалентните токове и напрежения на генераторите:  $-Z_{12}I_2$  или  $Y_{12}U_2$  във входните вериги или  $-Z_{21}I_1$  или  $Y_{21}U_1$  в изходните вериги на четириполносници, описвани със Z и Y матрици, съответно. Еквивалентните съпротивления (проводимости) на входа и изхода, обаче, са свързани само със съответните входни или изходни елементи на матриците.

### Изразяване на вторичните параметри чрез първичните



Имайки еквивалентна схема на даден четириполносник, можем лесно да намерим неговите вторични параметри. Даден е пример за четириполносник, описван с H-матрицата си. Той се захранва на входа с източник  $U_1$  (пренебрегва се неговото вътрешно съпротивление  $R_i$ ), а изходът е натоварен с товарно съпротивление  $R_L$  (долу са дадени крайните формули).

$$K_I = \frac{H_{21}}{1 + R_L H_{22}} \quad R_{in} = H_{11} + R_L \frac{H_{12} H_{21}}{1 + R_L H_{22}}$$

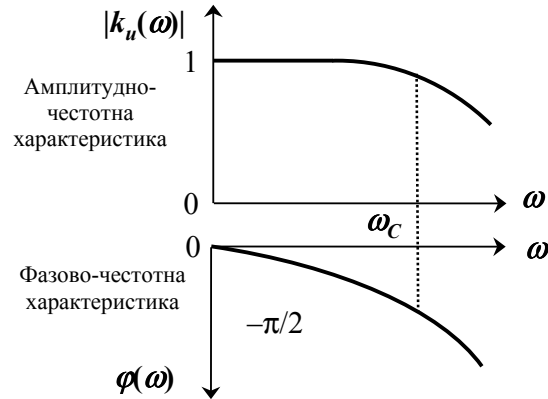
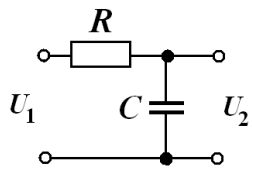
$$K_U = \frac{H_{21}}{\frac{H_{11}}{R_L} + (H_{11} H_{22} + H_{12} H_{21})} \quad R_{out} = \frac{H_{11}}{H_{11} H_{22} + H_{12} H_{21}}$$

## Променливотокови четириполусници

Матричният подход към описание на постояннотоките четириполусници се запазва и при променливотоковите. Основната разлика е, че сега елементите на матриците са комплексни (амплитуда и фаза). При променливотоковите четириполусници много често се налага да се определят комплексните коефициенти на предаване по ток и напрежение (напр. при филтрите)

$$\dot{K}_I; \dot{K}_U \quad \dot{K}_U(f) = |\dot{K}_U(f)| e^{j\varphi(f)}$$

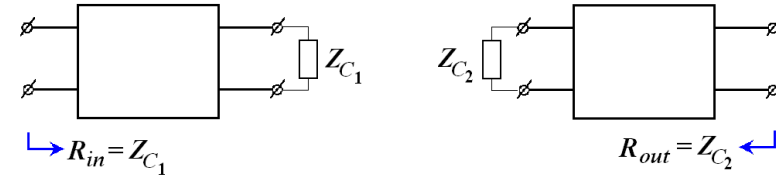
Пример:



## Характеристичен импеданс

Характеристичният импеданс е важно понятие в теорията на много-полусниците (напр. при филтрите), както и в теорията на предавателните линии (вж. Лекция 9).

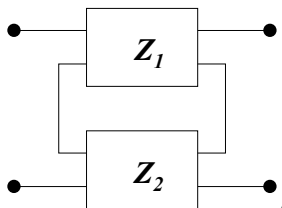
По дефиниция характеристичен импеданс  $Z_C$  (или  $R_C$ ) на четири-полусник е равен на този товарен импеданс  $R_L$  на изхода (или входа), за който входният  $R_{in}$  (или изходният  $R_{out}$ ) импеданс е равен на товарния  $R_L$  (вж. фигурите долу)



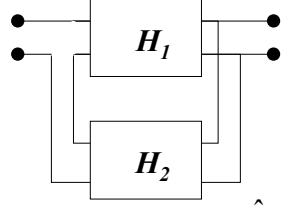
Какъв е физическият смисъл на характеристичния импеданс? Този импеданс е естествен за веригата, представена с четири-полусника. Когато с подобен импеданс се натовари изхода (и входа) на веригата, всъщност нищо не се променя при разпространението на сигнал в тази верига и тя се оказва напълно "съгласувана" с другите вериги. В резултат на това не се наблюдава отразен ("върнат") сигнал и коефициентът на предаване на четири-полусника е максимален. Така се съгласуват свързаните четириполусници (напр. Много-звенните филтри) и предавателните линии на високи честоти.

## Свързване на четириполусници

- ❖ Последователно (чрез Z-матриците)
- ❖ Последователно-паралелно (чрез H-матриците)

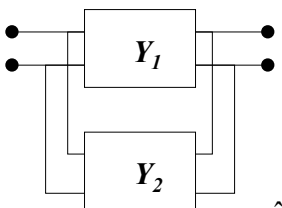


$$\hat{Z}_\Sigma = \hat{Z}_1 + \hat{Z}_2$$



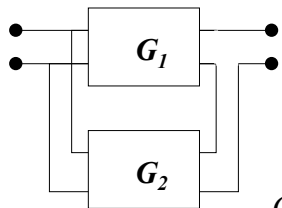
$$\hat{H}_\Sigma = \hat{H}_1 + \hat{H}_2$$

- ❖ Паралелно (чрез Y-матриците)



$$\hat{Y}_\Sigma = \hat{Y}_1 + \hat{Y}_2$$

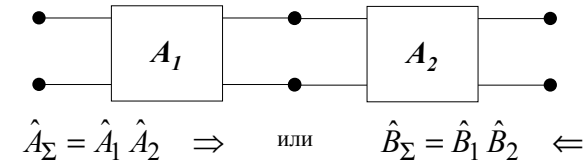
- ❖ Паралелно-последователно (чрез G-матриците)



$$\hat{G}_\Sigma = \hat{G}_1 + \hat{G}_2$$

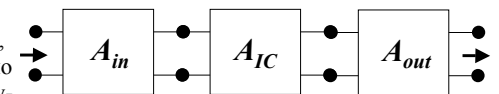
## Каскадно свързване на четириполусници

- ❖ Каскадно свързване на четириполусници (един след друг). Това е един от най-използваните методи за свързване и се описва чрез A- или B-матриците, в зависимост от посоката, в която се изследват устройствата. Използват се при описание на много-звенните филтри, много-стъпалните усилватели и пр устройства, които се свързват едно след друго.



Пример: Екстракция на параметри на интегрални схеми (IC)

Има устройства, напр интегралните схеми, които не могат да бъдат измерени директно (не може да се достигне физически до структурите вътре в тях). Тогава може да се използва техниката на каскадно-свързаните устройства, показана с представените формули (означения:  $A_{IC}$  – матрица на IC;  $A_{in}$ ,  $A_{out}$  – матрици на входно-изходните помощни вериги;  $A_{meas}$  – измерена матрица на цялата верига



$$\hat{A}_{meas} = \hat{A}_{in} \hat{A}_{IC} \hat{A}_{out}$$

$$\hat{A}_{in}^{-1} \hat{A}_{meas} \hat{A}_{out}^{-1} = \hat{A}_{in}^{-1} \hat{A}_{in} \hat{A}_{IC} \hat{A}_{out} \hat{A}_{out}^{-1}$$

$$\Rightarrow \hat{A}_{IC} = \hat{A}_{in}^{-1} \hat{A}_{meas} \hat{A}_{out}^{-1}$$