## ЕДНОРАЗРЯДНИ СУМАТОРИ

## Ключови думи:

Полусуматор Пълен суматор Правило на Де Морган Карта на Карно

Съвършена конюнктивна нормална форма (СКНФ)

Съвършена дизюнктивна нормална форма (СДНФ)

**Забележка:** За да усвоите този материал, е необходимо да сте предварително запознат(а) с теорията за синтез и анализ на логически схеми.

### Цели:

След запознаване с материала Вие трябва да можете:

- ✓ да посочите разликите между полусуматор и пълен суматор;
- ✓ да съставите функциите на сумата и преноса на едноразряден пълен комбинационен суматор;
- ✓ да синтезирате схема на едноразряден пълен комбинационен суматор;
- ✓ да обясните принципа на работа на едноразряден натрупващ суматор;
- ✓ да изведете функциите на сумата и преноса на едноразряден натрупващ суматор.

# 1. Едноразрядни комбинационни суматори

Съществуват два вида такива суматори:

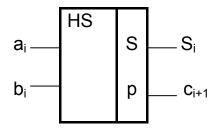
- с два входа полусуматор;
- с три входа пълен суматор.

Полусуматорът реализира следната функция:

a <sub>i</sub>	b <sub>i</sub>	Si	C <sub>i+1</sub>
0	0	0	0
0	1	1	0
1	0	1	0
1	1	0	1

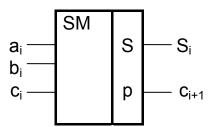
$$S_{i} = \overline{a_{i}} b_{i} \vee a_{i} \overline{b_{i}}$$

$$c_{i+1} = a_{i}b_{i}$$



## Пълният суматор реализира следната функция:

a <sub>i</sub>	b <sub>l</sub>	Ci	Si	C <sub>i+1</sub>
0	0	0	0	0
0	0	1	1	0
0	1	0	1	0
0	1	1	0	1
1	0	0	1	0
1	0	1	0	1
1	1	0	0	1
1	1	1	1	1



$$\begin{split} S_i &= \overline{a_i} \overline{b_i} \overline{c_i} \vee \overline{a_i} \overline{a_i} \vee \overline{a_i} \overline{b_i} \overline{c_i} \vee \overline{a_i} \overline{b_i} \overline{c_i} \vee \overline{a_i} \overline{a_i} \vee \overline{a_i} \overline{a_i} \vee \overline{a_i} \overline{a_i} \vee \overline{a_i} \overline{a_i} \vee \overline{a_i} \vee \overline{a_i} \vee \overline{a_i} \vee \overline{a_i} \vee \overline{a_i} \vee \overline$$

Тази функция може да бъде реализирана с използване на логически елементи И-ИЛИ-НЕ, технологията на чието производство е с по-висок рандеман, по следния начин:

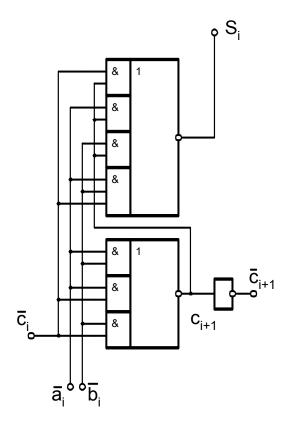
$$\begin{split} \mathbf{c}_{_{i+1}} &= \mathsf{CKH\Phi} = \left(\mathbf{a}_{_{i}} \vee \mathbf{b}_{_{i}} \vee \mathbf{c}_{_{i}}\right) \left(\mathbf{a}_{_{i}} \vee \mathbf{b}_{_{i}} \vee \overline{\mathbf{c}_{_{i}}}\right) \left(\overline{\mathbf{a}}_{_{i}} \vee \overline{\mathbf{b}}_{_{i}} \vee \mathbf{c}_{_{i}}\right) \left(\overline{\mathbf{a}}_{_{i}} \vee \mathbf{b}_{_{i}} \vee \mathbf{c}_{_{i}}\right) = \\ &= \left\{\text{"два пъти де Морган "}\right\} = \overline{\overline{\mathbf{a}_{i}} \overline{\mathbf{b}_{i}} \vee \overline{\mathbf{a}_{i}} \overline{\mathbf{c}_{i}} \vee \overline{\mathbf{b}_{i}} \overline{\mathbf{c}_{i}}} \end{split}$$

За представяне на  $S_i$  по същия начин и освен това като функция и на  $c_{i+1}$ , т.е.  $S_i$  = f (  $a_i$ ,  $b_i$ ,  $c_i$ ,  $c_{i+1}$ ) се използва картата на Карно, като с цел минимизиране на функцията, там където тя е неопределена, по целесъобразност се записва "0" или "1" — в конкретния случай в долната таблица с наклонен шрифт са добавени "1".

		C <sub>i</sub> C <sub>l+1</sub>			
		00	01	11	10
	00	0			1
$a_i b_i$	01	1		0	1
	11	1	0	1	1
	10	1		0	1

$$S_i = \underbrace{c_i \, \overline{c_{i+1}} \lor a_i \, \overline{c_{i+1}} \lor b_i \, \overline{c_{i+1}} \lor a_i b_i c_i}_{= \overline{c_i} \, \overline{c_{i+1}} \lor \overline{a_i} \, \overline{c_{i+1}} \lor \overline{b_i} \, \overline{c_{i+1}} \lor \overline{a_i} \overline{b_i} \overline{c_i}} = \{$$
" де Морган" $\} = \overline{c_i} \, \overline{c_{i+1}} \lor \overline{a_i} \, \overline{c_{i+1}} \lor \overline{b_i} \, \overline{c_{i+1}} \lor \overline{a_i} \overline{b_i} \overline{c_i}$ 

Схемата на построения в съответствие с тези изрази суматор е показана на фиг.1.



Фиг.1. Схема на едноразряден пълен комбинационен суматор – 1-ви вариант

Ако бъде С τ означено закъснението сигнала при на преминаването му през всеки един от логическите елементи от фиг.1, тогава бързодействието на този суматор може да бъде охарактеризирано чрез:

 $t_{\rm S} = 2 \, au$  - времето, необходимо за формиране на сумата на двата разряда.

 $t_{\bar{c}} = 2 \, \tau$  - времето, необходимо за формиране на сигнала за преноса, който трябва да бъде подаден към следващия разряд.

Както ще бъде показано по-късно, при т.нар. синхронни суматори с последователен пренос, времето за формиране на сумата зависи най-силно от  $t_{\rm c}$ . Ето защо, с цел намаляване на това време, пълният суматор се строи в съответствие със следните изрази за сумата и преноса:

пренос от четните към нечетните разряди (2i→2i+1)

$$\begin{split} \boldsymbol{c}_{\scriptscriptstyle 2i+1} &= CKH\Phi = \underbrace{\left(\boldsymbol{a}_{\scriptscriptstyle 2i} \vee \boldsymbol{b}_{\scriptscriptstyle 2i} \vee \boldsymbol{c}_{\scriptscriptstyle 2i}\right)\!\left(\!\boldsymbol{a}_{\scriptscriptstyle 2i} \vee \boldsymbol{b}_{\scriptscriptstyle 2i} \vee \overline{\boldsymbol{c}_{\scriptscriptstyle 2i}}\right)\!\left(\!\boldsymbol{a}_{\scriptscriptstyle 2i} \vee \overline{\boldsymbol{b}_{\scriptscriptstyle 2i}} \vee \boldsymbol{c}_{\scriptscriptstyle 2i}\right)\!\left(\!\overline{\boldsymbol{a}_{\scriptscriptstyle 2i}} \vee \boldsymbol{c}_{\scriptscriptstyle 2i}\right)\!\left(\!\overline{\boldsymbol{a}_{\scriptscriptstyle 2i}} \vee \boldsymbol{b}_{\scriptscriptstyle 2i} \vee \boldsymbol{c}_{\scriptscriptstyle 2i}\right)\! \\ &= \overline{\boldsymbol{a}_{\scriptscriptstyle 2i}} \overline{\boldsymbol{b}_{\scriptscriptstyle 2i}} \vee \overline{\boldsymbol{a}_{\scriptscriptstyle 2i}} \overline{\boldsymbol{c}_{\scriptscriptstyle 2i}} \vee \overline{\boldsymbol{b}_{\scriptscriptstyle 2i}} \overline{\boldsymbol{c}_{\scriptscriptstyle 2i}} \end{split}$$

пренос от нечетните към четните разряди (2i+1→2i+2)

$$\overline{c_{2i+2}} = \overline{CДH\Phi} = \overline{a_{2i+1}}b_{2i+1}c_{2i+1} \vee a_{2i+1}\overline{b_{2i+1}}c_{2i+1} \vee a_{2i+1}b_{2i+1}\overline{c_{2i+1}} \vee a_{2i+1}b_{2i+1}\overline{c_{2i+1}} \vee a_{2i+1}b_{2i+1}c_{2i+1} = \overline{a_{2i+1}}b_{2i+1} \vee a_{2i+1}c_{2i+1} \vee b_{2i+1}c_{2i+1}$$

• сума в четните разряди

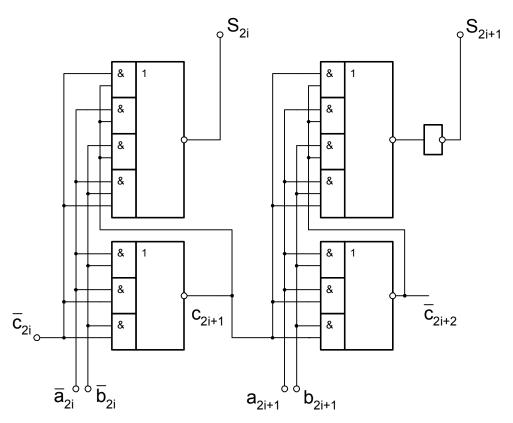
$$S_{\mathtt{2i}} = \overline{c_{\mathtt{2i+1}}\overline{c_{\mathtt{2i}}} \vee c_{\mathtt{2i+1}}\overline{a_{\mathtt{2i}}} \vee c_{\mathtt{2i+1}}\overline{b_{\mathtt{2i}}} \vee \overline{a_{\mathtt{2i}}}\overline{b_{\mathtt{2i}}} \overline{c_{\mathtt{2i}}}}$$

• сума в нечетните разряди

$$\overline{S_{_{2i+1}}} = \overline{\overline{c_{_{2i+2}}}} \, \overline{c_{_{2i+1}}} \vee \overline{\overline{c_{_{2i+2}}}} a_{_{2i+1}} \vee \overline{\overline{c_{_{2i+2}}}} b_{_{2i+1}} \vee a_{_{2i+1}} b_{_{2i+1}} c_{_{2i+1}}$$

Схемата на построения в съответствие с тези изрази суматор е показана на фиг.2. Очевидно е, че в този случай, времето, необходимо за формиране на сигнала за преноса, който трябва да бъде подаден към следващия разряд, е два пъти по-малко от това при суматора от фиг.1.

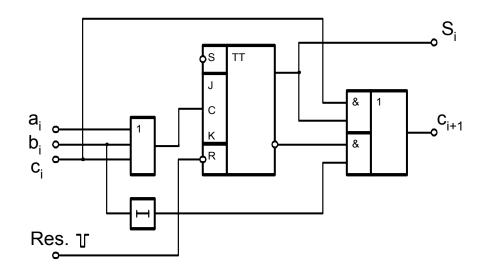
$$t_S = 2\tau$$
  
 $t_C = \tau$ 



Фиг.2. Схема на едноразряден пълен комбинационен суматор – 2-ри вариант

## 2. Едноразряден натрупващ суматор

Примерната схема на един такъв суматор е показана на фиг.3.



Фиг.3. Схема на едноразряден натрупващ суматор

Вместо J-K тригер може да се използва и D тригер в броячен режим.

Известно е, че тригер работещ в броячен режим изпълнява функцията "сума по модул 2", т.е.

Qt	Ct	Q <sub>t+1</sub>
0	0	0
0	1	1
1	0	1
1	1	0

$$\mathbf{Q}_{t+1} = \overline{\mathbf{Q}_t} \, \mathbf{C}_t \vee \mathbf{Q}_t \, \overline{\mathbf{C}_t} = \mathbf{Q}_t \oplus \mathbf{C}_t$$

По-горе с  $Q_t$  и  $Q_{t+1}$  са означени състоянията на тригера в моментите t и t+1, а с  $C_t$  – сигналът, подаван на входа C в момента t.

След нулирането на тригера  $Q_0 = 0$ .

След подаването на:

$$a_{i} \rightarrow Q_{1} = Q_{0} \oplus a_{i} = a_{i}$$

$$b_{i} \rightarrow Q_{2} = Q_{1} \oplus b_{i} = \overline{a_{i}} b_{i} \vee a_{i} \overline{b_{i}}$$

$$c_{1} \rightarrow Q_{2} = Q_{1} \oplus b_{1} = \overline{a_{i}} b_{1} \vee a_{1} \overline{b_{i}}$$

$$c_{i} \rightarrow Q_{3} = Q_{2} \oplus c_{i} = (\overline{\overline{a_{i}} b_{i} \vee a_{i} \overline{b_{i}}}) c_{i} \vee (\overline{a_{i}} b_{i} \vee a_{i} \overline{b_{i}}) \overline{c_{i}} = \overline{a_{i} b_{i}} c_{i} \vee \overline{a_{i}} b_{i} \overline{c_{i}} \vee a_{i} \overline{b_{i}} \overline{c_{i}} \vee a_{i} b_{i} \overline{c_{i}} = S_{i}$$

Следователно след постъпването на  $c_i$  в тригера се получава и запомня сумата на  $a_i$ ,  $b_i$  и  $c_i$ .

На изхода на логическия елемент И-ИЛИ след постъпването на  $c_i$  се получава :

$$\begin{split} Q_{2}c_{i}\vee\overline{Q_{2}}\,b_{i} &= \left(\!\overline{a_{i}}\,b_{i}\vee a_{i}\,\overline{b_{i}}\right)\!c_{i}\vee\left(\!\overline{a_{i}}\,b_{i}\vee a_{i}\,\overline{b_{i}}\right)\!b_{i} &= \\ &= \overline{a_{i}}\,b_{i}c_{i}\vee a_{i}\,\overline{b_{i}}\,c_{i}\vee\left(\!\overline{a_{i}}\,\overline{b_{i}}\vee a_{i}b_{i}\right)\!b_{i} &= \\ &= \overline{a_{i}}\,b_{i}c_{i}\vee a_{i}\,\overline{b_{i}}\,c_{i}\vee a_{i}b_{i}\left(\!\overline{c_{i}}\vee\overline{c_{i}}\right)\!= \\ &= \overline{a_{i}}\,b_{i}c_{i}\vee a_{i}\,\overline{b_{i}}\,c_{i}\vee a_{i}b_{i}\,\overline{c_{i}}\vee a_{i}b_{i}c_{i} &= c_{i+1} \end{split}$$

Но сигналът  $c_{i+1}$  съществува само докато състоянието на тригера е  $Q_2$ .

# Контролни въпроси:

- 1. Какви са разликите между полусуматор и пълен суматор?
- **2.** Как се формират функциите на сумата и преноса на едноразряден пълен комбинационен суматор?
- **3.** От какво зависи най-силно времето за формиране на сумата при синхронните суматори с последователен пренос?
- **4.** Защо времето, необходимо за формиране на сигнала за преноса при суматора от фиг.2 е два пъти по-малко от това при суматора от фиг.1?
- **5.** Как се формират функциите на сумата и преноса на едноразряден пълен натрупващ суматор?