#### 第三章 时序电路的分析与设计

- 3.2 同步时序电路的分析与设计
- 3.2.2 同步时序电路的设计
- 3.2.2.1 建立原始状态图(表)
- 3.2.2.2 状态化简
- 3.2.2.2.1 完全给定同步时序电路状态表的化简
- 3.2.2.2.2 不完全给定同步时序电路状态表的化简
- 3.2.2.3 状态分配 ABCD 是准来的 分配二백刻
- 3.2.2.3.1 状态编码的一般问题 与难 戏剧优件
- 3.2.2.3.2 相邻状态分配法
- 3.2.2.4 触发器类型的选择及激励函数和输出函数的确定
- 3.2.2.4.1 触发器类型的选择 フノブド / かん怎の送り
- 3.2.2.4.2 激励函数和输出函数的确定
- 3.2.2.5 设计举例

# 第三章 时序电路的分析与设计

设计过程

- 3.2 同步时序电路的分析与设计
  - 3.2.2 同步时序电路的设计Synchronous circuit Design 电路分析与设计的比较

逻辑电路图

分析过程

逻辑表达式

二进制状态表

状态表

状态图

功能特性描述

6、讨论

5、画出逻辑电路图

- 4、选择触发器,确定激励函数 和输出函数
- 3、状态分配求得二进制状态表
- 2、状态化简求得最简状态表
- 1、建立原始状态图和状态表

# 3.2.2.1 建立原始状态图(表) Sequence recognizer State Diagram(Table)

2一个古1字

- 建立原始状态表的关键是确定以下三个问题:
  - 1、所描述的电路应包括多少状态?
  - 2、状态之间的转换关系如何?
  - 3、输出情况如何?
- 设计要求: 只求正确,不求最简。 7 确保逻辑功能的正确性。
- 设计方法: 直接构图(表)法
  - 1、起点——假设一个初态;
  - 2、输入信号为 n,则每个状态发出 2n 条带箭头线;
  - 3、直到不再有新的状态出现。

例1 设计一个五进制可逆计数器。当输入 x 为 0 时, 加 1 计数; x 为 1 时, 减 1 计数。

1、画出原始状态图

Mealy 还是Moore 都河以 2、写出原始状态表

	那么什么是 Mealy/Moore					
$S_0$	1/0	yX	0	1		
$0/1 \qquad 0/0$		$S_0$	$S_1/0$	S <sub>4</sub> /1		
$S_4$	$S_1$	$S_1$	S <sub>2</sub> /0	$S_0/0$		
		S <sub>2</sub>	$S_3/0$	S <sub>1</sub> /0		
1/0 0/0	0/0	$S_3$	S <sub>4</sub> /0	S <sub>2</sub> /0		
$S_3$ $\leftarrow$ $S_2$		$S_4$	$S_0/1$	S <sub>3</sub> /0		
0/0		写00	,01,1	0,11.		
1/0						

设计一个"1101"序列检测器。当输入 x 连续出 例 2 现 "1101" (或在出现 "1101"后, x 一直保持为 1)时,输出 Z=1; 否则 Z=0。 了一状态.

川い有談

1、画出原始状态图 车加出与状态有关 1170 川也行

 $S_{110}/C$ 

Moore型

2、写出原始状态表

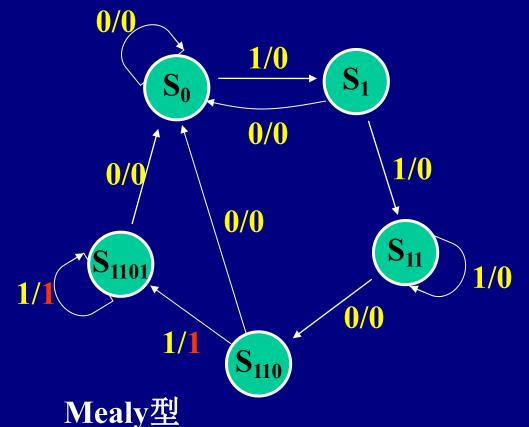
yX	0	1	Z
$S_0$	$S_0$	$S_1$	0
$S_1$	$S_0$	S <sub>11</sub>	0
S <sub>11</sub>	S <sub>110</sub>	S <sub>11</sub>	0
S <sub>110</sub>	Solve	Sun	FLE
S <sub>1101</sub>	S	7470116	4

5个、3个触数器

例 2 设计一个 "1101"序列检测器。当输入 x 连续出现 "1101" (或在出现 "1101"后, x 一重保持为1)时, 输出 Z=1; 否则 Z=0。

#### 1、画出原始状态图

2、写出原始状态表



yX	0	1
$S_0$	$S_0/0$	S <sub>1</sub> /0
$S_1$	$S_0/0$	S <sub>11</sub> /0
S <sub>11</sub>	$S_{110}/0$	S <sub>11</sub> /0
S <sub>110</sub>	$S_0/0$	$S_{1101}/1$
S <sub>1101</sub>	$S_0/0$	S <sub>1101</sub> /1

# 政守逻辑电路

#### 3、化简原始状态表

由于S<sub>110</sub>和S<sub>1101</sub>的次态完全一样,则可以合并。

此为 Mealy型电路设计。试比较前述的Moore型电路设计。

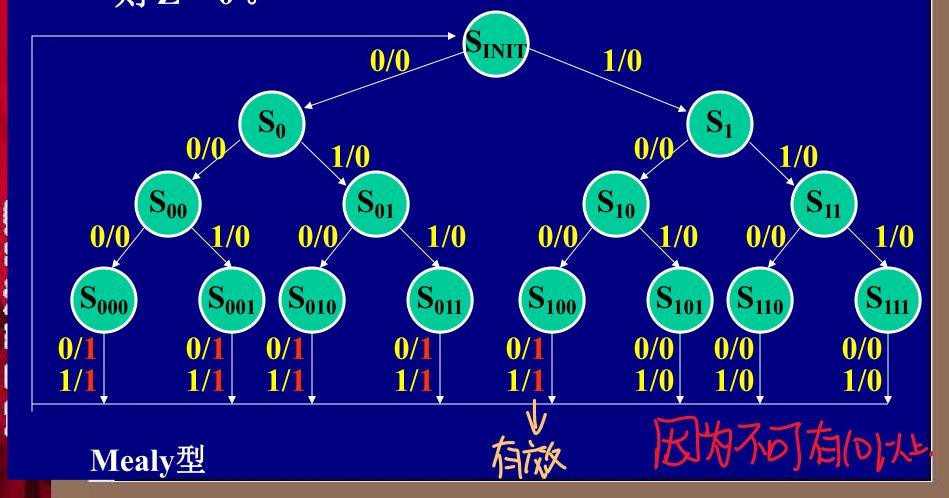
y	0	1
$S_0$	$S_0/0$	S <sub>1</sub> /0
$S_1$	$S_0/0$	S <sub>11</sub> /0
S <sub>11</sub>	$S_{110}/0$	S <sub>11</sub> /0
S <sub>110</sub>	$S_0/0$	S <sub>110</sub> /1

Mealy型

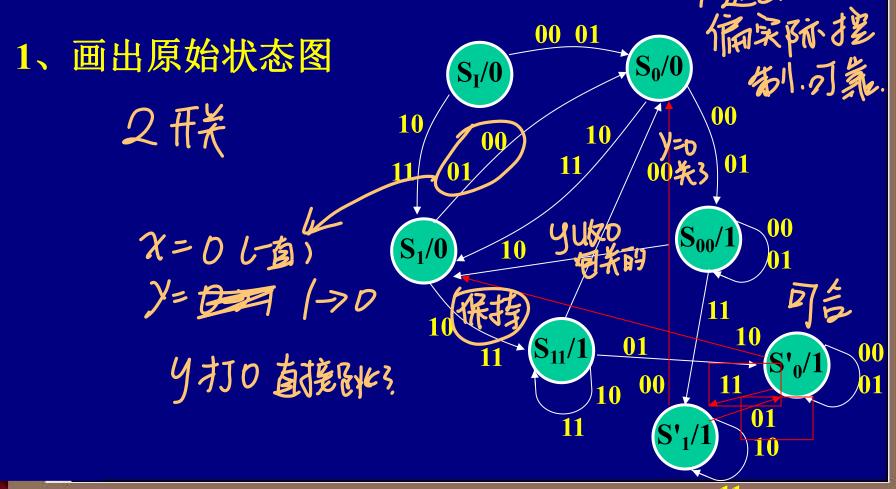
yX	0	1	Z
$S_0$	$\mathbf{S_0}$	$S_1$	0
$S_1$	$S_0$	S <sub>11</sub>	0
S <sub>11</sub>	S <sub>110</sub>	S <sub>11</sub>	0
S <sub>110</sub>	$S_0$	S <sub>1101</sub>	0
S <sub>1101</sub>	$S_0$	S <sub>1101</sub>	1

Moore型

例 3 设计一个8421码序列检测器。输入 x 为串行输入8421码, 先输入高位, 后输入低位, 每4位一组进行检测。当输入为8421码时, 输出 Z = 1; 否则 Z = 0。



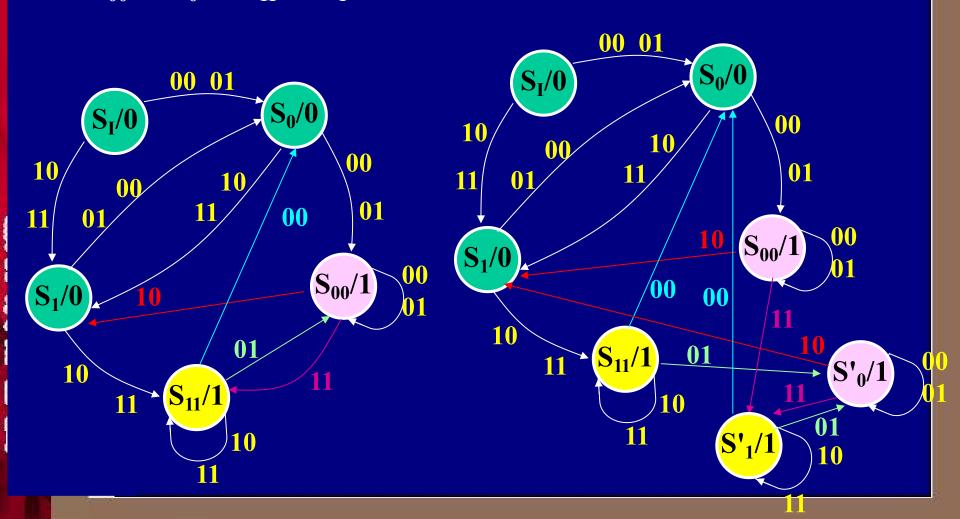
例 4 设计一个同步时序电路,此电路有两个输入 x 和 y 及一个输出 z。如果 x 连续两次输入同样的值时,输出 z=1, 并且在此之后如果 y 输入一直保持为 1, 则输出 z 保持为 1; 否则,输出 z=0。 不文 6 26



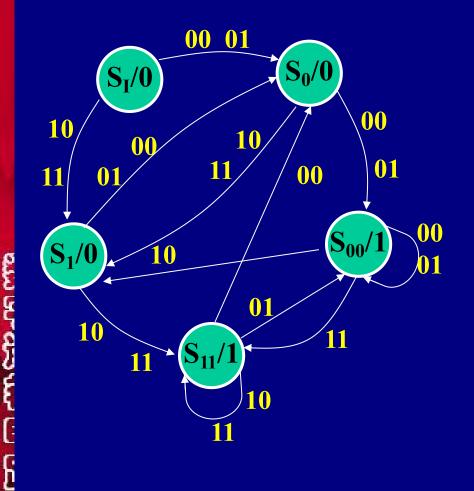
这个状态图是可以化简的。

 $S_{00}$ 和 $S_{0}$ 、 $S_{11}$ 和 $S_{1}$ 的所有输出有向线是一样的,即次态相同。

将 $S_{00}$ 和 $S'_{0}$ 、 $S_{11}$ 和 $S'_{1}$ 分别合并成为一个状态,即状态化简。



#### 2、原始状态表



SXY	00	01	10	11	Z
$S_{I}$	$S_0$	$S_0$	$S_1$	$S_1$	0
$S_0$	$S_{00}$	$S_{00}$	$S_1$	$S_1$	0
$S_1$	$S_0$	$S_0$	S <sub>11</sub>	S <sub>11</sub>	0
$S_{00}$	$S_{00}$	S <sub>00</sub>	$S_1$	S <sub>11</sub>	1
S <sub>11</sub>	$S_0$	S <sub>00</sub>	S <sub>11</sub>	S <sub>11</sub>	1

- 总结建立原始状态图/表
  - 问题:

有多少个状态,状态之间的转换关系如何?

- 方法: 直接构图法, 只求逻辑正确,不求最简。
- 例子
- 作业

### 3.2.2.2 状态化简 Simplification the States

- 3.2.2.2.1 完全给定同步时序电路状态表的化简 State Reducant in Completely Specified Circuits 1、等效的概念 コガモー 計
  - (1) 状态等效(State Equivalence)

设:  $S_1$ 和  $S_2$ 是完全给定时序电路  $M_1$ 和  $M_2$ ( $M_1$ 和  $M_2$ 可以是同一个电路)的两个状态,作为初态同时加入任意输入序列,所产生的输出序列完全一致,则状态  $S_1$ 和  $S_2$ 是等效(或等价)的,称  $S_1$ 和  $S_2$ 是等效对,记为 ( $S_1$ ,  $S_2$ )。等效状态可以合并为一个状态。

即:  $(S_1, S_2) \rightarrow S$ 

#### (2) 等效的传递性 Transitivity

如果有状态 $S_1$ 和 $S_2$ 等效,状态 $S_2$ 和 $S_3$ 等效,则状态 $S_1$ 和  $S_3$  也等效,记为:

$$(S_1, S_2), (S_2, S_3) \rightarrow (S_1, S_3)$$

#### (3) 等效类 Equivalence Partition

所含状态都可以相互构成等效对的等效状态的集合, 称为等效类。

即: 
$$(S_1, S_2, S_3) \rightarrow (S_1, S_2)(S_2, S_3)(S_1, S_3)$$
  
 $(S_1, S_2)(S_2, S_3)(S_1, S_3) \rightarrow (S_1, S_2, S_3)$ 

#### (4) 最大等效类

在一个原始状态表中,不能被其他等效类所包含的等效类称为最大等效类。

## 等效对的判断标准

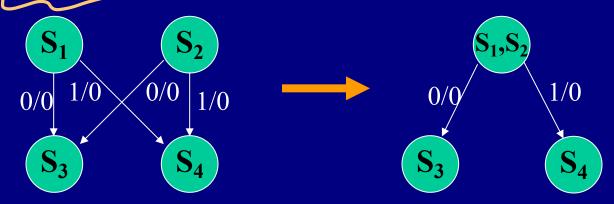
条件1: 它们的输出完全相同identical outputs。

条件2: 它们的次态满足下列条件之一:

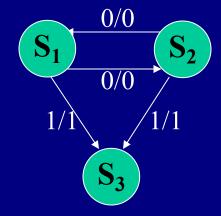
- ①次态相同
- ②次态交错
- ③次态维持
- ④ 后续状态等效
- ⑤次态循环

#### 等效关系判断条件的说明

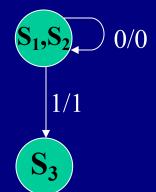
① 次态相同



#### ② 次态交错

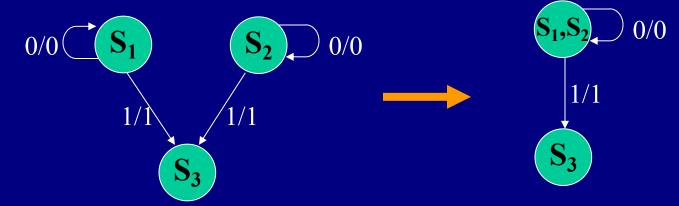


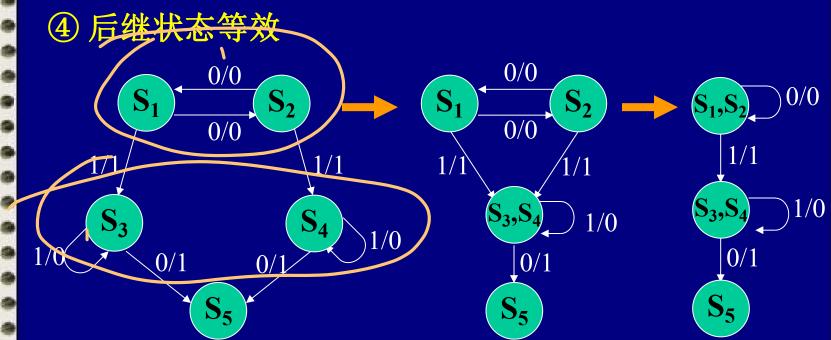




#### 等效关系判断条件的说明

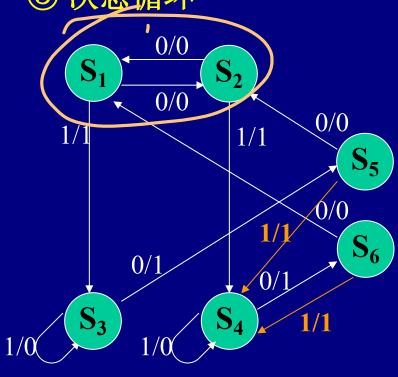
#### ③ 次态维持

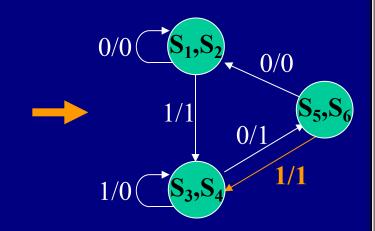




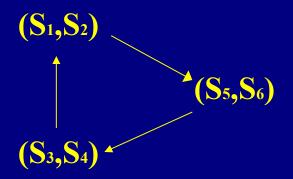
#### 等效关系判断条件的说明







图中次态的等效依赖关系



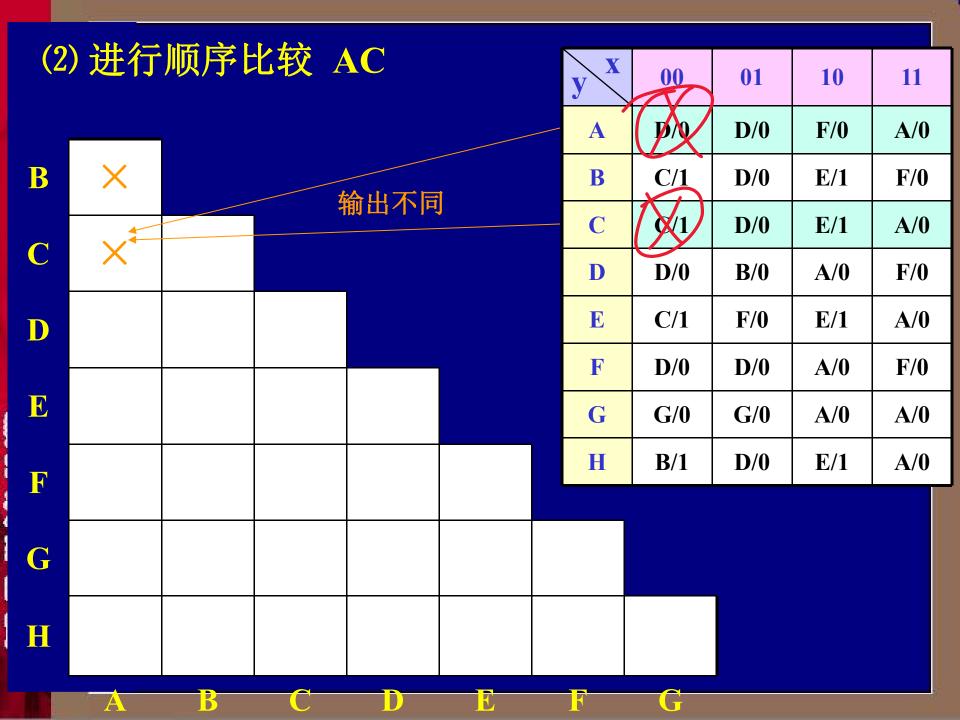
#### 2、利用隐含表进行状态化简

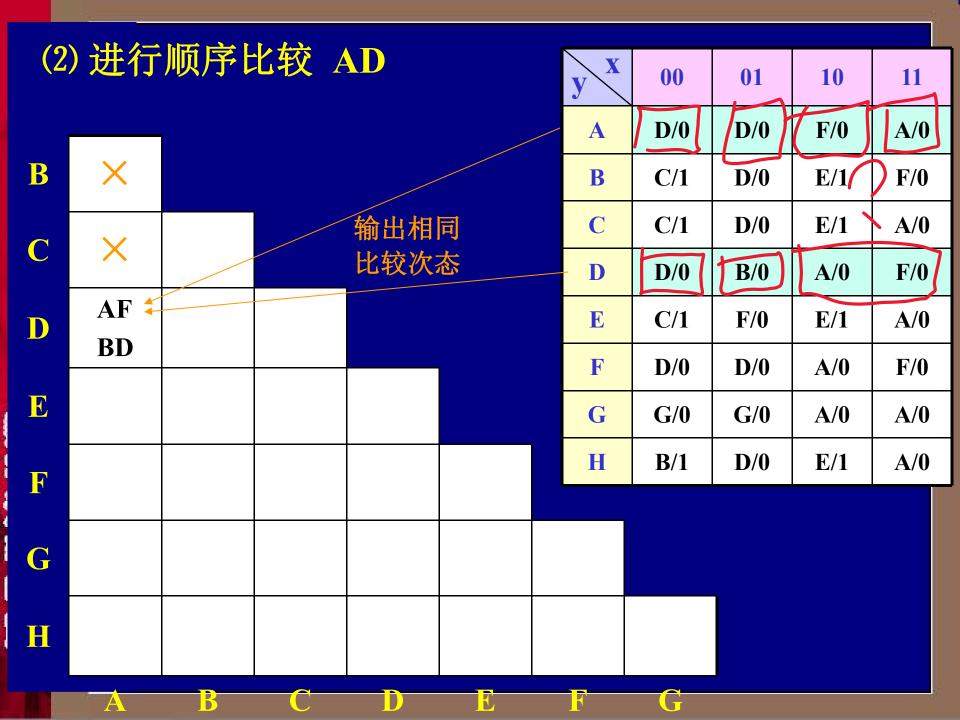
例 化简下图所示的原始状态表 人口 水气

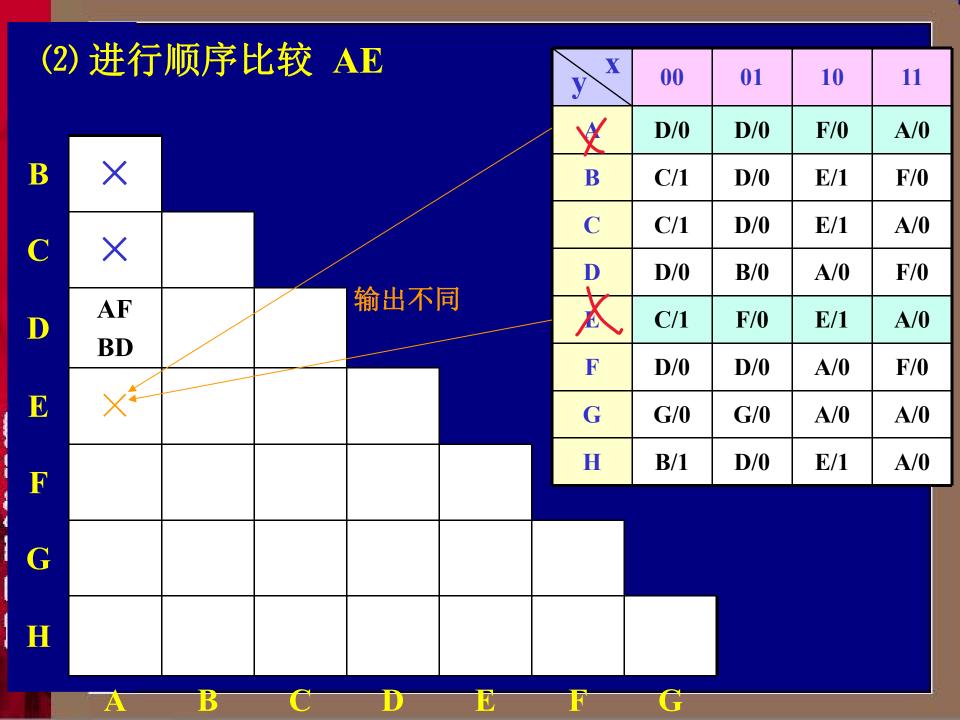
yx	00	01	10	11	
A	<b>D</b> /0	<b>D</b> /0	F/0	A/0	
В	<b>C</b> /1	<b>D</b> /0	<b>E</b> /1	F/0	不行
C	<b>C</b> /1	<b>D</b> /0	E/1	<b>A</b> /0	1.0
D	<b>D</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	F/0	THE
E	<b>C</b> /1	F/0	E/1	A/0	DF新
F	D/0	<b>D</b> /0	<b>A</b> /0	F/0	
G	<b>G</b> /0	<b>G</b> /0	A/0	A/0	
Н	B/1	<b>D</b> /0	E/1	A/0	

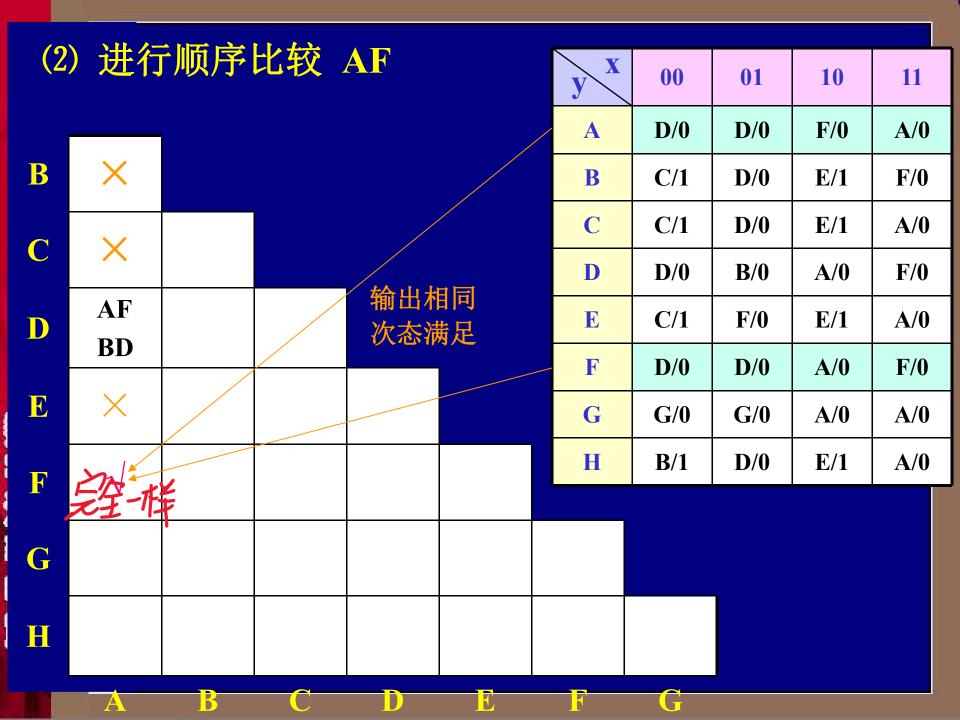
 $y^{n+1}/z$ 

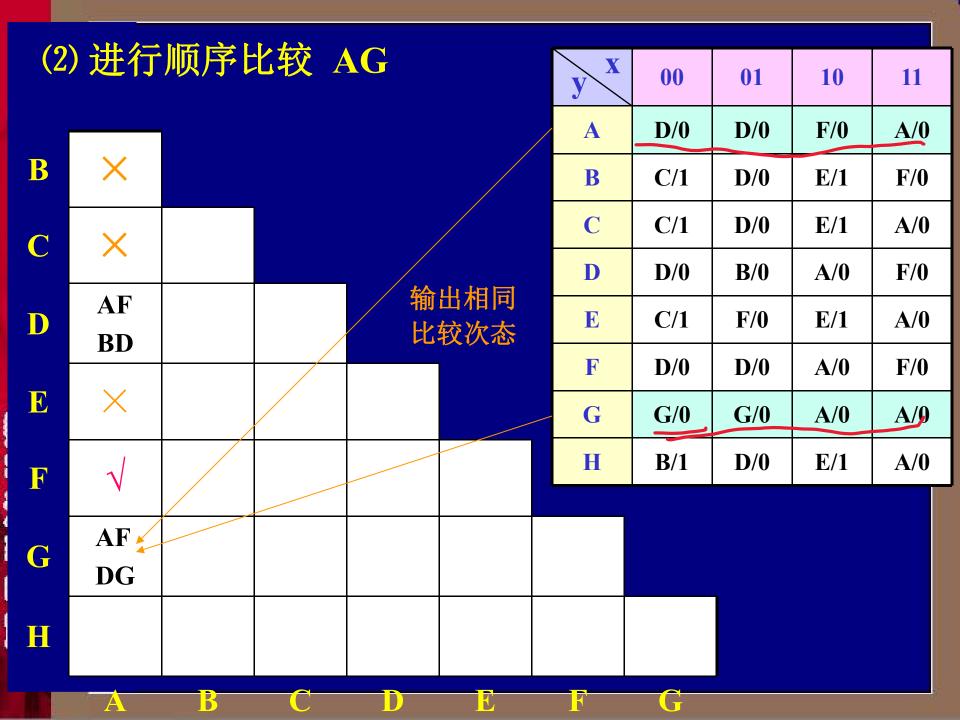
(2)	进行	顺序	七较 A	yX	00	01	10	11		
			输出不	同		A	D/0	<b>D</b> /0	F/0	A/0
B	X					В	C/1	<b>D</b> /0	E/1	F/0
)						C	<b>C</b> /1	<b>D</b> /0	E/1	<b>A</b> /0
C						D	<b>D</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	F/0
D						E	C/1	F/0	E/1	A/0
						F	<b>D</b> /0	<b>D</b> /0	<b>A/0</b>	F/0
E						G	G/0	<b>G</b> /0	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>
F						H	B/1	<b>D</b> /0	E/1	<b>A</b> /0
Ľ										
G										- 1
TT										- 1
H										
	A	В	C	D	E	F	G			3







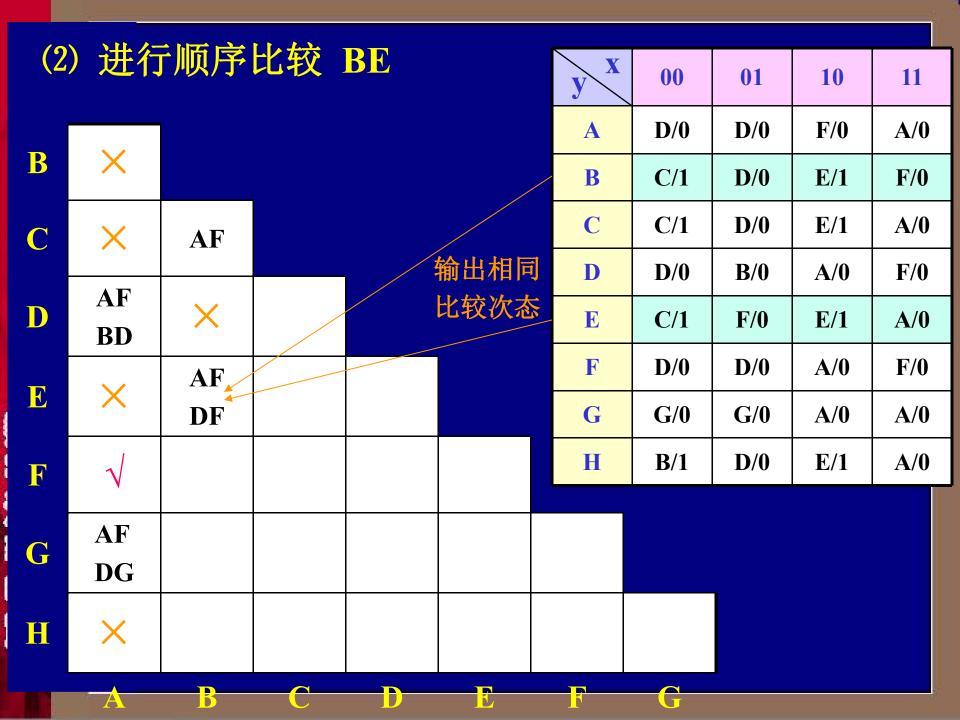


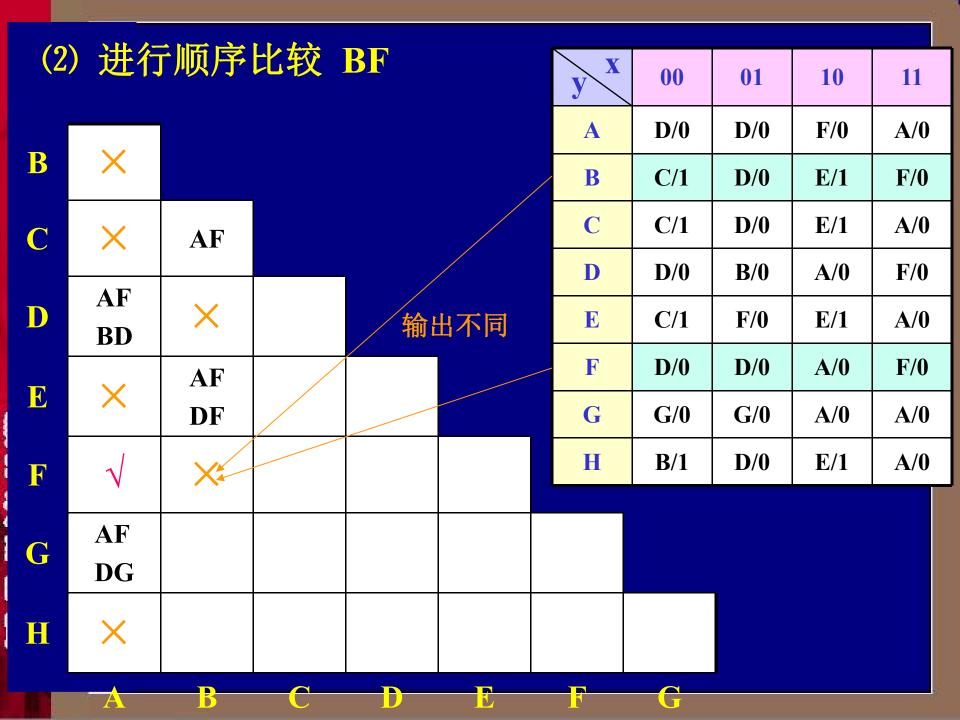


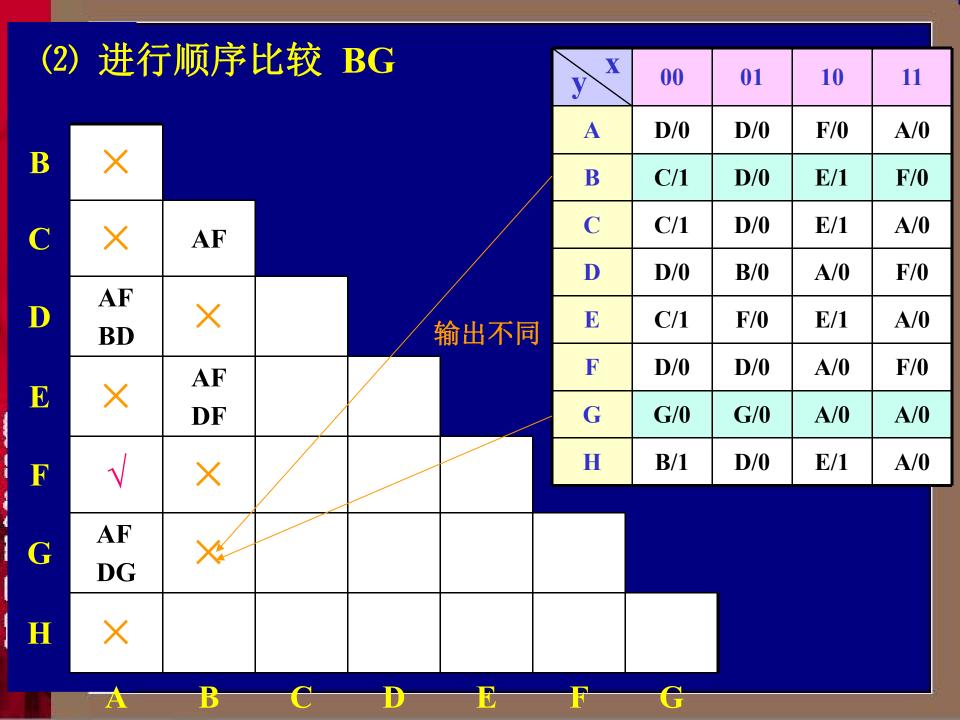


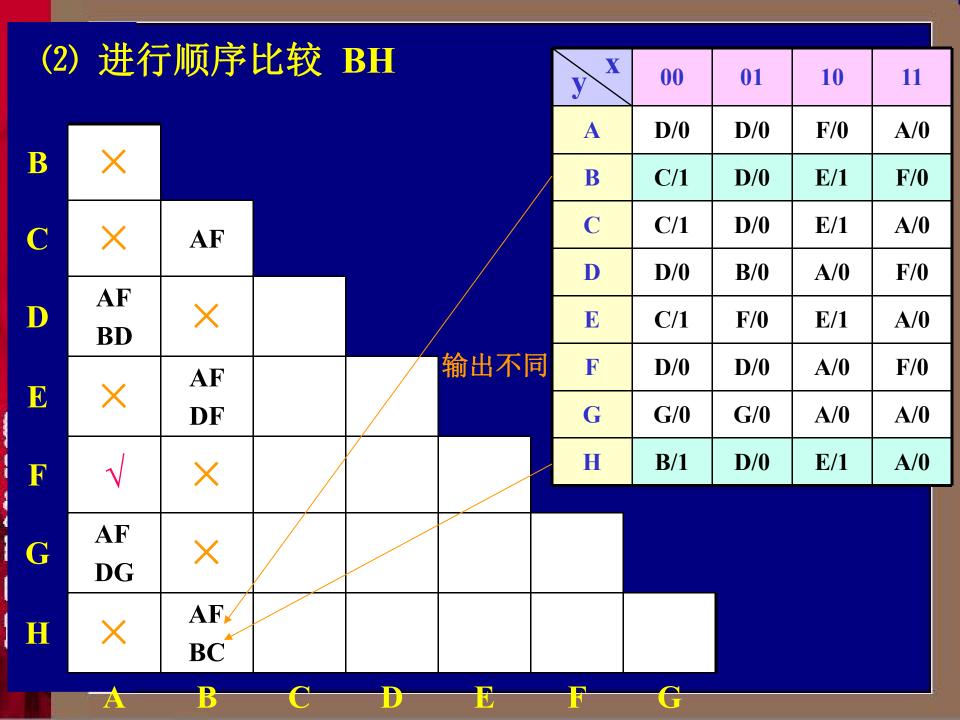


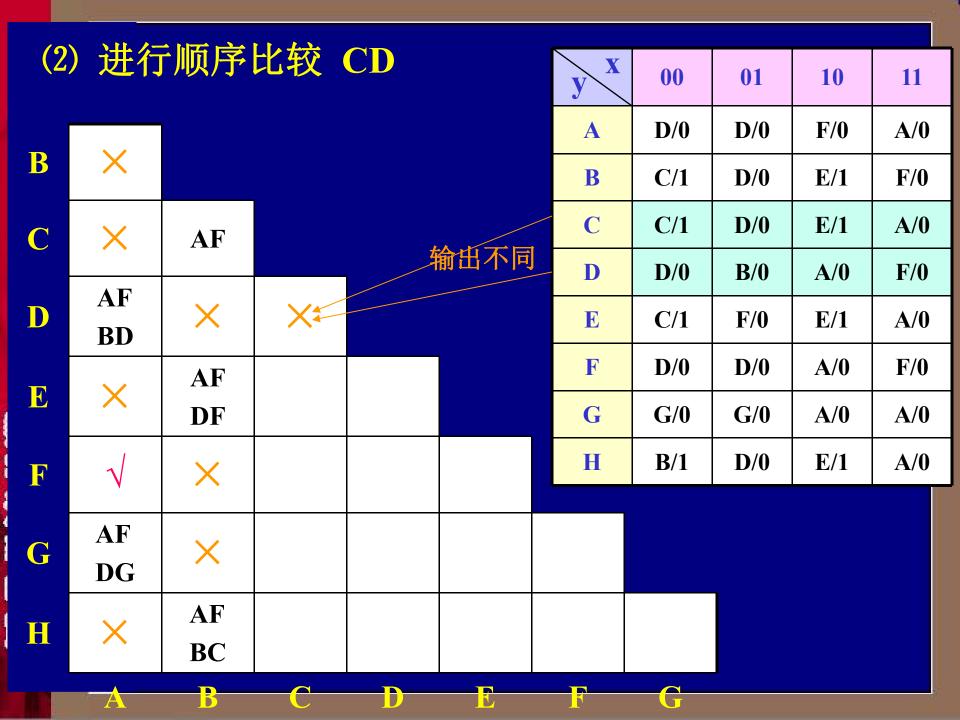


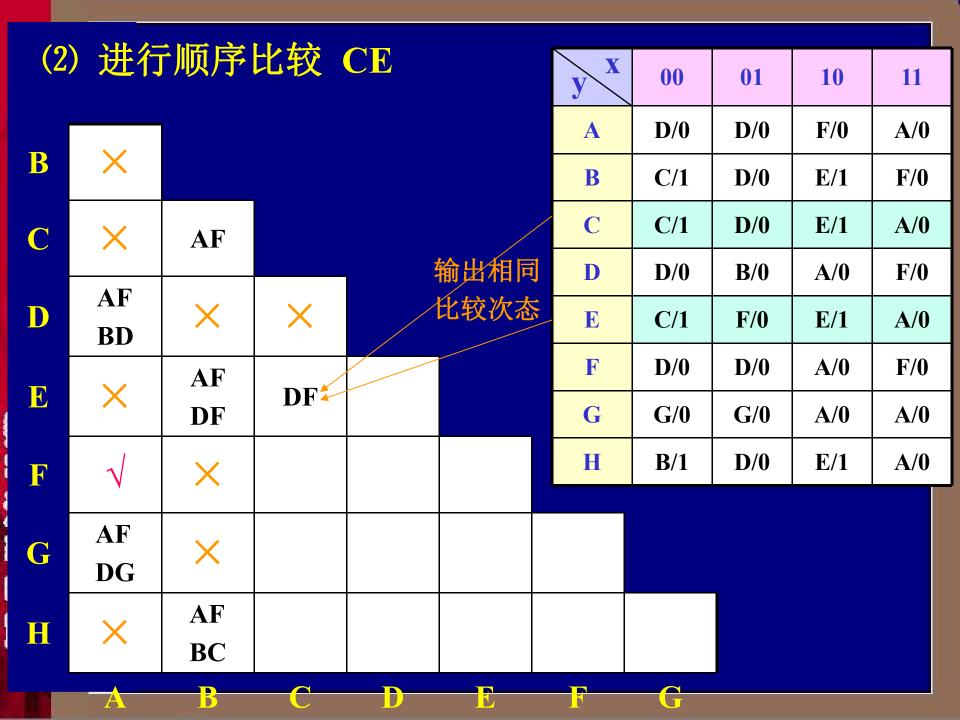


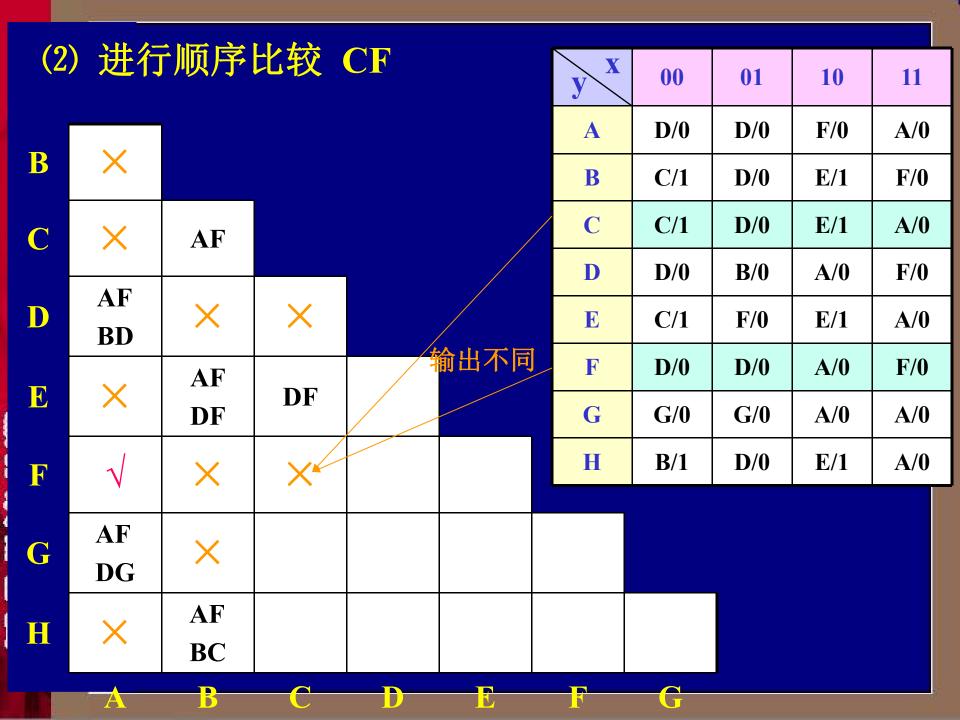


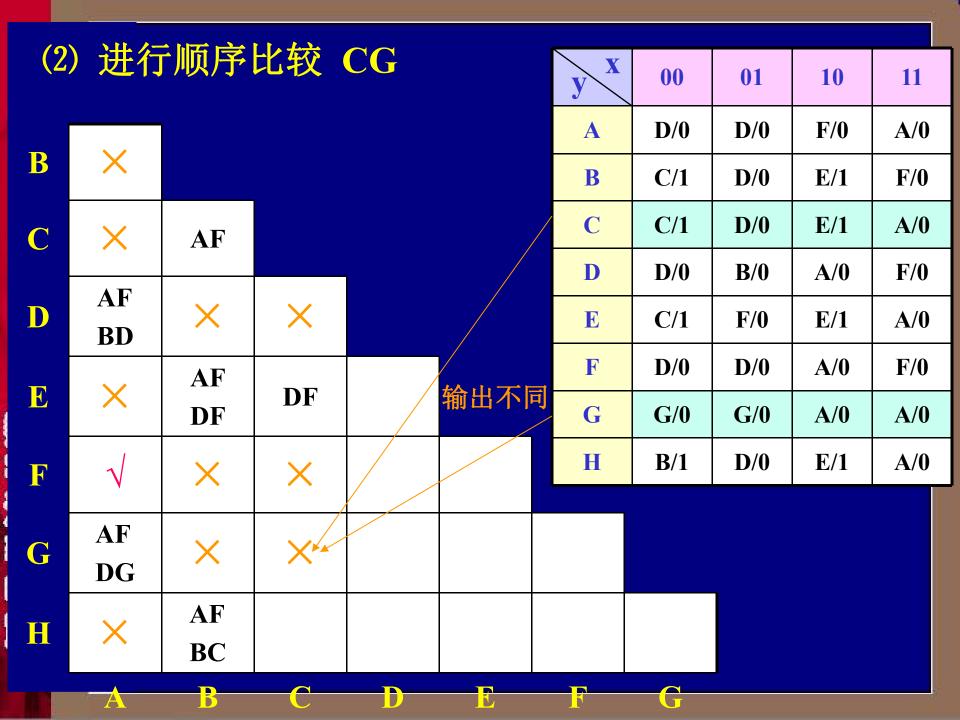


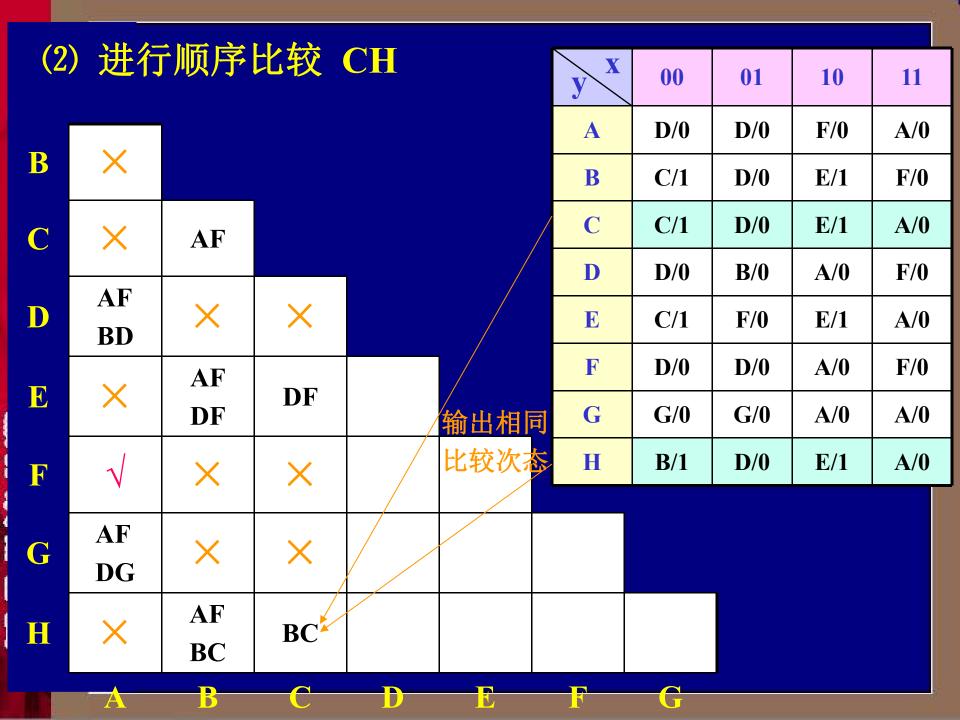


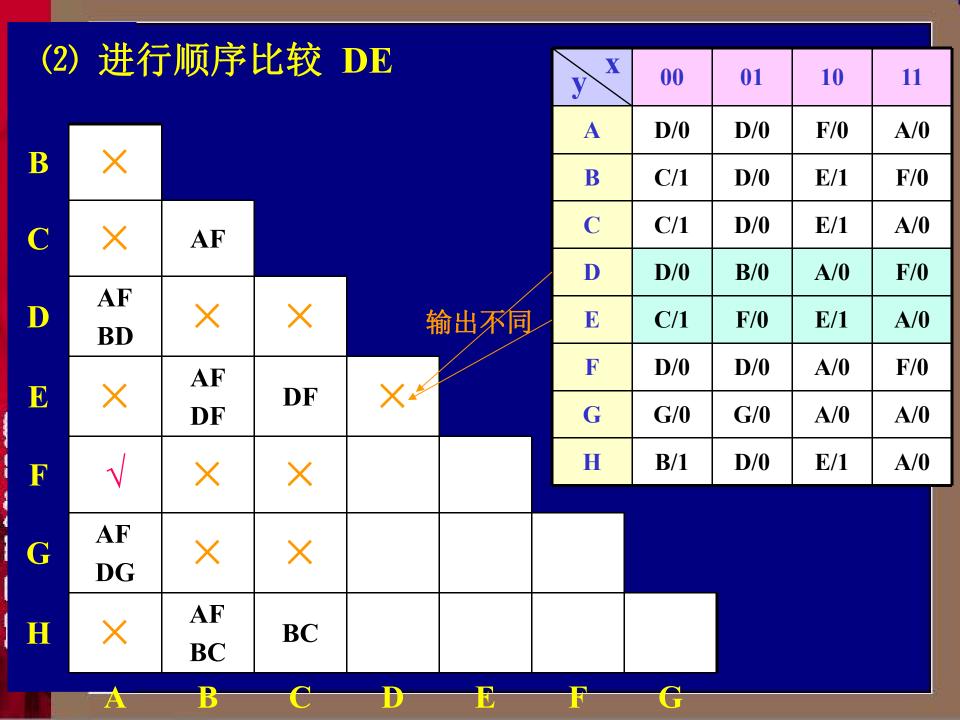








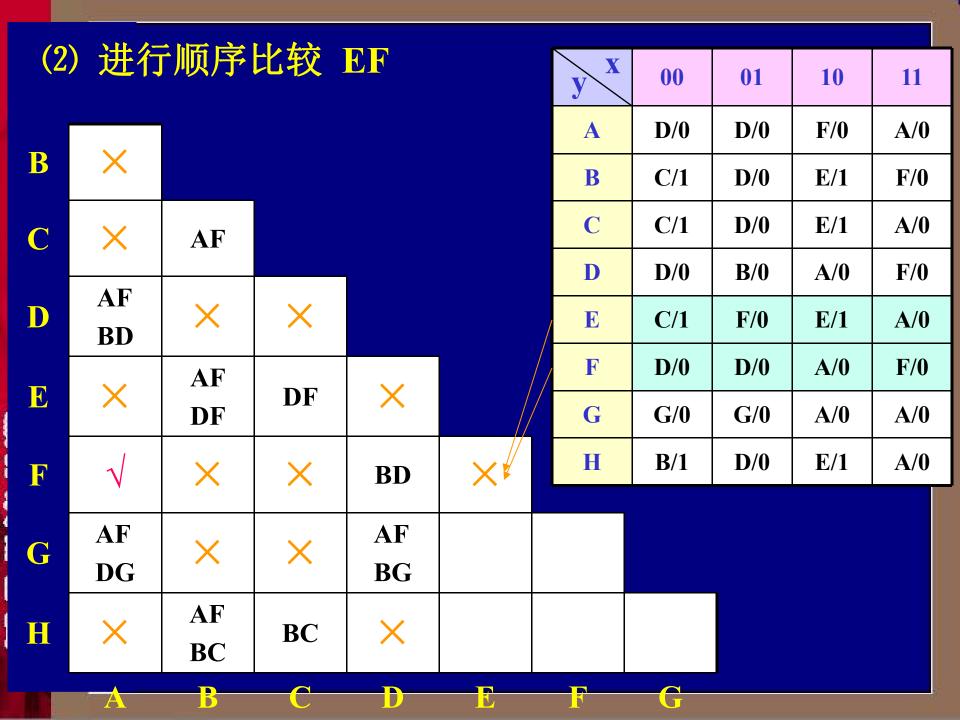


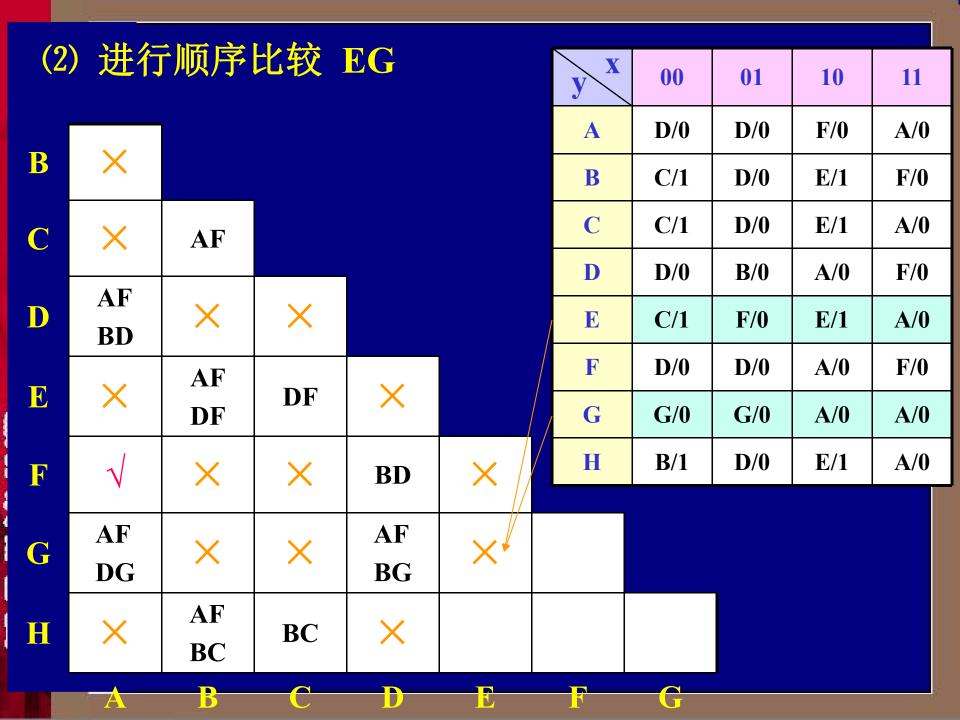


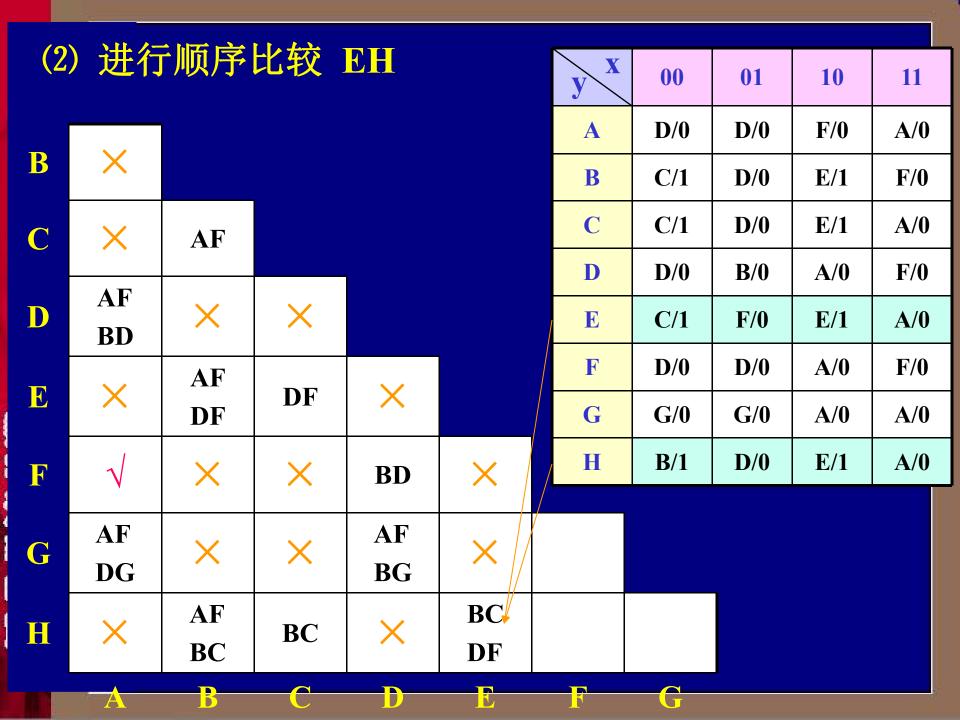


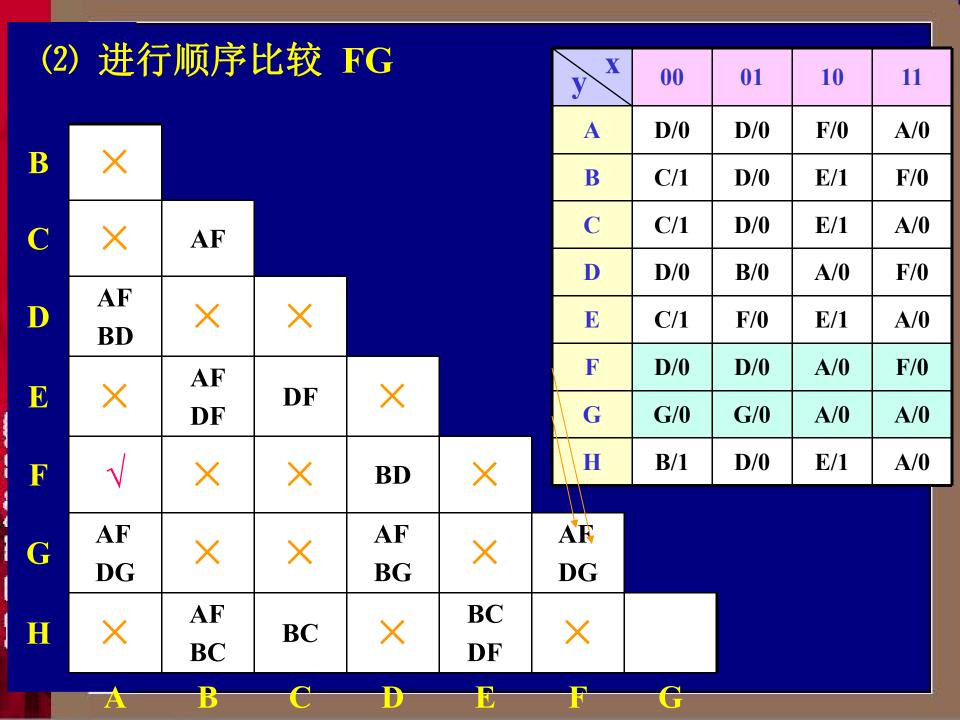


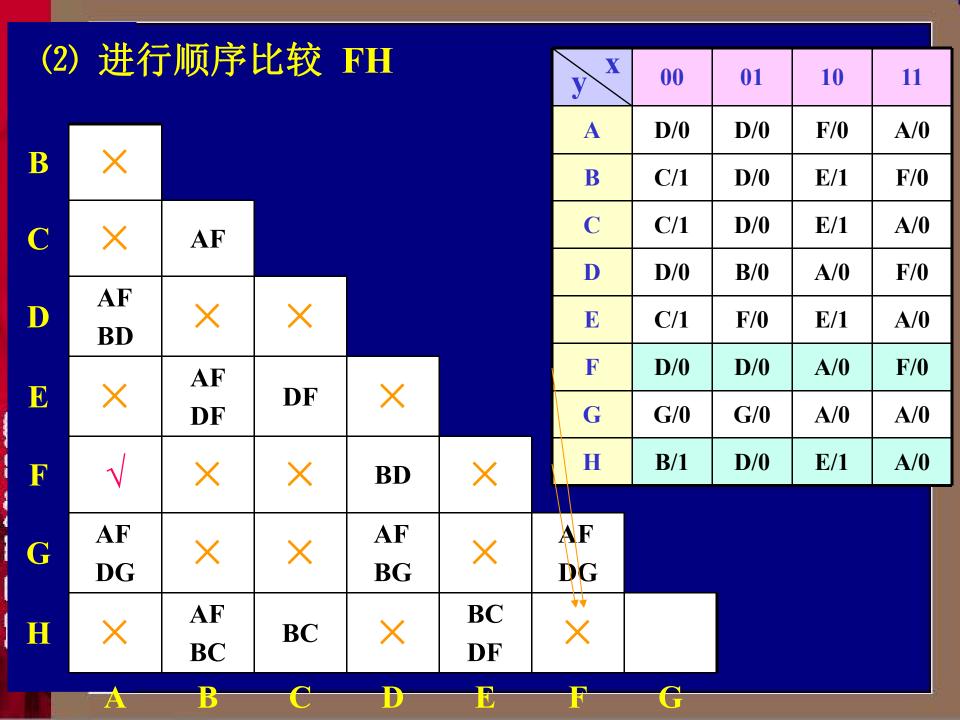


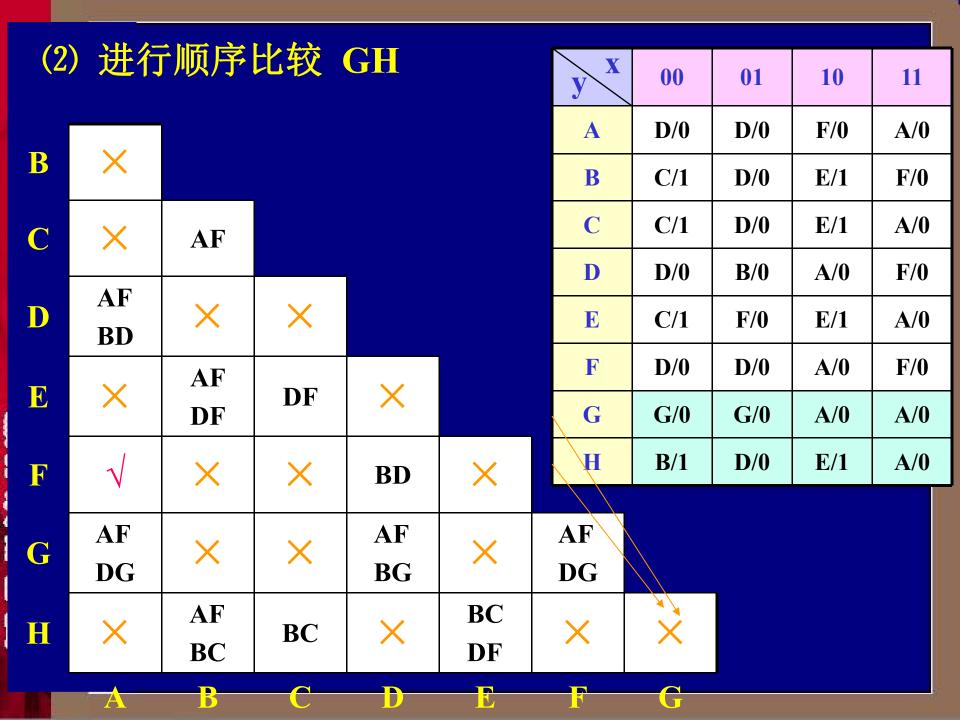


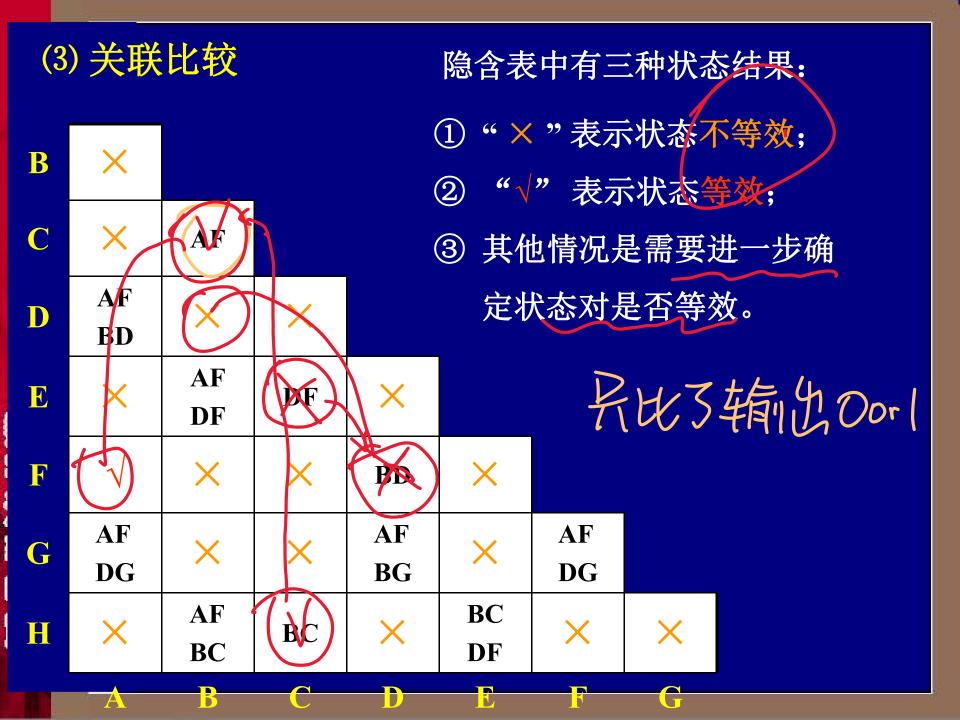


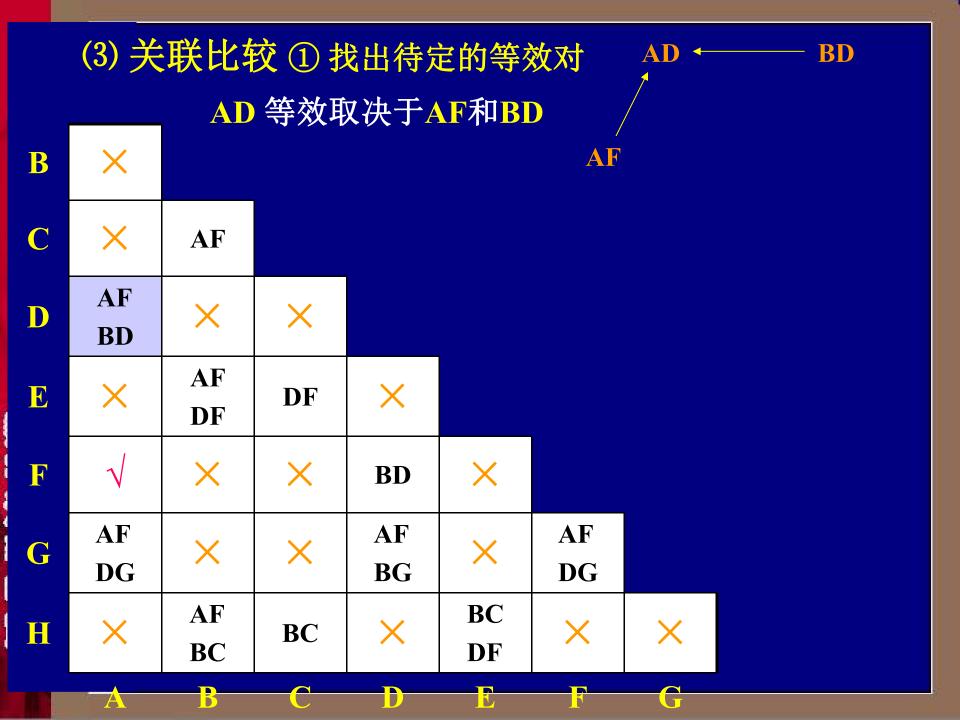


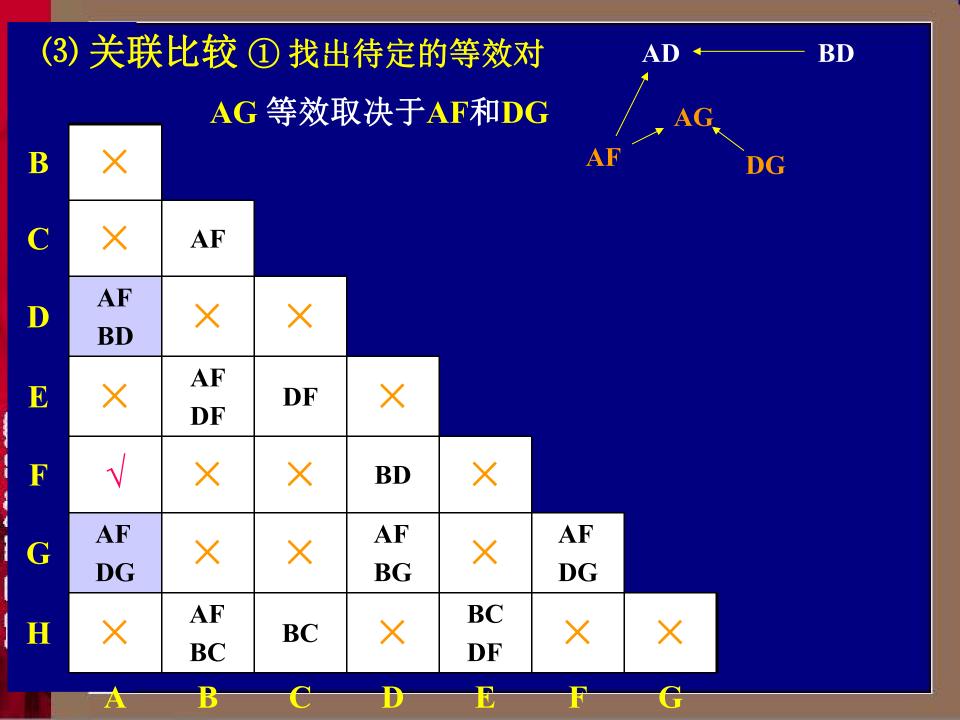


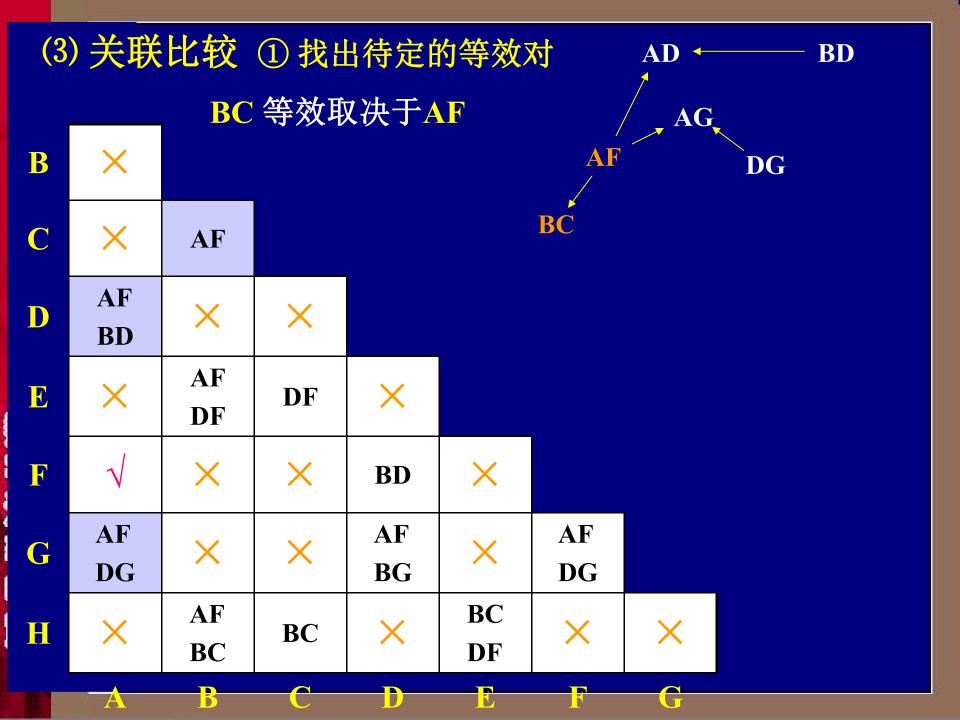


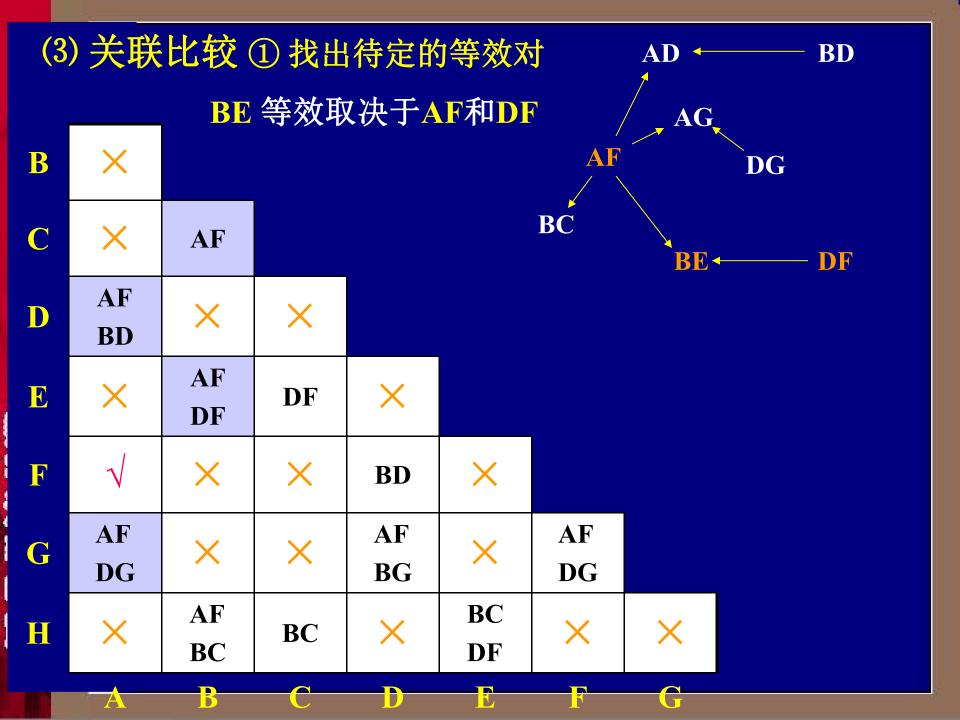


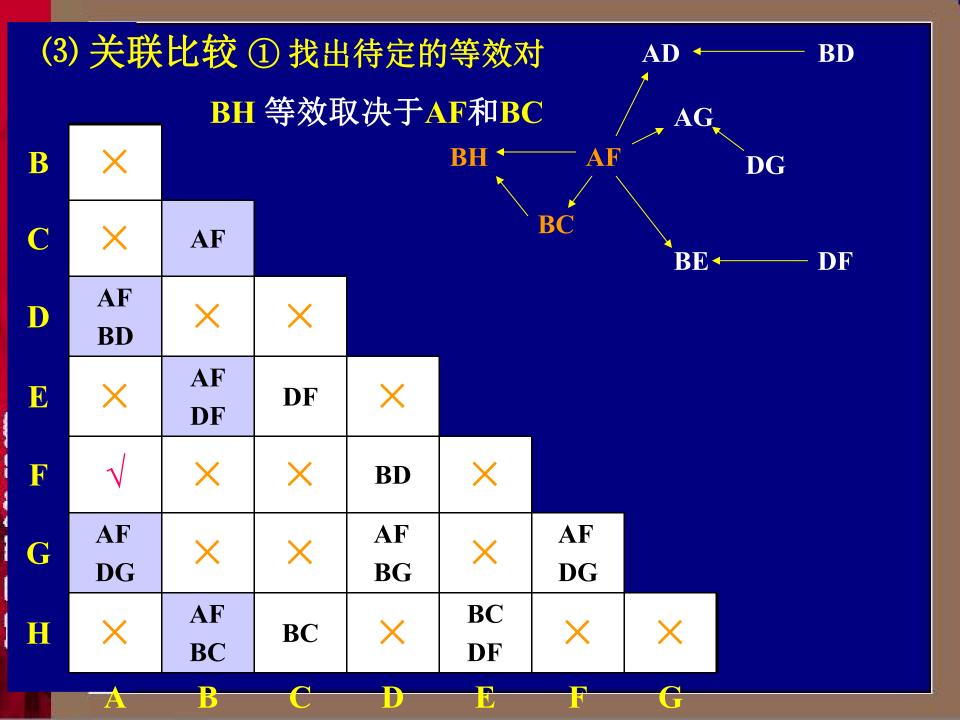


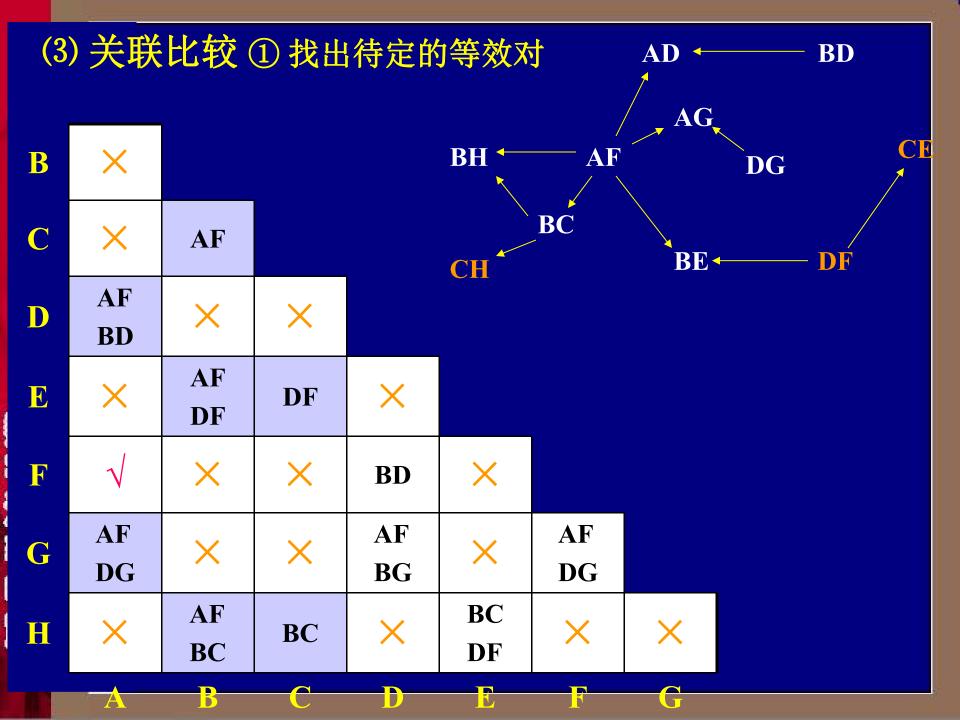


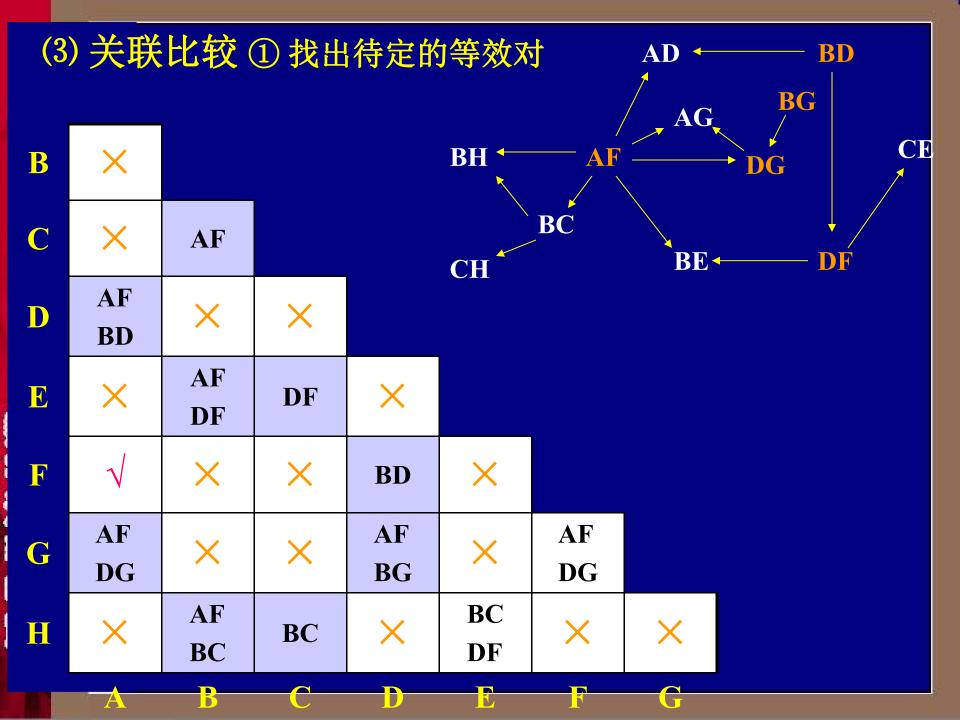


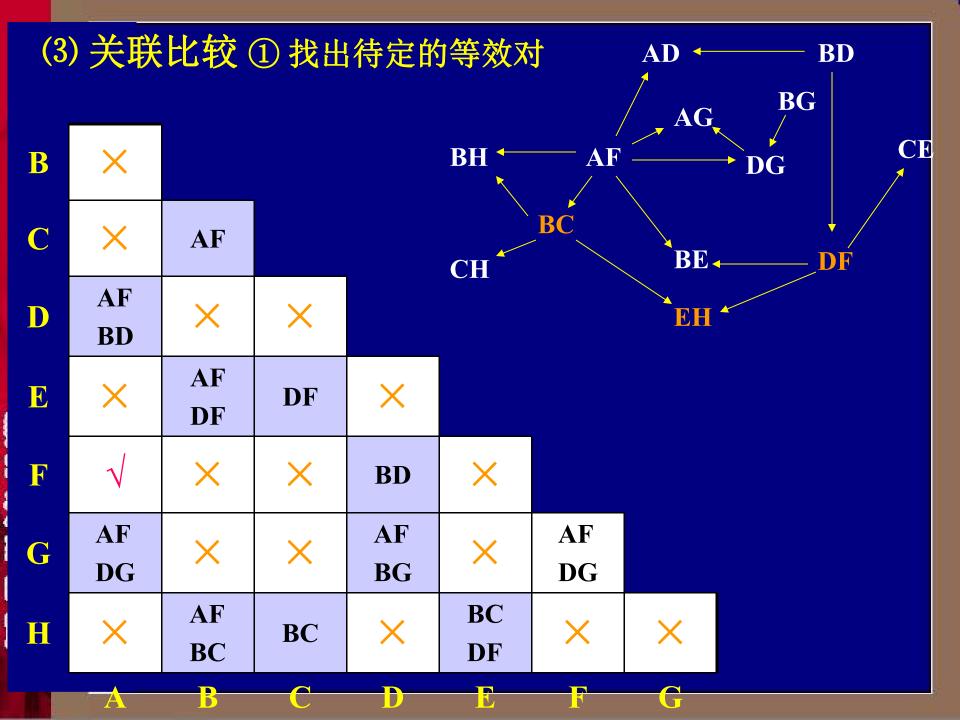


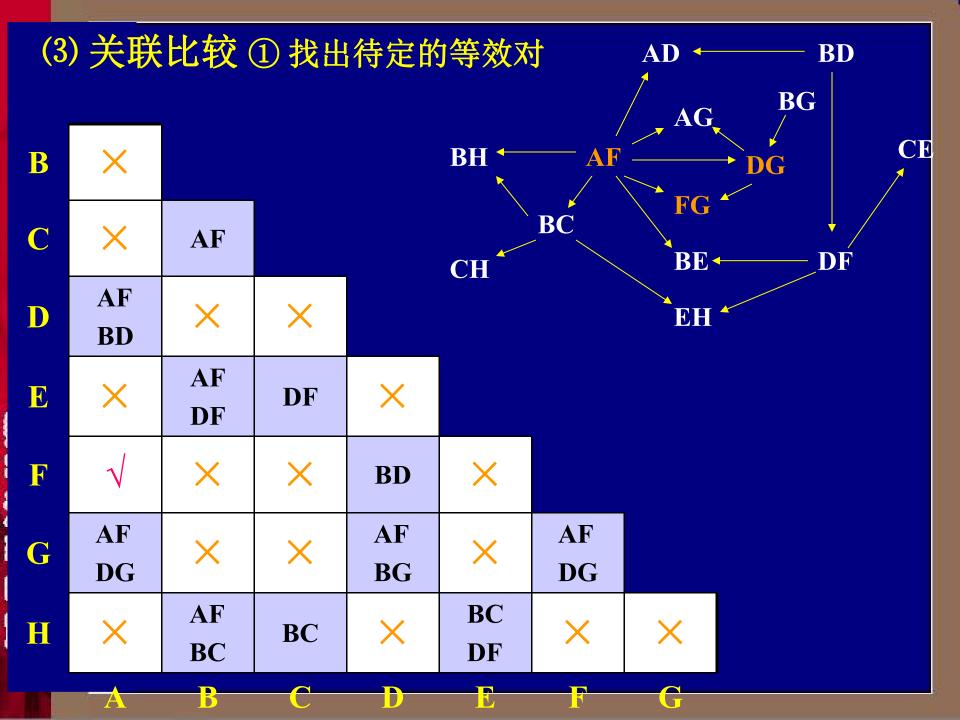


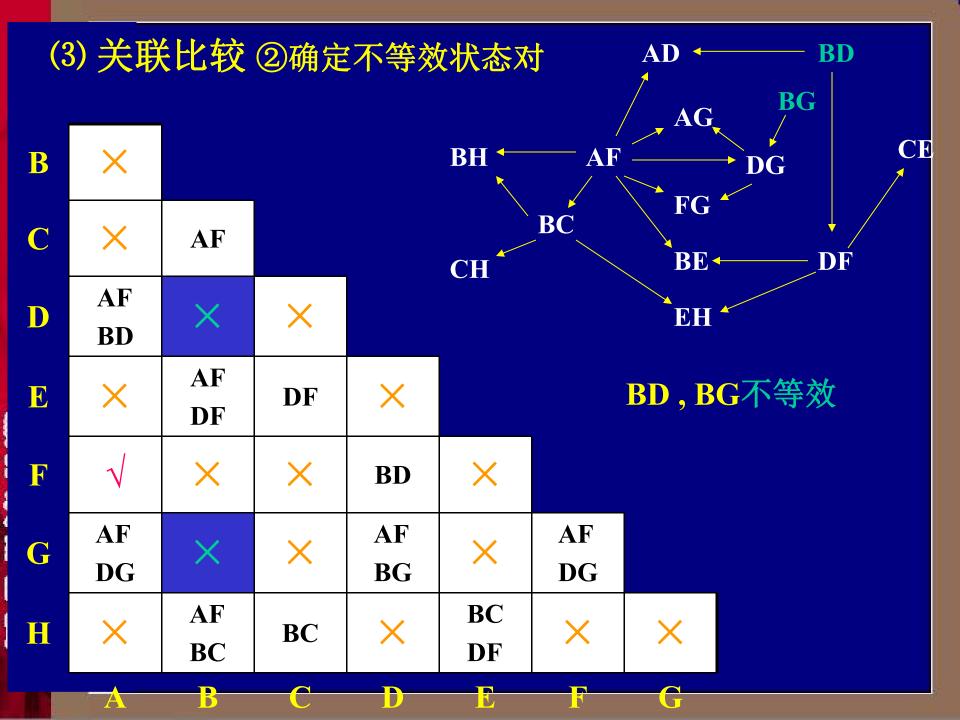


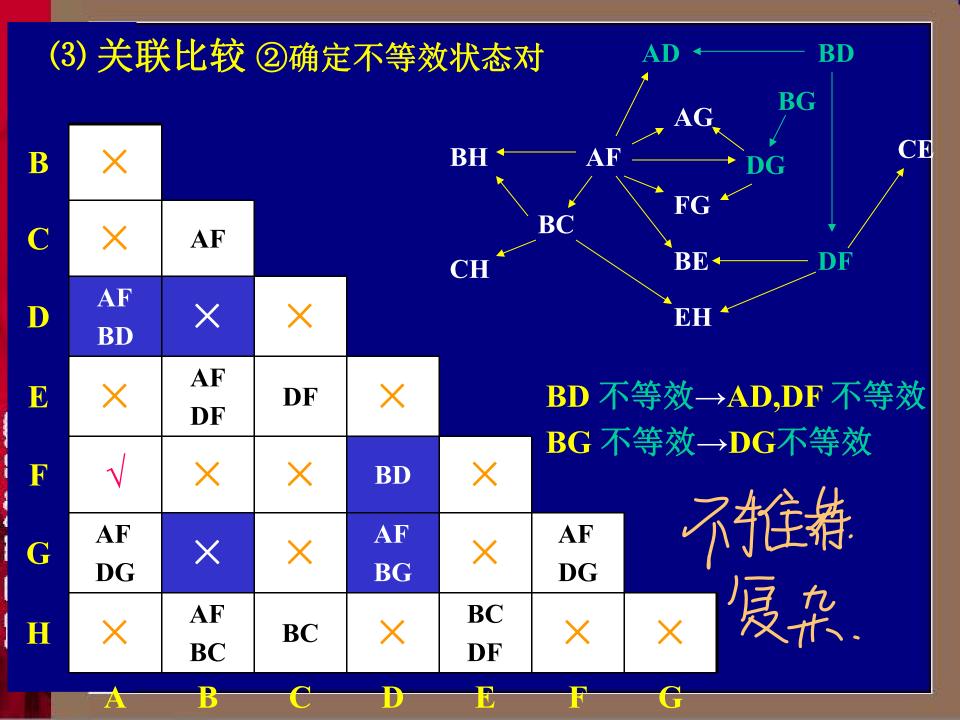


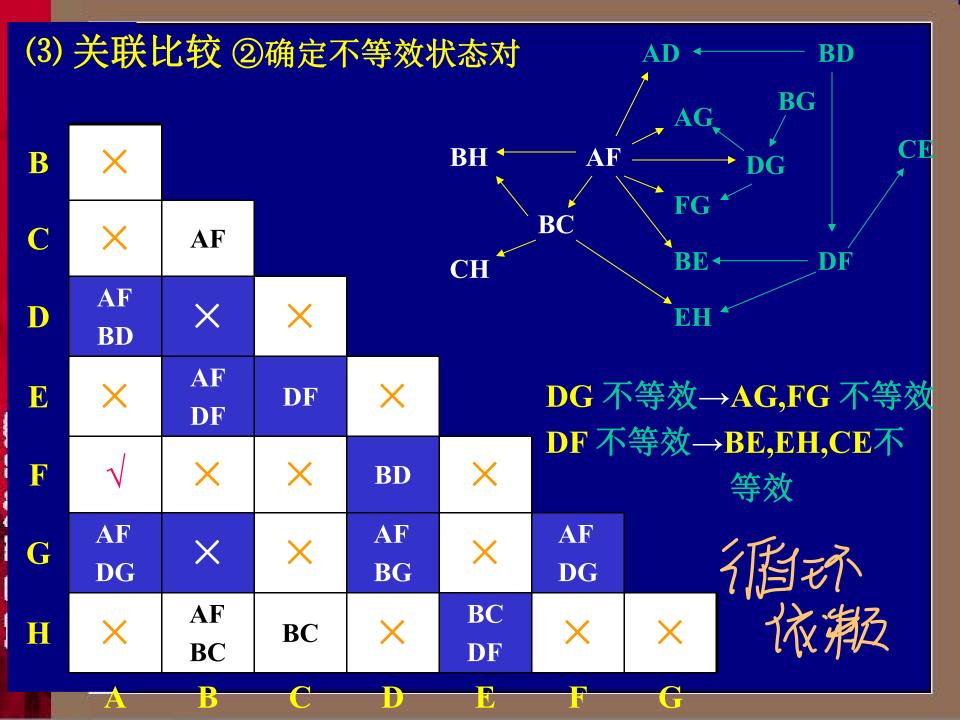


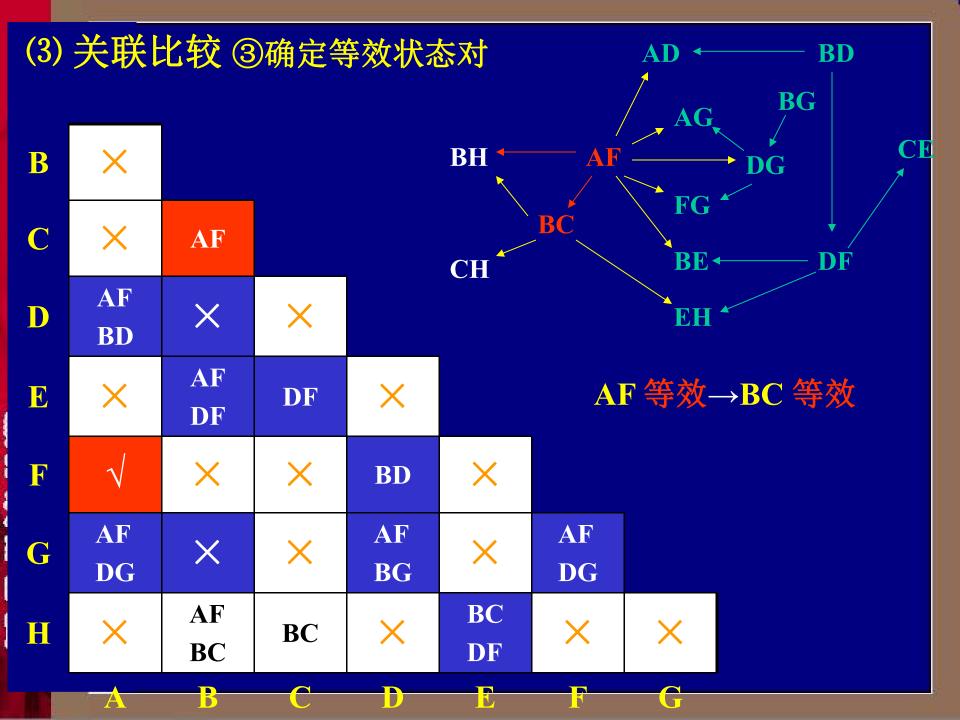


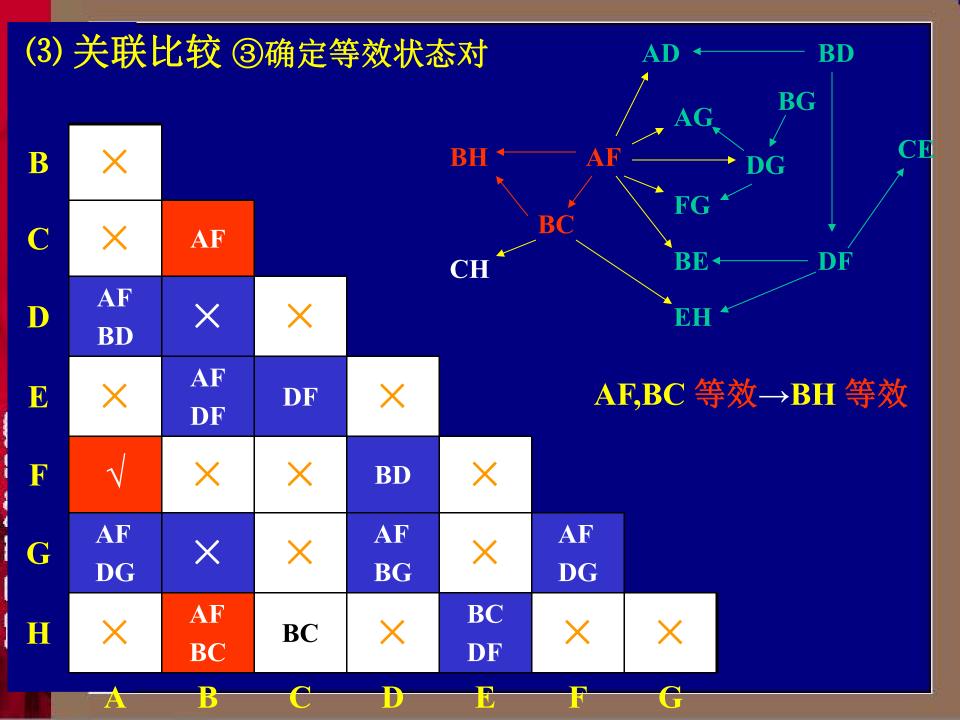


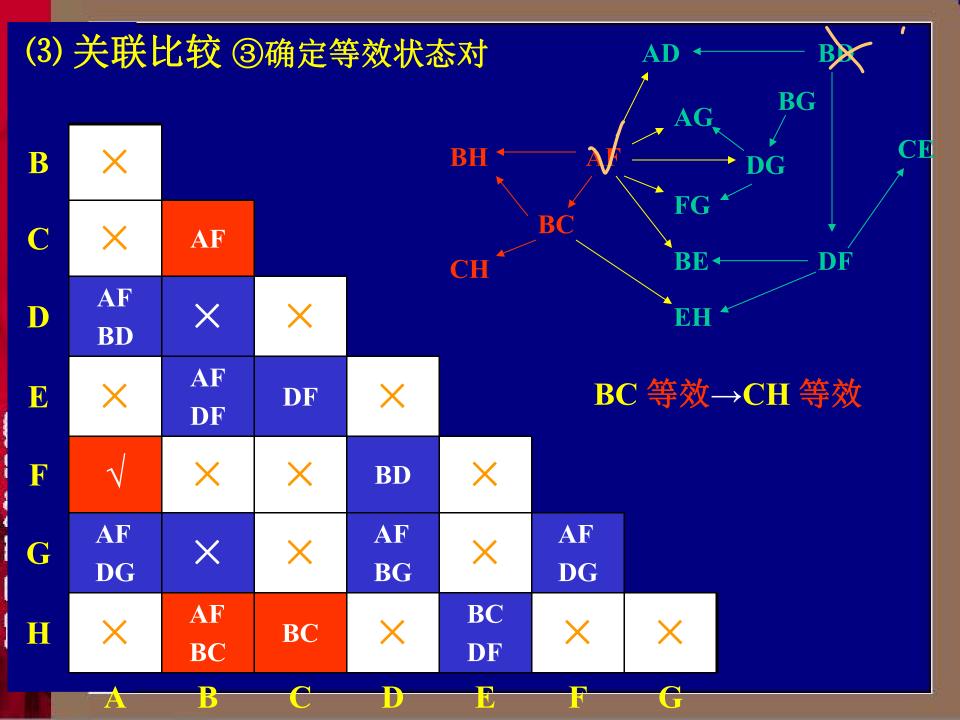










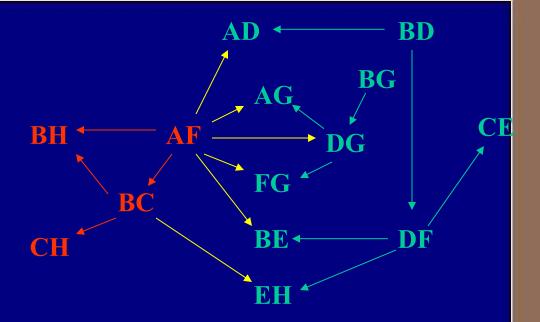


#### (4) 列出最大等效类

由关联比较得到如下

等效对: **与(A,F)** (B,C) 合

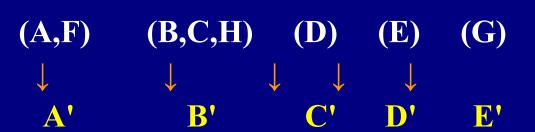
(C,H)



X (B,C), (B,H), (C,H)  $\rightarrow$  (B,C,H)

因而得到两个最大等效类: (A,F) 和 (B,C,H)

重新命名状态名



没什么道义。

yX	00	01	10	11
A'	C'/0	C'/0	A'/0	A'/0
B'				
C'				
D'				
E'				

yX	00	01	10	11
A	<b>D</b> /0	<b>D</b> /0	F/0	<b>A</b> /0
В	<b>C</b> /1	<b>D</b> /0	E/1	F/0
C	C/1	<b>D</b> /0	E/1	A/0
D	<b>D</b> /0	B/0	A/0	F/0
E	C/1	F/0	E/1	A/0
F	<b>D</b> /0	<b>D</b> /0	A/0	F/0
G	G/0	G/0	A/0	A/0
Н	B/1	<b>D</b> /0	E/1	A/0

yX	00	01	10	11
A'	C'/0	C'/0	A'/0	A'/0
<b>B'</b>	B'/1	C'/0	<b>D'</b> /1	A'/0
C'				
D'				
E'				

yX	00	01	10	11
A	<b>D</b> /0	<b>D</b> /0	F/0	<b>A</b> /0
В	C/1	<b>D</b> /0	E/1	F/0
C	C/1	<b>D</b> /0	E/1	A/0
D	<b>D</b> /0	B/0	A/0	F/0
E	C/1	F/0	E/1	A/0
$\mathbf{F}$	<b>D</b> /0	<b>D</b> /0	<b>A/0</b>	F/0
G	G/0	G/0	A/0	A/0
Н	B/1	<b>D</b> /0	E/1	A/0

yX	00	01	10	11
A'	C'/0	C'/0	A'/0	A'/0
<b>B'</b>	B'/1	C'/0	<b>D'</b> /1	A'/0
C'	C'/0	B'/0	A'/0	A'/0
D'				
E'				

yX	00	01	10	11
A	<b>D</b> /0	<b>D</b> /0	F/0	A/0
В	<b>C</b> /1	<b>D</b> /0	E/1	F/0
C	<b>C</b> /1	<b>D</b> /0	E/1	<b>A</b> /0
D	<b>D</b> /0	B/0	<b>A</b> /0	F/0
E	C/1	F/0	E/1	<b>A</b> /0
F	<b>D</b> /0	<b>D</b> /0	<b>A</b> /0	F/0
G	G/0	G/0	A/0	A/0
Н	B/1	<b>D</b> /0	E/1	A/0

yX	00	01	10	11
A'	C'/0	C'/0	A'/0	A'/0
<b>B'</b>	B'/1	C'/0	<b>D'</b> /1	A'/0
C'	C'/0	B'/0	A'/0	A'/0
D'	B'/1	A'/0	D'/1	A'/0
E'				

yX	00	01	10	11
A	<b>D</b> /0	<b>D</b> /0	F/0	A/0
В	<b>C</b> /1	<b>D</b> /0	E/1	F/0
C	C/1	<b>D</b> /0	E/1	A/0
D	<b>D</b> /0	B/0	<b>A</b> /0	F/0
E	C/1	F/0	E/1	<b>A</b> /0
F	<b>D</b> /0	<b>D</b> /0	<b>A</b> /0	F/0
G	G/0	G/0	A/0	A/0
Н	B/1	<b>D</b> /0	E/1	A/0

yX	00	01	10	11
A'	C'/0	C'/0	A'/0	A'/0
<b>B</b> '	B'/1	C'/0	<b>D'</b> /1	A'/0
C'	C'/0	B'/0	A'/0	A'/0
D'	B'/1	A'/0	<b>D'</b> /1	A'/0
E'	E'/0	E'/0	A'/0	A'/0

yX	00	01	10	11
A	<b>D</b> /0	<b>D</b> /0	F/0	<b>A</b> /0
В	<b>C</b> /1	<b>D</b> /0	E/1	F/0
C	C/1	<b>D</b> /0	E/1	A/0
D	<b>D</b> /0	B/0	<b>A</b> /0	F/0
E	C/1	F/0	E/1	A/0
F	<b>D</b> /0	<b>D</b> /0	A/0	F/0
G	G/0	G/0	A/0	A/0
Н	B/1	<b>D</b> /0	E/1	A/0

#### 3.2.2.2.2 不完全给定同步时序电路状态表的化简

State Reduction in Incompletely Specified Circuits 复杂 C 写确定。

1. 不完全给定*Incompletely Specified States*的概念 如图所示,次态或输出中包含有无关项(d)。

yX	0	1
A	<b>A</b> /0	D/d
В	<b>A</b> /0	<b>D</b> /0
C	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
D	<b>A/0</b>	<b>C</b> /1

#### 2. 相容的概念

#### (1) 状态相容 State Compatibility

设:  $S_1$ 和  $S_2$ 是不完全给定时序电路  $M_1$ 和  $M_2$ ( $M_1$ 和  $M_2$ 可以是同一个电路)的两个状态,作为初态同时加入预定的允许输入序列(除最后一个次态外,其他次态都是确定的),所产生的输出序列一致(认为确定的输出与对应的不确定输出相同),则状态  $S_1$ 和  $S_2$ 是相容对。

记为: (S<sub>1</sub>, S<sub>2</sub>)。

yX	0	1
A	<b>A/0</b>	D/d
B	<b>A</b> /0	<b>D</b> /0
C	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
D	<b>A/0</b>	<b>C</b> /1

## (2) 状态相容无传递性

如左图中,(A, B)、(A, C)相容, 但(B, C)不相容 

 y
 X
 0
 1

 A
 A/0
 D/d

 B
 A/0
 D/0

 C
 A/0
 D/1

 D
 A/0
 C/1

(3) 相容类

两两相容的状态的集合称为相容类。









不是找这个

(4) 最大相容类 Maximal Compatibles 不能被其他相容类所包含的相容类。

## 相容对的判别标准:

条件一:它们的输出相同;

条件二:它们的次态必须满足下列情况之一:

- ①次态相同
- ②次态交错
- ③次态维持
- ④ 后续状态等效
- ⑤ 次态循环

注意: 一方给定,一方不给定的次态均当作相同。

## 例化简不完全给定状态表。

右表中的相容对为:

(A,B), (A,C), (A,D), (C,D) CD. 比·祥 两种相容 字

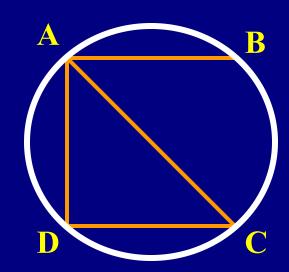
y	0	1
A	<b>A</b> /0	D/d
В	<b>A</b> /0	<b>D</b> /0
C	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1
D	<b>A/0</b>	<b>C</b> /1
$\mathbf{v}^{\mathbf{n+1/2}}$		

状态合并图Merger Diagrams

将所有相容对填入合并图,

可以得到两个最大相容类为:

$$(A,B)$$
,  $(A,C,D)$ 



# 3. 最小化状态表 Reduced State Table

- (1) 覆盖性 Coverd:能包含霍部的原始状态。
- (2) 闭合性 Closure: 任一个相容类的次态应属于该集内的一个相容类。
- (3) 最小化:选择满足"覆盖"和"闭合"的相容类且数目最少。

## 4. 不完全给定状态表的化简过程

- (1) 利用隐含表寻找相容对
- (2) 用合并图确定最大相容类
- (3) 采用覆盖闭合表进行相容类集的选择,建立最小化 状态表

yX	0	1
A	A/d	d/d
В	<b>C</b> /1	<b>B</b> /0
C	<b>D</b> /0	<mark>d</mark> /1
D	d/d	B/d
E	<b>A</b> /0	<b>C</b> /1

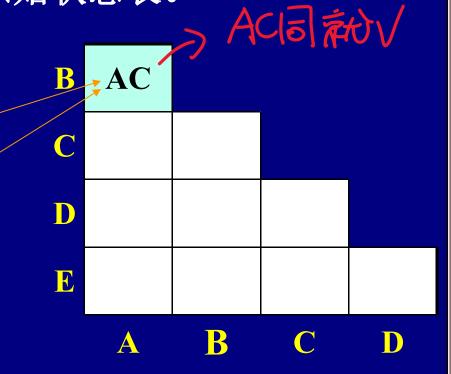
В				
C				
D				
E				
	A	В	C	D

 $y^{n+1}/z$ 

5一>4.173一个解发器

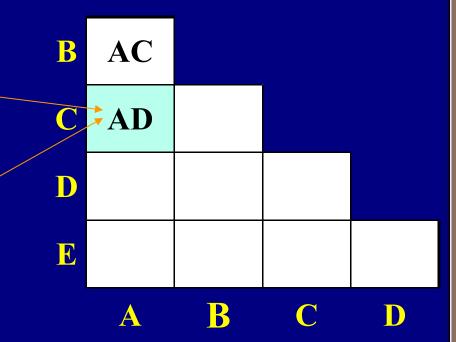
yX	0	1
A	A/d	d/d
В	<b>C</b> /1	<b>B</b> /0
C	<b>D</b> /0	<b>d</b> /1
D	d/d	B/d
E	<b>A</b> /0	<b>C</b> /1

$\mathbf{v}^{n+}$	$-1/_{2}$
y	-   L



yX	0	1
A	A/d	d/d
В	<b>C</b> /1	<b>B</b> /0
C	<b>D</b> /0	<mark>d</mark> /1
D	d/d	B/d
E	<b>A</b> /0	<b>C</b> /1

<b>v</b> n-	1/7	
J		_



yX	0	1	В	AC			
A	A/d	d/d		A D			
В	<b>C</b> /1	<b>B</b> /0	C	AD			1
C	<b>D</b> /0	d/1	D	1			
D	d/d	B/d	E				
E	<b>A/0</b>	<b>C</b> /1			<b>D</b>		
			•	A	B	C	D

 $y^{n+1}/z$ 

yX	0	1
A	A/d	d/d
В	<b>C</b> /1	<b>B</b> /0
C	<b>D</b> /0	<mark>d</mark> /1
D	d/d	B/d
E	A/0	<b>C</b> /1

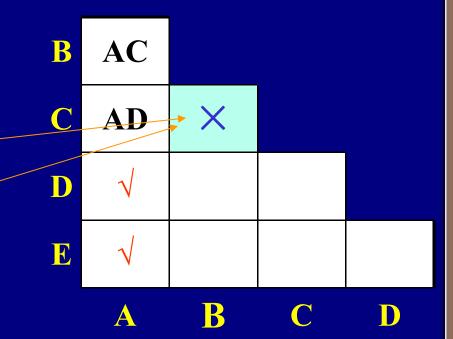
 $y^{n+1}/z$ 

В	AC			
C	AD			
D	$\sqrt{}$			
E	1			
	A	В	C	D

首选:新屿 炒选·OJ/字研纸

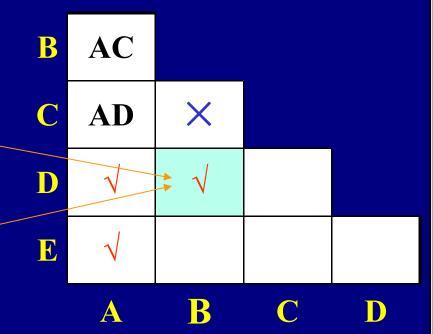
yX	0	1
A	A/d	d/d
В	<b>C</b> /1	<b>B</b> /0
C	<b>D</b> /0	<b>d</b> /1
D	d/d	B/d
E	<b>A</b> /0	<b>C</b> /1

v <sup>n</sup>	+1	1-
<b>y</b>		



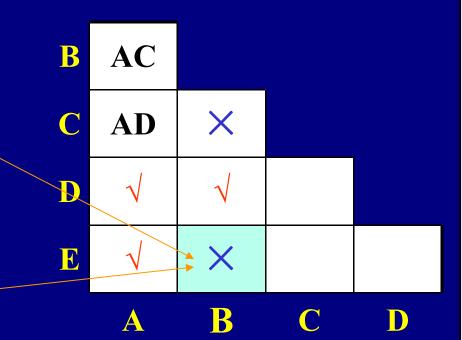
yX	0	1
A	A/d	d/d
В	<b>C</b> /1	<b>B</b> /0
C	<b>D</b> /0	<b>d</b> /1
D	d/d	B/d
E	<b>A</b> /0	<b>C</b> /1

v <sup>n</sup>	+1	1-
y		



yx	0	1
A	A/d	d/d
В	<b>C</b> /1	<b>B</b> /0
C	<b>D</b> /0	<b>d</b> /1
D	d/d	B/d
E	<b>A</b> /0	<b>C</b> /1

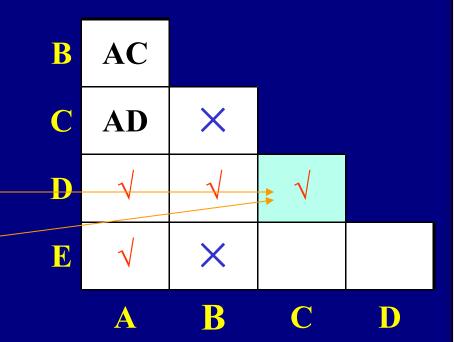
yn	+1	/	7
J		/	



# 例1 化简如图所示的原始状态表。

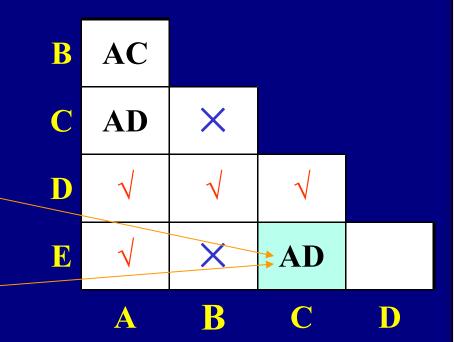
yX	0	1
A	A/d	d/d
В	<b>C</b> /1	<b>B</b> /0
C	<b>D</b> /0	<b>d</b> /1
D	d/d	B/d
E	<b>A/0</b>	<b>C</b> /1

 $y^{n+1}/2$ 



yX	0	1
A	A/d	d/d
В	<b>C</b> /1	<b>B</b> /0
C	<b>D</b> /0	<b>d</b> /1
D	d/d	B/d
E	A/0	<b>C</b> /1

	. 4	,
v <sup>n</sup>		
V		
lacksquare		



yX	0	1
A	A/d	d/d
В	<b>C</b> /1	<b>B</b> /0
C	<b>D</b> /0	<mark>d</mark> /1
D	d/d	B/d
E	<b>A/0</b>	<b>C</b> /1

$\mathbf{y}^{l}$	$n \perp$	.1	/_	
$\sqrt{1}$	ш		/'	7
. <b>У</b>			/ 4	
ullet				

В	AC			
C	AD	×		
D	$\sqrt{}$	$\sqrt{}$	$\sqrt{}$	
E	<b>√</b>	X	AD	<b>₿</b> C
	A	R	C	D

yX	0	1
A	A/d	d/d
В	<b>C</b> /1	<b>B</b> /0
C	<b>D</b> /0	<b>d</b> /1
D	d/d	B/d
E	<b>A/0</b>	<b>C</b> /1

 $y^{n+1}/z$ 

C AD X

X

E

AD BX

 $\mathbf{C} = \mathbf{D}$ 

对软作易的。

有搭围

(1) 利用隐含表寻找相容对: 个全一客架

(A,B),(A,C),(A,D),(A,E),(B,D),(C,D),(C,E)



yx	0	1
A	A/d	d/d
B	<b>C</b> /1	<b>B</b> /0
C	<b>D</b> /0	d/1
D	d/d	B/d
E	<b>A</b> /0	<b>C</b> /1

相 容		<b>三</b>	夏盖	级食			
类	A	В	C	D	E	X = 0	X = 1
ABD	A	В		D		AC	В
ACD	A		C	D		AD	В
ACE	A		C		E	AD	C

 $y^{n+1}/z$ 

覆盖闭合表

选择最小化:

(ABD) (ACE)

(2) 用合并图确定最大相容类:

(A,B,D),(A,C,D),(A,C,E)





B'

# (3) 作出最小化状态表:

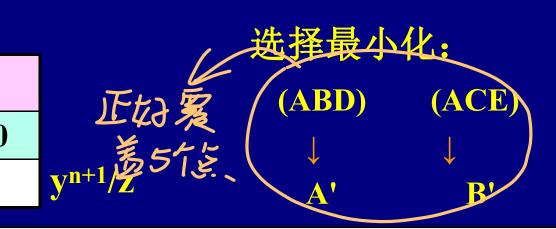
yX	0	1		
A	A/d	d/d		
B	<b>C</b> /1	<b>B</b> /0		
C	<b>D</b> /0	<b>d</b> /1		
D	d/d	B/d		
E	<b>A/0</b>	<b>C</b> /1		
$\mathbf{y}^{\mathbf{n+1}/\mathbf{Z}}$				

相		1	夏盖		闭合		
容类	A	В	C	D	E	X = 0	X = 1
ABD	A	В		D		AC	В
ACD	A		C	D		AD	В
ACE	A		C		E	AD	C

## 覆盖闭合表

## 最小化状态表

yX	0	1
A'	<b>B'</b> /1	A'/0
B'		



## (3) 作出最小化状态表:

yx	0	1			
A	A/d	d/d			
B	<b>C</b> /1	<b>B</b> /0			
C	<b>D</b> /0	d/1			
D	d/d	B/d			
E	<b>A/0</b>	<b>C</b> /1			
$\mathbf{y}^{\mathbf{n+1}/\mathbf{Z}}$					

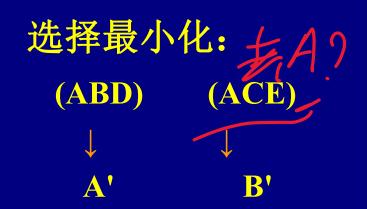
相容		1	夏盖		闭合		
~类(	A	B	C	D	E	X = 0	X = 1
ABD	A	В		D		AC.	B
ACD	A		C	D		AD	B
ACE	A		C		E	AD	C

## 覆盖闭合表

## 最小化状态表

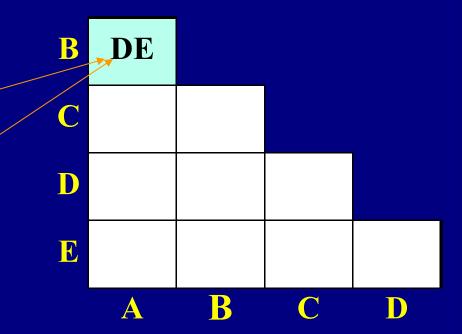
yX	0	1
A'	<b>B'</b> /1	A'/0
B'	A'/0	B'/1





yX	0	1
A	D/d	A/d
В	<b>E</b> /0	A/d
C	<b>D</b> /0	<b>B</b> /1
D	C/d	C/d
E	<b>C</b> /1	B/d

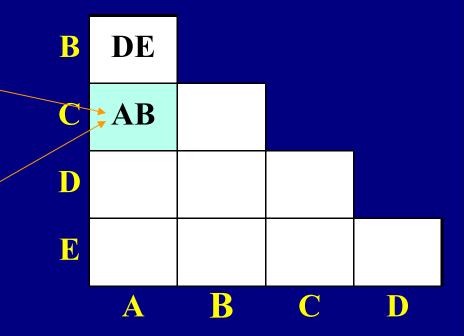
 $y^{n+1/2}$ 



# 例2 化简如图所示的原始状态表。

yX	0	1
A	D/d	A/d
В	E/0	A/d
C	<b>D</b> /0	<b>B</b> /1
D	C/d	C/d
E	<b>C</b> /1	B/d
		_ · ·

 $y^{n+1/2}$ 



yX	0	1	В	DE			
A	D/d	A/d		A D			
В	E/0	A/d	C	AB			1
C	<b>D</b> /0	B/1	D	AC CD			
D	C/d	C/d	E	CD			
E	<b>C</b> /1	B/d	שנ				
$y^{n+1}/z$				A	В	C	D

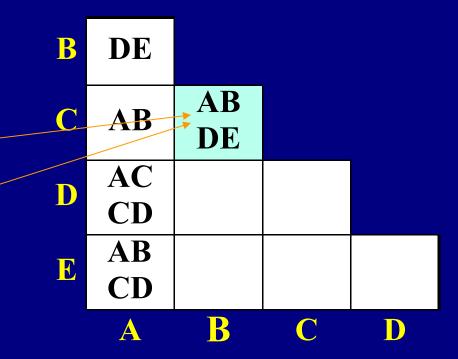
yX	0	1	В	DE			
A	D/d	A/d		4 D			
В	E/0	A/d	$\left  \begin{array}{c} \mathbf{C} \end{array} \right $	AB			
C	<b>D</b> /0	B/1	D	AC CD			
D	C/d	C/d		AB			
E	<b>C</b> /1	B/d	E	CD			
$v^{n+1}/z$				A	B	C	D

# ELL LICENSTANCES COLORS

## 例2 化简如图所示的原始状态表。

yX	0	1
A	D/d	A/d
В	E/0	A/d
C	<b>D</b> /0	B/1
D	C/d	C/d
E	<b>C</b> /1	B/d
	m. I	1 /

 $y^{n+1/2}$ 



yX	0	1
A	D/d	A/d
В	<b>E</b> /0	A/d
C	<b>D</b> /0	<b>B</b> /1
D	C/d	C/d
E	<b>C</b> /1	B/d

 $y^{n+1/2}$ 

B	DE			
<b>C</b>	AB	AB DE		
D	AC CD	AC CE		
E	AB CD			
	A	B	C	D

yX	0	1	В	DE			
A	D/d	A/d		4 D	AB		
В	E/0	A/d	C	AB	DE		
C	<b>D</b> /0	B/1	D	AC	AC		
D	C/d	C/d		CD AB	CE		
E	<b>C</b> /1	B/d	<u> </u>	CD	X		
	y <sup>n+</sup>	$1/\mathbf{Z}$		A	В	C	D

yX	0	1
A	D/d	A/d
В	E/0	A/d
C	<b>D</b> /0	<b>B</b> /1
D	C/d	C/d
E	<b>C</b> /1	B/d
		4 1

 $y^{n+1/2}$ 

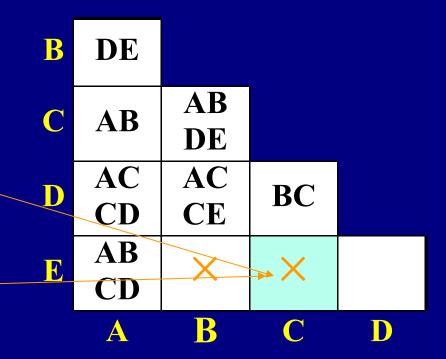
B	DE			
C	AB	AB DE		
D	AC CD	AC CE	<b>BC</b>	
E	AB CD	×		
	A	B	C	D

# CED ALL CED FEB ANNUAL

## 例2 化简如图所示的原始状态表。

yX	0	1
A	D/d	A/d
В	<b>E</b> /0	A/d
C	<b>D</b> /0	<b>B</b> /1
D	C/d	C/d
E	<b>C</b> /1	B/d

 $y^{n+1/2}$ 

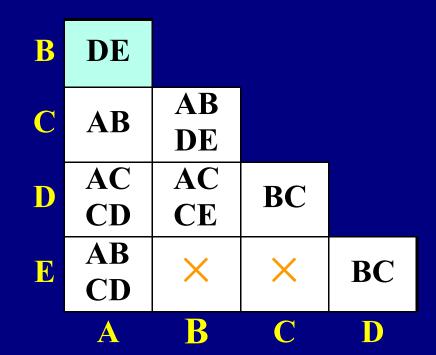


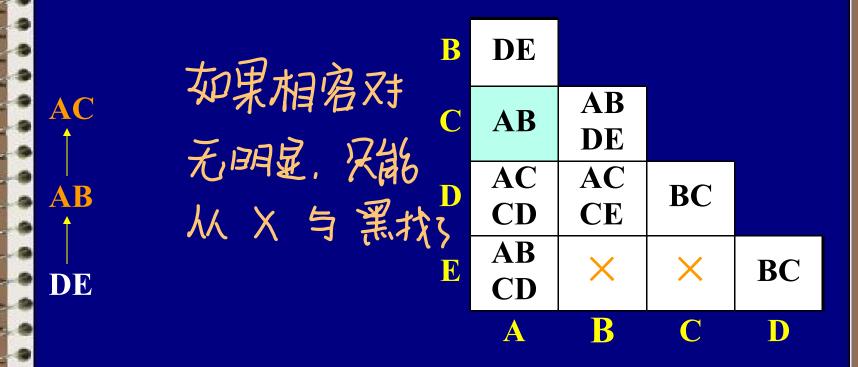
# ED L. CONTRACTOR

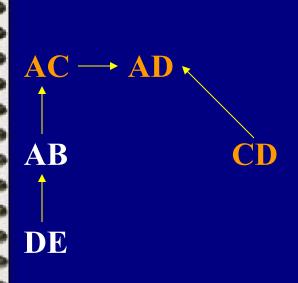
## 例2 化简如图所示的原始状态表。

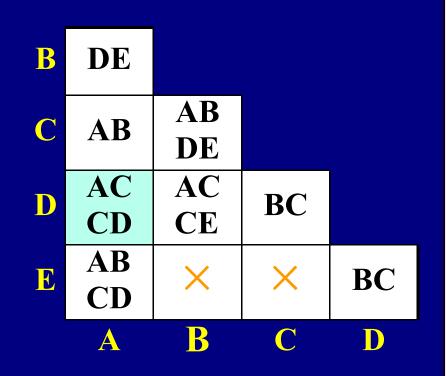
yX	0	1	В	DE			
A	D/d	A/d		4 D	AB		
В	E/0	A/d	C	AB	DE		
C	<b>D</b> /0	B/1	D	AC	AC	BC	
D	C/d	C/d		CD AB	CF		
E	<b>C</b> /1	B/d	E	CD	X	X	<b>BC</b>
	v <sup>n+</sup>	1/ <b>Z</b>		A	В	C	D

如果2个d.见一认为是一样的 0与a. 认为不是一样的

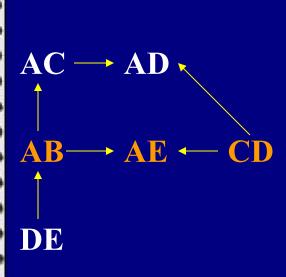




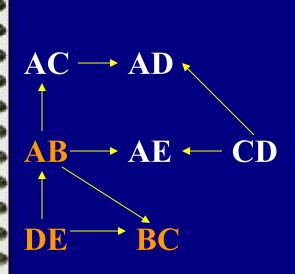




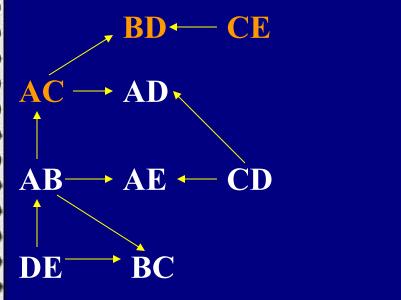
# 的中部部也是



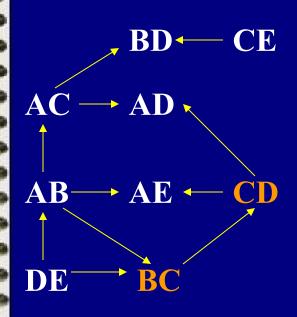
В	DE			
C	AB	AB DE		
D	AC CD	AC CE	BC	
E	AB CD	×	×	ВС
	A	B	C	D



D	AC CD AB	AC CE	BC	D.C.
E		X	×	BC
	A	B	C	D

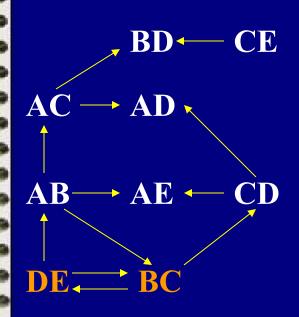


В	DE			
C	AB	AB DE		
D	AC CD	AC CE	BC	
E	AB CD	×	×	ВС
	A	В	C	D



В	DE			
C	AB	AB DE		
D	AC CD	AC CE	BC	
E	AB CD	×	×	BC
	A	B	C	D

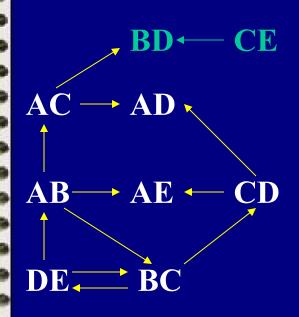
# 例2 化简如图所示的原始状态表。

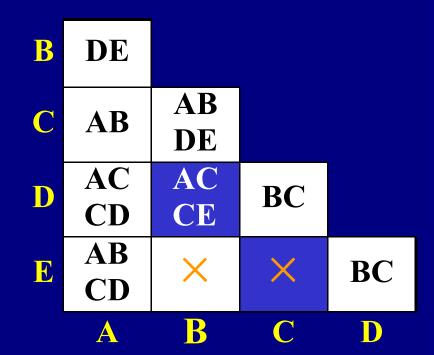


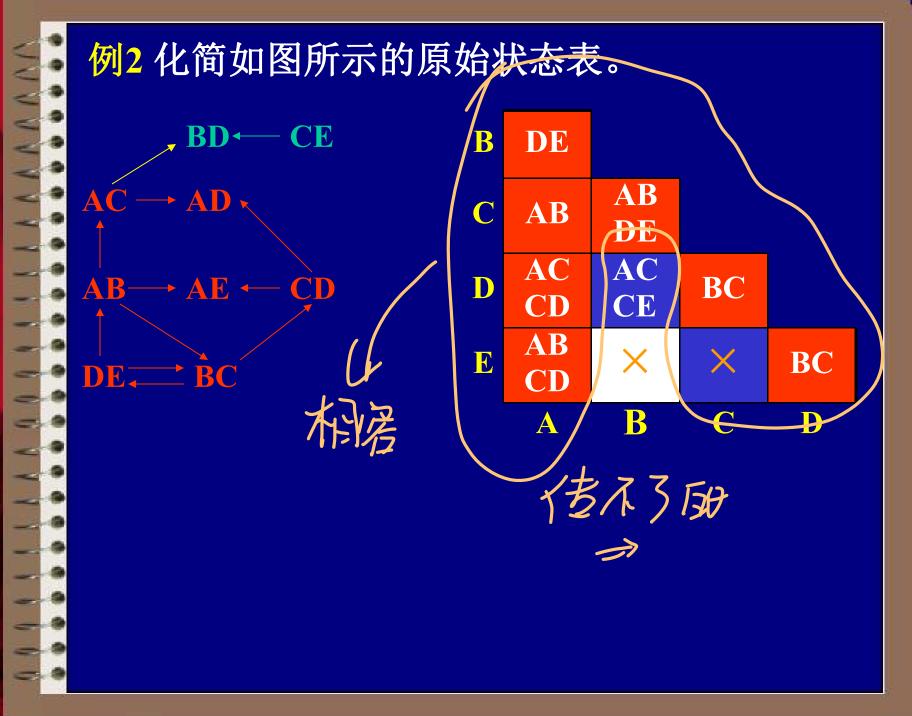
	CD	X	×	BC
E	$\mathbf{AB}$			
D	CD	CE	BC	
	AC	AC	DC	
	AD	DE		
C	AB	AB		
В	DE			

# 

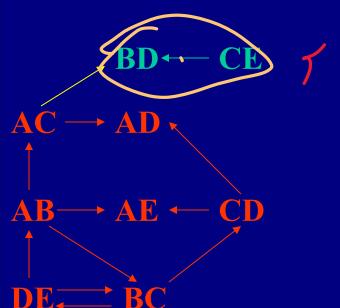
# 例2 化简如图所示的原始状态表。

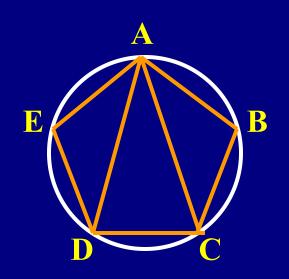






# 例2 化简如图所示的原始状态表。





(1) 利用隐含表找出相容对:

(A,B),(A,C),(A,D),(A,E),(B,C),(C,D),(D,E)

(2) 用合并图确定最大相容类:

(A,B,C),(A,C,D),(A,D,E) 相反

y	$\binom{0}{0}$	1
A	D/d	A/d
B	<b>E/0</b>	A/d
C	D/0	<b>B</b> /1
D	C/	C/d
E	C/1	B/d

 $y^{n+1/2}$ 

去A.1.3.

相容类	那愛殿 2个					がる場合		
类	A	В	J	A	E	X	$\dot{=} 0$	X = 1
ABC	A	В	C			A	DE	AB
ACD	漸		C	D			D	ABC
<b>XDE</b>				D	E	X	eti)	ABC
						X	T. /	

覆盖闭合表一

选择最小化:

(ABC) (ACD) (ADE)

**1 1** 

A'

**B'** 

C'

(2) 用合并图确定最大相容类:

(A,B,C),(A,C,D),(A,D,E)

y	0	1
A	D/d	A/d
В	E/0	A/d
C	<b>D</b> /0	<b>B</b> /1
D	C/d	C/d
E	<b>C</b> /1	B/d

 $y^{n+1}/Z$ 

# 最小化状态表

yX	0	1
A'	C'/0	A'/1
B'		
C'		

 $V^{n+1}/Z$ 

# 选择最小化:

y	0	1
A	D/d	A/d
В	E/0	A/d
C	<b>D</b> /0	<b>B</b> /1
D	C/d	C/d
E	<b>C</b> /1	B/d

 $y^{n+1}/z$ 

# 最小化状态表

yX	0	1
A'	C'/0	A'/1
B'	B'/0	A'/1
C'		

 $v^{n+1}/z$ 

# 选择最小化:

y	0	1
A	D/d	A/d
В	E/0	A/d
C	<b>D</b> /0	<b>B</b> /1
D	C/d	C/d
E	<b>C</b> /1	B/d

 $y^{n+1}/Z$ 

# 最小化状态表

yX	0	1
A'	C'/0	<b>A'</b> /1
B'	B'/0	A'/1
C'	B'/1	A'/d

 $V^{n+1}/Z$ 

# 选择最小化:

yX	0	1
A	D/d	A/d
В	E/0	A/d
C	<b>D</b> /0	B/1
D	C/d	C/d
E	<b>C</b> /1	B/d

 $y^{n+1}/z$ 

选择最小化:

相容类		1	夏盖		闭合		
<b>学</b>	A	В	C	D	E	X = 0	X = 1
ABC	A	В	C			DE	AB
ACD	A		C	D		CD	ABC
DE				D	E	C	BC

覆盖闭合表二

# 最小化状态表

yx	0	1
A'	B'/0	A'/1
B'		

 $y^{n+1}/Z$ 

yX	0	1
A	D/d	A/d
В	E/0	A/d
C	<b>D</b> /0	<b>B</b> /1
D	C/d	C/d
E	<b>C</b> /1	B/d

 $y^{n+1}/z$ 

选择最小化:

A' B'

相容类	覆盖				闭	合	
类	A	В	C	D	E	X = 0	X = 1
ABC	A	В	C			DE	AB
ACD	A		C	D		CD	ABC
DE				D	E	C	BC

覆盖闭合表二

# 最小化状态表

yX	0	1
A'	<b>B'</b> /0	<b>A'</b> /1
B'	A'/1	A'/d

步强与 定 Vn+1/Z

# · 总结状态化简 隔几年有

- 化简的目的
- 完全给定电路的状态化简
  - 寻求最大等效类——等效的概念(输出+次态)
  - 方法: 判断等效(用隐含表) 得到最大等效类(用等效的传递性)
- 不完全给定电路的状态化简
  - 寻求合适的相容类——相容的概念(输出+次态)
  - ·方法: 判断相容(用隐含表) 得到最大相容类(用合并图) 选择最小化设计的合适的相容类(用覆盖 闭合表)

作业

# 3.2.2.3 状态分配 State Assignment

状态分配就是给最小化状态表中的每个字母状态 指定一个二进制代码来表示,又称为状态编码。

状态分配将影响到所设计的同步时序电路的复杂 程度和使用器件的多少。

# 3.2.2.3.1 状态编码的一般问题

1. 状态个数和触发器个数的关系

设状态个数为n,触发器个数为K,应满足下列关系:

 $2^{K} \ge n > 2^{K-1}$  或  $K = \lfloor \log_2 n \rfloor$ 

则n、K之间

式中:  $[\log_2 n]$  为不小于 $\log_2 n$  的最小整数。

例某时序电路的状态表。

$S = X_1 X_2$	00	01	11	10
A	A	В	D	C
В	C	D	В	A
C	В	A	C	D
D	D	C	A	В

状态表

# 两种状态分配方案的比较:

$y_2$	0	1
0	A	C
1	В	D

$y_2$	0	1
0	A	В
1	D	C

影响影然的

# 方案1的二进制状态表

$y_1y_2$ $x_1x_2$	00	01	11	10
A 00	00	01	11	10
B 01	10	11	01	00
D 11	11	10	00	01
<b>C</b> 10	01	00	10	11

作文学 1 n+1 y<sub>2</sub> n+1

### 方案2的二进制状态表

$y_1y_2$ $x_1x_2$	00	01	11	10
A 00	00	10	01	11
D 01	01	11	00	10
C 11	10	00	11	01
B 10	11	01	10	00

y<sub>1</sub> n+1 y<sub>2</sub> n+1

# 若选择D触发器:

方案1的激励函数表达式

$$\mathbf{D}_1 = \overline{\mathbf{x}}_1 \mathbf{y}_2 + \mathbf{x}_1 \overline{\mathbf{y}}_2 = \mathbf{x}_1 \oplus \mathbf{y}_2$$

 $y_1y_2$   $x_1x_2$ 

24 FM

0	0	1	1
1	1	0	0
1	1	0	0
0	0	1	1

 $\mathbf{D}_1$ 

### 方案1的二进制状态表

$y_1y_2$ $x_1x_2$	00	01	11	10
A 00	00	<b>0</b> 1	<b>1</b> 1	<b>1</b> 0
B 01	<b>1</b> 0	<b>1</b> 1	<b>0</b> 1	00
D 11	<b>1</b> 1	10	00	<b>0</b> 1
C 10	01	00	10	<b>1</b> 1

 $y_1^{n+1} y_2^{n+1}$ 

# 方案2的二进制状态表

$y_1y_2$ $x_1x_2$	00	01	11	10
A 00	00	10	01	11
D 01	01	11	00	10
C 11	10	00	11	01
B 10	11	01	10	00

 $y_1 \stackrel{n+1}{y_2} y_2 \stackrel{n+1}{y_1}$ 

# 若选择D触发器:

# 方案1的激励函数表达式

$$\mathbf{D}_1 = \overline{\mathbf{x}}_1 \mathbf{y}_2 + \mathbf{x}_1 \overline{\mathbf{y}}_2 = \mathbf{x}_1 \oplus \mathbf{y}_2$$

$$\mathbf{D}_2 = \overline{\mathbf{x}}_2 \mathbf{y}_1 + \mathbf{x}_2 \overline{\mathbf{y}}_1 = \mathbf{x}_2 \oplus \mathbf{y}_1$$

# $y_1y_2$ $x_1x_2$

0	0	1	1
1	1	0	0
1	1	0	0
0	0	1	1

0	1	1	0
0	1	1	0
1	0	0	1
1	0	0	1

 $\mathbf{D_1}$   $\mathbf{D_2}$ 

### 方案1的二进制状态表

$y_1y_2$ $x_1x_2$	00	01	11	10
A 00	00	01	11	1 <b>0</b>
B 01	1 <b>0</b>	11	01	00
D 11	11	1 <b>0</b>	00	01
C 10	01	00	1 <b>0</b>	1 <b>1</b>

 $y_1^{n+1} y_2^{n+1}$ 

# 方案2的二进制状态表

$y_1y_2$ $x_1x_2$	00	01	11	10
A 00	00	10	01	11
D 01	01	11	00	10
C 11	10	00	11	01
B 10	11	01	10	00

 $y_1 \xrightarrow{n+1} y_2 \xrightarrow{n+1}$ 

# 若选择D触发器:

# 方案1的激励函数表达式

$$\mathbf{D}_1 = \overline{\mathbf{x}}_1 \mathbf{y}_2 + \mathbf{x}_1 \overline{\mathbf{y}}_2 = \mathbf{x}_1 \oplus \mathbf{y}_2$$

$$\mathbf{D}_2 = \overline{\mathbf{x}}_2 \mathbf{y}_1 + \mathbf{x}_2 \overline{\mathbf{y}}_1 = \mathbf{x}_2 \oplus \mathbf{y}_1$$

# 方案2的激励函数表达式

$$D_1 = x_1 x_2 y_1 + \overline{x}_1 x_2 \overline{y}_1 + x_1 \overline{x}_2 \overline{y}_1 + x_1 x_2 y_1$$
$$= x_1 \oplus x_2 \oplus y_1$$

 $\mathbf{D}_1$ 

### 方案2的二进制状态表

$y_1y_2$ $x_1x_2$	00	01	11	10
A 00	00	<b>1</b> 0	<b>0</b> 1	<b>1</b> 1
D 01	01	<b>1</b> 1	00	<b>1</b> 0
C 11	<b>1</b> 0	00	<b>1</b> 1	01
B 10	11	01	10	00

 $y_1^{n+1}y_2^{n+1}$ 

# 若选择D触发器:

# 方案1的激励函数表达式

$$\mathbf{D}_1 = \overline{\mathbf{x}}_1 \mathbf{y}_2 + \mathbf{x}_1 \overline{\mathbf{y}}_2 = \mathbf{x}_1 \oplus \mathbf{y}_2$$

$$\mathbf{D}_2 = \overline{\mathbf{x}}_2 \mathbf{y}_1 + \mathbf{x}_2 \overline{\mathbf{y}}_1 = \mathbf{x}_2 \oplus \mathbf{y}_1$$

# 方案2的激励函数表达式

$$\mathbf{D}_1 = \overline{\mathbf{x}_1} \overline{\mathbf{x}_2} \mathbf{y}_1 + \overline{\mathbf{x}_1} \mathbf{x}_2 \overline{\mathbf{y}_1} + \mathbf{x}_1 \overline{\mathbf{x}_2} \overline{\mathbf{y}_1} + \mathbf{x}_1 \mathbf{x}_2 \mathbf{y}_1$$

$$= \mathbf{x}_1 \oplus \mathbf{x}_2 \oplus \mathbf{y}_1$$

$$\mathbf{D}_2 = \overline{\mathbf{x}}_1 \overline{\mathbf{y}}_1 \mathbf{y}_2 + \overline{\mathbf{x}}_1 \mathbf{y}_1 \overline{\mathbf{y}}_2 + \mathbf{x}_1 \overline{\mathbf{y}}_1 \overline{\mathbf{y}}_2 + \mathbf{x}_1 \mathbf{y}_1 \mathbf{y}_2$$

$$= \mathbf{x}_1 \oplus \mathbf{y}_1 \oplus \mathbf{y}_2$$

# $y_1y_2$ $x_1x_2$

0	1	0	1
0	1	0	1
1	0	1	0
1	0	1	0

0	0	1	1
1	1	0	0
0	0	1	1
1	1	0	0

 $\mathbf{D}_1$ 

 $D_2$ 

### 方案2的二进制状态表

$y_1y_2$ $x_1x_2$	00	01	11	10
A 00	00	10	01	11
D 01	01	11	00	10
C 11	10	00	11	01
B 10	11	01	10	00

 $y_1 \stackrel{n+1}{y_2} y_2 \stackrel{n+1}{y_1}$ 

# 状态分配方案总数 Total Number of State Assibnment

如果触发器个数为 K,则每一状态的二进制码的位数为K,K个变量有  $2^K$  种组合,用 $2^K$ 种组合来对 n个状态进行分配时就有  $N_A$ 种分配方案:

$$N_A = \frac{2^{K!}}{(2^K - n)!}$$

在上式中, 当 K = 3, n = 5, 则  $N_A = 3720$  (方案)

又如上例中,K=2,n=4, $N_A=24$ (方案)

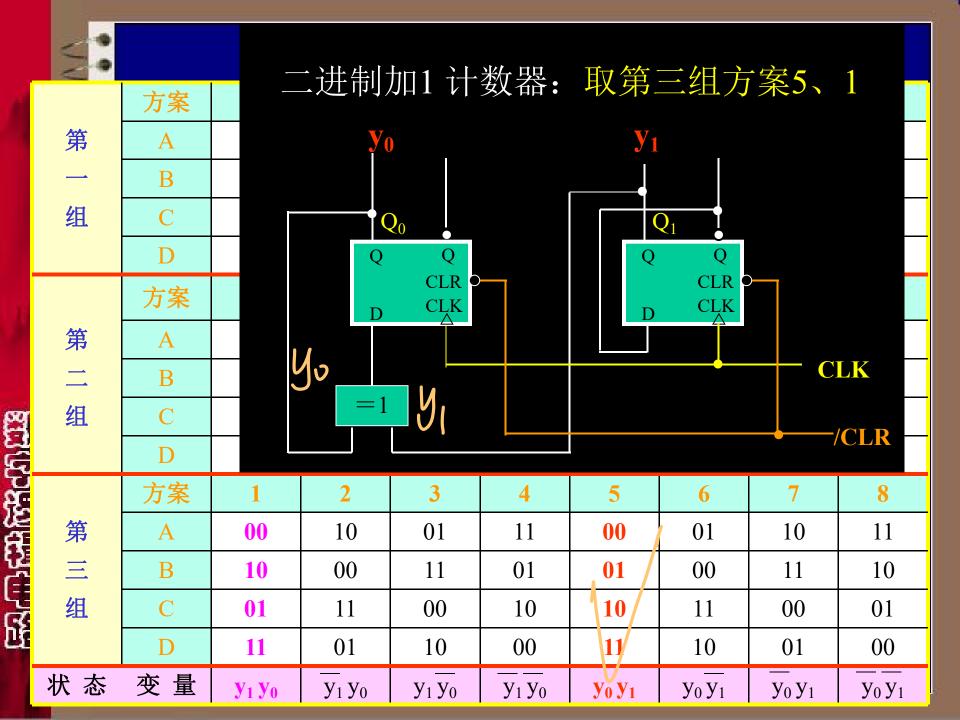
具体如下页所示。

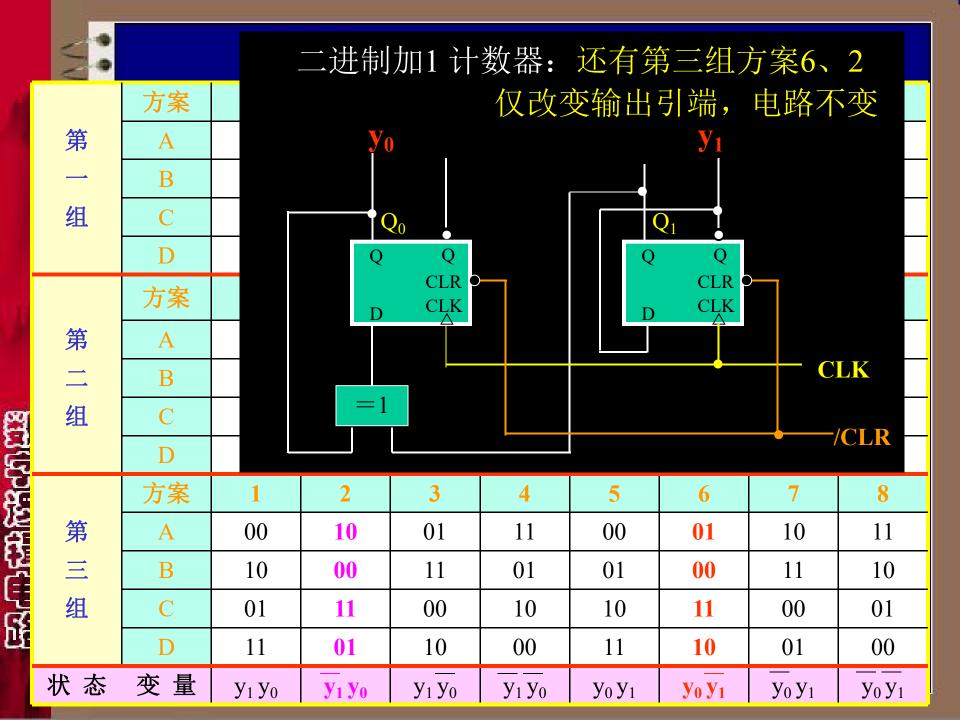
24种方	京取 0	$\frac{\mathbf{n} = 4}{0 \text{ pl } 1}$	, K = 10 的什	2全部	部状态	分配	方案		
	方案	-1	2	3	4	5	6	7	8
第	A	00	10	01	11 10 株	00 10	01	10	11
<u> </u>	В	01	11	W60×	T 10 %	10	11	00	01
组	C	11	01	10	00	11	10	01	00
	D	10	00	11	01	01	00	11	10
	方案	1	2	3	4	5	6	7	8
第	A	00	10	01	11	00	01	10	11
<u> </u>	В	11	01	10	00	11	10	01	00
组	C	01	11	00	10	10	11	00	01
	D	10	00	11	01	01	00	11	10
	方案	1	2	3	4	国态证	6	7	8
第	A	00	10	01	11	100°25'	01	10	11
=	В	10	00	11	01	01	00	11	10
组	C	01	11	00	10	10	11	00	01
	D	11	01	10	00	11	10	01	00
状 态	变 量	<b>y</b> <sub>1</sub> <b>y</b> <sub>0</sub>	$\overline{y}_1 y_0$	$y_1\overline{y_0}$	$\overline{y}_1\overline{y}_0$	<b>y</b> <sub>0</sub> <b>y</b> <sub>1</sub>	$y_0 \overline{y_1}$	$\overline{\mathbf{y}_0}\mathbf{y}_1$	$\overline{y_0}\overline{y_1}$

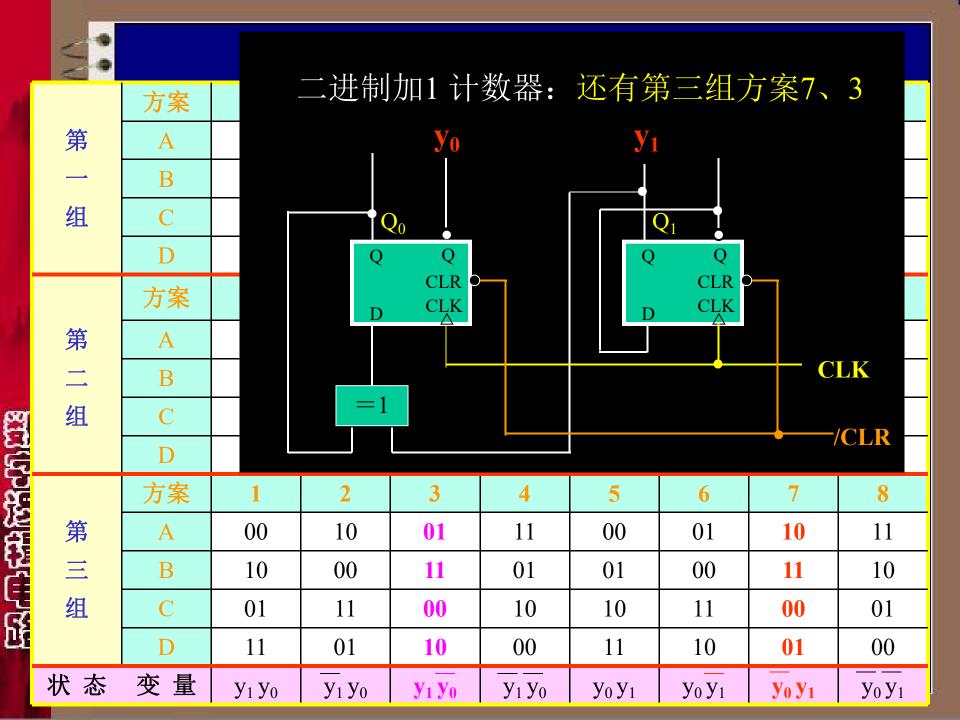
# n=4,K=2全部状态分配方案

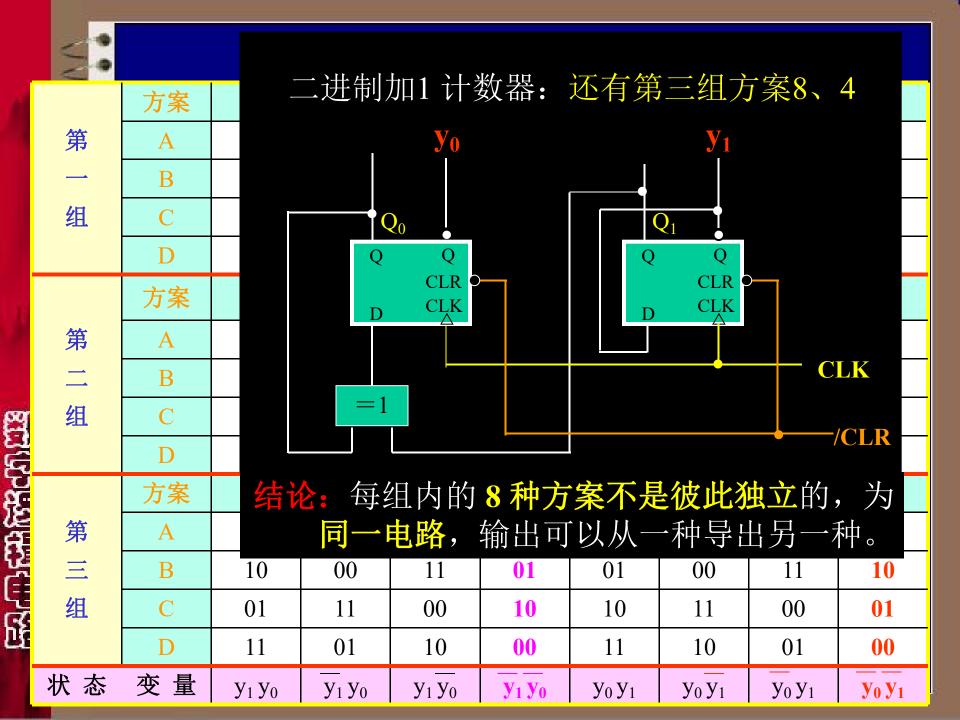
	方案	1	2	3	4	5	6	7	8
第	A	00	10	01	11	00	01	10	11
<u> </u>	В	01	11	00		- <i>-</i>	4 <del>74 2: 3</del>	00	01
组	C	11	01	10		的方案 写组的		01	00
	D	10	00	11	农中身		刀糸3	11	10
	方案	1	2	3	$\mathbf{y_1}$	<b>y</b> <sub>0</sub> 0	1	7	8
第	A	00	10	01	0	A	C	10	11
<u> </u>	В	11	01	10	1	В	D	01	00
组	C	01	11	00			D	00	01
	D	10	00	11		方案1		11	10
	方案	1	2	3	4	5	6	7	8
第	A	00	10	01	11	00	01	10	11
Ξ	В	10	00	11	01	01	00	11	10
组	C	01	11	00	10	10	11	00	01
	D	11	01	10	00	11	10	01	00
状 态	变 量	$y_1 y_0$	$\overline{y}_1 y_0$	$y_1\overline{y_0}$	$\overline{y}_1\overline{y}_0$	<b>y</b> <sub>0</sub> <b>y</b> <sub>1</sub>	$y_0 \overline{y_1}$	$\overline{y_0}$ $y_1$	$\overline{y_0}\overline{y_1}$

	方案	1	2	3	4	5	6	7	8
第	A	00	10	01	11	00	01	10	11
<u> </u>	В	01	11	00	10	10	11	00	01
组	C	11	01	10	00	11	10	01	00
	D	10	00	11	01	01	00	11	10
	方案	1	2	3	上例中	的方案2	2 对应着	7	8
第	A	00	10	01	表中第	一组的	方案5	10	11
<u> </u>	В	11	01	10		0	1	01	00
组	C	01	11	00	$\mathbf{y_1}$	0	1	00	01
	D	10	00	11	0	A	В	11	10
	方案	1	2	3	1	D	$\mathbf{C}$	7	8
第	A	00	10	01		方案2		10	11
Ξ	В	10	00	11				11	10
组	C	01	11	00	10	10	11	00	01
	D	11	01	10	00	11	10	01	00
状 态	变 量	$y_1 y_0$	$\overline{y}_1 y_0$	$y_1 \overline{y_0}$	$\overline{y_1}\overline{y_0}$	<b>y</b> <sub>0</sub> <b>y</b> <sub>1</sub>	$y_0 \overline{y_1}$	$\overline{y_0}$ $y_1$	$\overline{y_0}\overline{y_1}$









# n=4,K=2全部状态分配方案

	方案	1	2	3	4	5	6	7	8
第	A	00	10	01	11	00	01	10	11
<u> </u>	В	01		<del></del>	1. 04	<b>工</b> 上→ <del>/</del> →	i l <del>a de</del> o		:-1
组	C	11	<del>}</del>	头际。 案是完全	上, 24 <u></u>	种 <i>力条</i>	仅有 3	一种分型 4一个人-	
	D	10		系定元: 每一					
	方案	1		门的主				TEXIC	
第	A	00				, , ,		<b>*</b> 本相   *  *  *  *  *  *  *  *  *  *  *  *  *	<del>,</del>
<u> </u>	В	11		心里,	-1.2	开朱山。	、D 妆 な な オ	3	•
组	C	01		AB.		Arı		A	
	D	10							
	方案	1	B	D	C	,I	) E	3	$\mathcal{C}$
第	A	00				R			
$\equiv$	В	10							
组	C	01	第	一组	5	<b></b> 第二组		第三	
	D	11	U1	10	<del>UU</del>	11	10	V1	UU .
状 态	变 量	$\mathbf{y_1}\mathbf{y_0}$	$\overline{y}_1 y_0$	$y_1\overline{y_0}$	$\overline{y_1}\overline{y_0}$	<b>y</b> <sub>0</sub> <b>y</b> <sub>1</sub>	$y_0 \overline{y_1}$	$\overline{y_0}$ $y_1$	$\overline{y_0}\overline{y_1}$

# 真正独立的状态分配方案总数 Unique State Assibnment

如果触发器个数为 K, 有 2<sup>K</sup> 种二进制组合,用来对 n 个状态进行分配时就有 N 种独立的分配方案:

$$N = \frac{(2^{K} - 1)!}{(2^{K} - n)! K!}$$

# 状态分配数 Number of State Assignments

n	K	$N_A$	N	n	K	$N_A$	N
2	1	2	1	7	3	40320	840
3	2	24	3	8	3	40320	840
4	2	24	3	9	4	$4.15 \times 10^9$	10810800
5	3	6720	74\3 140	10	4	$2.91 \times 10^{10}$	75675600
6	3	20160	420				

# 3.2.2.3.2 相邻状态分配法 State Assignment Rules

目的: 寻找次佳状态分配 不占 太多分, 有思想

(不是最佳状态分配 Optimal State Assigment)

思路: 尽可能使次态和输出函数在卡诺图上"1"单元的分布为相邻,以便形成较大的卡诺图,从而得到最简的次态和输出函数表达式。 定列 第一起

# 方案1的二进制状态表

$y_1y_2$ $x_1x_2$	00	01	11	10
A 00	00	01	11	<b>1</b> 0
B 01	10	11	01	00
D 11	11	10	00	01
C 10	01	00	10	11

 $y_1^{n+1}y_2^{n+1}$ 

次态的 1 靠拢, 控制函数的 1 就靠拢

$y_1y_2$	X <sub>1</sub> X
	0

0	0	1	1
1	1	0	0
1	1	0	0
0	0	1	1

0	1	1	0
0	1	1	0
1	0	0	1
1	0	0	1

 $\mathbf{D}_1$ 

 $\mathbf{D_2}$ 

# 3.2.2.3.2 相邻状态分配法 State Assignment Rules

方法: 第一步

由如下三个主要规则找出状态之间的相邻关系:

规则 I: 在相同输入条件下,次态相同,现态相邻。

规则 II: 在相邻的输入条件下,同一现态,次态相邻。

规则III:输出完全相同,现态相邻。

第二步

给各状态分配二进制编码的步骤如下:

- 1、找出状态表中出现最多的次态  $S_i^{n+1}$  所对应的现态  $S_i$ ,并令  $S_i$  的二进制编码全为 0。
- 2、按第一步已确定出的状态相邻关系给其它状态分配二进制编码。

# 相邻状态分配法的改善效果计算:

规则I: 在相同输入条件下, 次态相同, 现态相邻。

采用规则 I, 可以改善次态函数卡诺图上列向 1单元(或 0单元)的相邻情况。

在有 K个变量(触发器)的情况下,如果满足规则1一次,则可保证 K个次态函数卡诺图中各有一对1单元(或0单元)列向相邻。

若满足R次意味着可保证次态函数卡诺图上有K×R对

"1"或"0"相邻,记为:

$y_1y_2y_3$	00	01	11	10
A 000	<b>001</b> /1	100 /0	<b>010</b> /0	011 /1
D 001	<b>001</b> /1	001 /0	000 /0	000 /1
C 011	010 /0	001 /0	000 /0	011 /1
B 010	011 /0	011 /1	001 /0	010 /0
E 100	011 /1	001 /1	010 /0	100 /0

# 规则Ⅱ: 在相邻的输入条件下,同一现态,次态相邻。

采用<mark>规则Ⅱ</mark>,可以改善次态函数卡诺图上**行向**1单元(或 0 单元)的相邻情况。

在有 K个变量(触发器)的情况下,如果满足规则 II 一次,则可保证 (K-1) 个次态函数卡诺图中各有一对 1 单元(或 0 单元)行向相邻。

若满足 m 次意味着可保证次态函数卡诺图上有(K -1)

×m 对 "1"或 "0"相邻,记为:

改善效果 II = (K -1)	$\times m$
一位不好可。	K

$y_1y_2y_3$	00	01	11	10
A 000	001 /1	0.070	010 /0	011 /1
D 001	001 /1	001 /0	000 /0	000 /1
C 011	010 /0	001 /0	000 /0	<b>011</b> /1
B 010	011 /0	011 /1	001 /0	010 /0
E 100	011 /1	001 /1	010 /0	100 /0

# 规则III:输出完全相同,现态相邻。

采用规则 □ ,可以改善输出函数卡诺图上列向 1单元(或 0单元)的相邻情况。

在有p个输入组合、q个输出的情况下,如果满足规则 一次,则可保证q个输出函数卡诺图中各有p对 1 单元(或 0 单元)列向相邻。

若满足l次意味着可保证输出函数卡诺图上有 $(p \times q) \times l$ 对 "1"或 "0"相邻,记为:

改善效果 III =  $(p \times q) \times l$ 

$y_1y_2y_3$	00	01	11	10
A 000	001 /1	100 / <b>0</b>	010 / <b>0</b>	011 / <b>1</b>
D 001	001 / <b>1</b>	001 / <b>0</b>	000 /0	000 /1
C 011	010 /0	001 /0	000 /0	011 /1
B 010	011 /0	011 /1	001 /0	010 /0
E 100	011 /1	001 /1	010 /0	100 /0

满足状态  $S_1$ 、  $S_2$  相邻要求的总改善效果为:

 $E_{S1S2}$  = 改善效果 I + 改善效果 II + 改善效果 III = K×R + (K-1) × m + (p×q) × l

住最高用作

# 例1 完成如图所示状态表的状态分配。

状态表中有4个状态,则状态变量数  $K = 2 (y = y_1 y_0.)$ ;输入组合数p = 2;输出组合数q = 1。则状态对相邻要求的总改**治**望 善效果为: C.C **第**  $E_{S1S2} = K \times R + (K-1) \times m + (p \times q) \times l.$  **这** 

X	0	1
A	<b>C</b> /0	<b>D</b> /0
B	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0
C	<b>B</b> /0	<b>D</b> /0
D	<b>A</b> /0	<b>B</b> /1

①根据规则I:  $R_{AB} = 1$ ,  $R_{AC} = 1$ 

②根据规则II:  $m_{CD} = 1$ ,  $m_{AC} = 1$ 

 $m_{\rm BD} = 1$ ,  $m_{\rm AB} = 1$ 

③根据规则III:  $l_{AB}=1$ ,  $l_{AC}=1$   $l_{BC}=1$ 

# 例1 完成如图所示状态表的状态分配。

优先满足总改善效果大的状态对 的相邻要求:



$y_0$	0	1			
0	A	C			
1	В	D			
状态分配					

y	U	1
A	<b>C</b> /0	<b>D</b> /0
В	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0
C	<b>B</b> /0	<b>D</b> /0
D	<b>A</b> /0	B/1
	$y^{n+1}/Z$	

$y_1y_0$ $X$	0	1
A 00	10/0	11/0
B 01	10/0	00/0
D 11	00/0	01/1
C 10	01/0	11/0

$$E_{AB} = 2R_{AB} + m_{AB} + 2l_{AB} = 5$$
 $E_{AC} = 2R_{AC} + m_{AC} + 2l_{AC} = 5$ 
 $E_{CD} = m_{CD} = 1$ 
 $E_{BD} = m_{BD} = 1$ 
 $E_{BC} = 2l_{BC} = 2$ 

二进制状态表 **y**<sub>1</sub><sup>n+1</sup> **y**<sub>0</sub><sup>n+1</sup> /**Z** 

# 例2 完成如图所示状态表的状态分配。

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
E	<b>E/0</b>	<b>E</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
E	E/0	<b>E/0</b>	<b>A/0</b>	A/0

K=3, p=4, q=1  $\exists x_2x_1=11$ 时,次态均 为 A ,输出均为 0 ,则对规 则 I 、 III 而言,可以不参 加讨论。

总改善效果为: 
$$E_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
=  $3R + 2m + 4l$ 

则:  $R_{AB} = 1$ ,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A/0</b>
D	B/1	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
E	E/0	E/0	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>

$$K=3, p=4, q=1$$

当 $x_2x_1$ =11时,次态均为 A,输出均为 0,则对规则 I、 III 而言,可以不参加讨论。

总改善效果为: 
$$E_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
=  $3R + 2m + 4l$ 

则: 
$$R_{AB} = 1$$
,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;

A: 
$$m_{AC} = 2$$
; B:  $m_{BC} = 1$ ,  $m_{AC} = 1$ ,  $m_{AD} = 1$ ,  $m_{BD} = 1$ ;

C: 
$$m_{CB} = 1$$
,  $m_{AB} = 1$ ,  $m_{AC} = 1$ ;

**D:** 
$$m_{AB} = 1$$
,  $m_{AD} = 1$ ,  $m_{BD} = 1$ ;

E: 
$$m_{AE}=2$$
;

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A</b> /0	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1
E	E/0	<b>E/0</b>	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>

 $\therefore m_{AC} = 4$ 

$$K=3, p=4, q=1$$

总改善效果为: 
$$E_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
 $= 3R + 2m + 4l$   
则:  $R_{AB} = 1$ ,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;  
A:  $m_{AC} = 2$ ; B:  $m_{BC} = 1$ ,  $m_{AC} = 1$ ,  $m_{AD} = 1$ ,  $m_{BD} = 1$ ;  
C:  $m_{CB} = 1$ ,  $m_{AB} = 1$ ,  $m_{AC} = 1$ ;  
D:  $m_{AB} = 1$ ,  $m_{AD} = 1$ ,  $m_{BD} = 1$ ; E:  $m_{AE} = 2$ ;

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A</b> /0	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1
E	E/0	<b>E/0</b>	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>

$$K=3, p=4, q=1$$

总改善效果为: 
$$E_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
 $= 3R + 2m + 4l$   
则:  $R_{AB} = 1$ ,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;  
A:  $m_{AC} = 2$ ; B:  $m_{BC} = 1$ ,  $m_{AC} = 1$ ,  $m_{AD} = 1$ ,  $m_{BD} = 1$ ;  
C:  $m_{CB} = 1$ ,  $m_{AB} = 1$ ,  $m_{AC} = 1$ ; D:  $m_{AB} = 1$ ,  $m_{AD} = 1$ ,  $m_{BD} = 1$ ; E:  $m_{AE} = 2$ ;  
∴  $m_{AC} = 4$ ,  $m_{AB} = 2$ 

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	B/1	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
E	E/0	E/0	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>

$$K=3, p=4, q=1$$

总改善效果为: 
$$E_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
 $= 3R + 2m + 4l$   
则:  $R_{AB} = 1$ ,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;  
A:  $m_{AC} = 2$ ; B:  $m_{BC} = 1$ ,  $m_{AC} = 1$ ,  $m_{AD} = 1$ ,  $m_{BD} = 1$ ;  
C:  $m_{CB} = 1$ ,  $m_{AB} = 1$ ,  $m_{AC} = 1$ ; D:  $m_{AB} = 1$ ,  $m_{AD} = 1$ ,  $m_{BD} = 1$ ; E:  $m_{AE} = 2$ ;  
∴  $m_{AC} = 4$ ,  $m_{AB} = 2$ ,  $m_{AD} = 2$ 

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
E	E/0	<b>E/0</b>	<b>A/0</b>	A/0

$$K=3, p=4, q=1$$

总改善效果为: 
$$E_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
 $= 3R + 2m + 4l$   
则:  $R_{AB} = 1$ ,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;  
A:  $m_{AC} = 2$ ; B:  $m_{BC} = 1$ ,  $m_{AC} = 1$ ,  $m_{AD} = 1$ ,  $m_{BD} = 1$ ;  
C:  $m_{CB} = 1$ ,  $m_{AB} = 1$ ,  $m_{AC} = 1$ ; D:  $m_{AB} = 1$ ,  $m_{AD} = 1$ ,  $m_{BD} = 1$ ; E:  $m_{AE} = 2$ ;  
∴  $m_{AC} = 4$ ,  $m_{AB} = 2$ ,  $m_{AD} = 2$ ,  $m_{AE} = 2$ 

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	B/1	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1
E	E/0	E/0	<b>A/0</b>	A/0

$$K=3, p=4, q=1$$

总改善效果为: 
$$E_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
 $= 3R + 2m + 4l$   
则:  $R_{AB} = 1$ ,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;  
A:  $m_{AC} = 2$ ; B:  $m_{BC} = 1$ ,  $m_{AC} = 1$ ,  $m_{AD} = 1$ ,  $m_{BD} = 1$ ;  
C:  $m_{BC} = 1$ ,  $m_{AB} = 1$ ,  $m_{AC} = 1$ ; D:  $m_{AB} = 1$ ,  $m_{AD} = 1$ ,  $m_{BD} = 1$ ; E:  $m_{AE} = 2$ ;  
∴  $m_{AC} = 4$ ,  $m_{AB} = 2$ ,  $m_{AD} = 2$ ,  $m_{AE} = 2$ ,  $m_{BC} = 2$ 

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A/0</b>
D	<b>B</b> /1	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
E	E/0	E/0	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>

$$K=3, p=4, q=1$$

总改善效果为: 
$$E_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
 $= 3R + 2m + 4l$   
则:  $R_{AB} = 1$ ,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;  
A:  $m_{AC} = 2$ ; B:  $m_{BC} = 1$ ,  $m_{AC} = 1$ ,  $m_{AD} = 1$ ,  $m_{BD} = 1$ ;  
C:  $m_{BC} = 1$ ,  $m_{AB} = 1$ ,  $m_{AC} = 1$ ; D:  $m_{AB} = 1$ ,  $m_{AD} = 1$ ,  $m_{BD} = 1$ ; E:  $m_{AE} = 2$ ;  
∴  $m_{AC} = 4$ ,  $m_{AB} = 2$ ,  $m_{AD} = 2$ ,  $m_{AE} = 2$ ,  $m_{BC} = 2$ ,  $m_{BD} = 2$ 

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A</b> /0	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1
E	<b>E/0</b>	<b>E/0</b>	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>

$$K=3, p=4, q=1$$

总改善效果为: 
$$E_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
=  $3R + 2m + 4l$ 

则: 
$$R_{AB} = 1$$
,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;  $m_{AC} = 4$ ,  $m_{AB} = 2$ ,  $m_{AD} = 2$ ,  $m_{AE} = 2$ ,  $m_{BC} = 2$ ,  $m_{BD} = 2$ ;

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1
E	<b>E/0</b>	E/0	<b>A</b> /0	<b>A/0</b>

$$K=3, p=4, q=1$$

当 $x_2x_1$ =11时,次态均为 A,输出均为 0,则对规则 I、 III 而言,可以不参加讨论。

总改善效果为: 
$$E_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
=  $3R + 2m + 4l$   
则:  $R_{AB} = 1$ ,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;  
 $m_{AC} = 4$ ,  $m_{AB} = 2$ ,  $m_{AD} = 2$ ,  $m_{AE} = 2$ ,  $m_{BC} = 2$ ,  $m_{BD} = 2$ ;  
 $I_{AC} = 1$ ,  $I_{AE} = 1$ ,  $I_{CE} = 1$ ,  $I_{BD} = 1$ ;

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A/0</b>
D	B/1	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
E	E/0	<b>E/0</b>	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>

$$\mathbf{E}_{AB} = 3R_{AB} + 2m_{AB} + 4l_{AB}$$
$$= 3 \cdot 1 + 2 \cdot 2 + 4 \cdot 0$$
$$= 7$$

总改善效果为: 
$$E_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
 $= 3R + 2m + 4l$   
则:  $R_{AB} = 1$ ,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;  
 $m_{AC} = 4$ ,  $m_{AB} = 2$ ,  $m_{AD} = 2$ ,  $m_{AE} = 2$ ,  $m_{BC} = 2$ ,  $m_{BD} = 2$ ;  
 $L_{AC} = 1$ ,  $L_{AE} = 1$ ,  $L_{CE} = 1$ ,  $L_{BD} = 1$ ;

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1
E	E/0	<b>E/0</b>	<b>A</b> /0	<b>A/0</b>

总改善效果为: 
$$E_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
 $= 3R + 2m + 4l$   
则:  $R_{AB} = 1$ ,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;  
 $m_{AC} = 4$ ,  $m_{AB} = 2$ ,  $m_{AD} = 2$ ,  $m_{AE} = 2$ ,  $m_{BC} = 2$ ,  $m_{BD} = 2$ ;  
 $L_{AC} = 1$ ,  $L_{AE} = 1$ ,  $L_{CE} = 1$ ,  $L_{BD} = 1$ ;

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1
E	<b>E</b> /0	<b>E</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A/0</b>

$$E_{AB} = 3R_{AB} + 2m_{AB} + 4l_{AB}$$

$$= 3 \cdot 1 + 2 \cdot 2 + 4 \cdot 0$$

$$= 7$$

$$E_{AC} = 3R_{AC} + 2m_{AC} + 4l_{AC}$$

$$= 3 \cdot 2 + 2 \cdot 4 + 4 \cdot 1$$

$$= 18$$

$$E_{AD} = 3R_{AD} + 2m_{AD} + 4l_{AD}$$

$$= 3 \cdot 0 + 2 \cdot 2 + 4 \cdot 0$$

$$= 4$$

总改善效果为: 
$$E_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
=  $3R + 2m + 4l$ 

则: 
$$R_{AB} = 1$$
,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;  $m_{AC} = 4$ ,  $m_{AB} = 2$ ,  $m_{AD} = 2$ ,  $m_{AE} = 2$ ,  $m_{BC} = 2$ ,  $m_{BD} = 2$ ;  $l_{AC} = 1$ ,  $l_{AE} = 1$ ,  $l_{CE} = 1$ ,  $l_{BD} = 1$ ;

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	C/0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A/0</b>
D	<b>B</b> /1	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1
E	<b>E</b> /0	<b>E</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0

$$\mathbf{E}_{AE} = 11$$

$$E_{AB} = 3R_{AB} + 2m_{AB} + 4l_{AB}$$

$$= 3 \cdot 1 + 2 \cdot 2 + 4 \cdot 0$$

$$= 7$$

$$E_{AC} = 3R_{AC} + 2m_{AC} + 4l_{AC}$$

$$= 3 \cdot 2 + 2 \cdot 4 + 4 \cdot 1$$

$$= 18$$

$$E_{AD} = 3R_{AD} + 2m_{AD} + 4l_{AD}$$

$$= 3 \cdot 0 + 2 \cdot 2 + 4 \cdot 0$$

$$= 4$$

总改善效果为: 
$$E_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
=  $3R + 2m + 4l$ 

则: 
$$R_{AB} = 1$$
,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;
$$m_{AC} = 4$$
,  $m_{AB} = 2$ ,  $m_{AD} = 2$ ,  $m_{AE} = 2$ ,  $m_{BC} = 2$ ,  $m_{BD} = 2$ ;
$$l_{AC} = 1$$
,  $l_{AE} = 1$ ,  $l_{CE} = 1$ ,  $l_{BD} = 1$ ;

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
E	<b>E/0</b>	<b>E/0</b>	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0

$$E_{AE} = 11$$
,  $E_{BC} = 4$ 

$$E_{AB} = 3R_{AB} + 2m_{AB} + 4l_{AB}$$

$$= 3 \cdot 1 + 2 \cdot 2 + 4 \cdot 0$$

$$= 7$$

$$E_{AC} = 3R_{AC} + 2m_{AC} + 4l_{AC}$$

$$= 3 \cdot 2 + 2 \cdot 4 + 4 \cdot 1$$

$$= 18$$

$$E_{AD} = 3R_{AD} + 2m_{AD} + 4l_{AD}$$

$$= 3 \cdot 0 + 2 \cdot 2 + 4 \cdot 0$$

$$= 4$$

总改善效果为: 
$$E_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
=  $3R + 2m + 4l$ 

则: 
$$R_{AB} = 1$$
,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;  $m_{AC} = 4$ ,  $m_{AB} = 2$ ,  $m_{AD} = 2$ ,  $m_{AE} = 2$ ,  $m_{BC} = 2$ ,  $m_{BD} = 2$ ;  $l_{AC} = 1$ ,  $l_{AE} = 1$ ,  $l_{CE} = 1$ ,  $l_{BD} = 1$ ;

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1
E	<b>E</b> /0	<b>E</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0

$$E_{AE} = 11, E_{BC} = 4$$
  
 $E_{BD} = 14$ 

$$E_{AB} = 3R_{AB} + 2m_{AB} + 4l_{AB}$$

$$= 3 \cdot 1 + 2 \cdot 2 + 4 \cdot 0$$

$$= 7$$

$$E_{AC} = 3R_{AC} + 2m_{AC} + 4l_{AC}$$

$$= 3 \cdot 2 + 2 \cdot 4 + 4 \cdot 1$$

$$= 18$$

$$E_{AD} = 3R_{AD} + 2m_{AD} + 4l_{AD}$$

$$= 3 \cdot 0 + 2 \cdot 2 + 4 \cdot 0$$

$$= 4$$

总改善效果为: 
$$\mathbb{E}_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
=  $3R + 2m + 4l$ 

则: 
$$R_{AB} = 1$$
,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;  $m_{AC} = 4$ ,  $m_{AB} = 2$ ,  $m_{AD} = 2$ ,  $m_{AE} = 2$ ,  $m_{BC} = 2$ ,  $m_{BD} = 2$ ;  $l_{AC} = 1$ ,  $l_{AE} = 1$ ,  $l_{CE} = 1$ ,  $l_{BD} = 1$ ;

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1
E	<b>E/0</b>	<b>E/0</b>	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0

$$E_{AE} = 11$$
,  $E_{BC} = 4$   
 $E_{BD} = 14$ ,  $E_{CE} = 7$ 

$$E_{AB} = 3R_{AB} + 2m_{AB} + 4l_{AB}$$

$$= 3 \cdot 1 + 2 \cdot 2 + 4 \cdot 0$$

$$= 7$$

$$E_{AC} = 3R_{AC} + 2m_{AC} + 4l_{AC}$$

$$= 3 \cdot 2 + 2 \cdot 4 + 4 \cdot 1$$

$$= 18$$

$$E_{AD} = 3R_{AD} + 2m_{AD} + 4l_{AD}$$

$$= 3 \cdot 0 + 2 \cdot 2 + 4 \cdot 0$$

总改善效果为: 
$$\mathbb{E}_{S1S2} = 3 \times R + (3-1) \times m + (4 \times 1) \times l$$
  
=  $3R + 2m + 4l$ 

则: 
$$R_{AB} = 1$$
,  $R_{AC} = 2$ ,  $R_{AE} = 1$ ,  $R_{BD} = 2$ ,  $R_{CE} = 1$ ;  $m_{AC} = 4$ ,  $m_{AB} = 2$ ,  $m_{AD} = 2$ ,  $m_{AE} = 2$ ,  $m_{BC} = 2$ ,  $m_{BD} = 2$ ;  $-l_{AC} = 1$ ,  $l_{AE} = 1$ ,  $l_{CE} = 1$ ,  $l_{BD} = 1$ ;

= 4

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1
E	E/0	<b>E/0</b>	<b>A</b> /0	<b>A/0</b>

<b>B</b> –	– <b>D</b>
$\mathbf{A}$ –	$-\mathbf{E}$
$\mathbf{C}$	

$y_1$	0	1
00	A	C
01	В	
11	D	
10	E	

$$E_{AB} = 3R_{AB} + 2m_{AB} + 4l_{AB}$$

$$= 3 \cdot 1 + 2 \cdot 2 + 4 \cdot 0$$

$$= 7$$

$$E_{AC} = 3R_{AC} + 2m_{AC} + 4l_{AC}$$

$$= 3 \cdot 2 + 2 \cdot 4 + 4 \cdot 1$$

$$= 18$$

$$E_{AD} = 3R_{AD} + 2m_{AD} + 4l_{AD}$$

$$= 3 \cdot 0 + 2 \cdot 2 + 4 \cdot 0$$

$$= 4$$

$$E_{AE} = 11$$

$$E_{BC} = 4$$

$$E_{BD} = 14$$

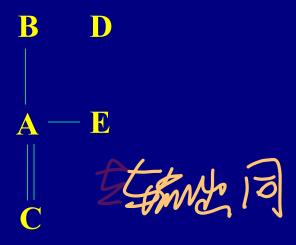
$$E_{CE} = 7$$

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
E	E/0	<b>E/0</b>	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>

<b>B</b> — <b>D</b>	$y_1$	0	1
	00	A	C
A — E	01	В	
$\mathbf{C}$	11	D	
	10	E	
一日 元	146		

$y x_2 x_1$	00	01	11	10
A 000	100/0	100/0	000/0	000/0
<b>B</b> 001	001/1	100/0	000/0	011/1
D 011	001/1	000/0	000/0	011/1
E 010	010/0	010/0	000/0	000/0
C 100	100/0	001/0	000/0	000/0

$y x_2 x_1$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	A/0	A/0	<b>D</b> /1
E	E/0	E/0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0



① 根据规则I: 状态相邻关系如绿线所示。

$y x_2 x_1$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A/0</b>
D	<b>B</b> /1	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
E	E/0	E/0	<b>A/0</b>	A/0



① 根据规则I: 状态相邻关系如绿线所示。

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
E	E/0	E/0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0



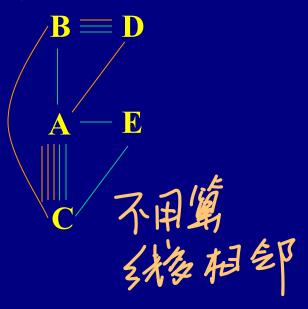
① 根据规则I: 状态相邻关系如绿线所示。

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
E	<b>E/0</b>	<b>E/0</b>	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>



- ① 根据规则I: 状态相邻关系如绿线所示。
- ② 根据规则II: 状态相邻关系如黄线所示。

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	D/1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
E	E/0	E/0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0



- ① 根据规则I: 状态相邻关系如绿线所示。
- ② 根据规则II: 状态相邻关系如黄线所示。

$y x_2 x_1$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1
C	C/0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	B/1	A/0	A/0	D/1
E	E/0	<b>E</b> /0	<b>A</b> /0	A/0



- ① 根据规则I: 状态相邻关系如绿线所示。
- ② 根据规则II: 状态相邻关系如黄线所示。

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> / <b>0</b>	<b>C</b> / <b>0</b>	<b>A</b> / <b>0</b>	<b>A</b> / <b>0</b>
B	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> / <b>0</b>	<b>B</b> / <b>0</b>	A/ 0	<b>A</b> / <b>0</b>
D	<b>B</b> /1	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
E	<b>E</b> / <b>0</b>	<b>E</b> / <b>0</b>	A/ 0	<b>A</b> / <b>0</b>



- ① 根据规则I: 状态相邻关系如绿线所示。
- ② 根据规则II: 状态相邻关系如黄线所示。
- ③ 根据规则III: 状态相邻关系如白线所示。

$\mathbf{y}^{\mathbf{X_2X_1}}$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A/0</b>	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> / <b>1</b>	<b>C</b> / <b>0</b>	A/ 0	<b>D</b> / <b>1</b>
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> / <b>1</b>	A/ 0	A/ 0	<b>D</b> / <b>1</b>
E	E/0	<b>E/0</b>	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>



- ① 根据规则I: 状态相邻关系如绿线所示。
- ② 根据规则II: 状态相邻关系如黄线所示。
- ③ 根据规则III: 状态相邻关系如白线所示。

$y x_2 x_1$	00	01	11	10
A	<b>C</b> /0	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
В	<b>B</b> /1	<b>C</b> /0	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>C</b> /0	<b>B</b> /0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0
D	<b>B</b> /1	<b>A/0</b>	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1
E	E/0	E/0	<b>A</b> /0	<b>A</b> /0



$y_1$	0	1
00	A	C
01	В	
11	D	
10	E	

不好的

- ① 根据规则I: 状态相邻关系如绿线所示。
- ②根据规则II: 状态相邻关系如黄线所示。
- ③ 根据规则III: 状态相邻关系如白线所示。

优先选择较密切的相邻关系,即两者之间连线较多的。 如<mark>粗线</mark>所示。

- · 总结关于状态分配 今尾 > 0.1至距台
  - -目的
  - 思路: 研究状态之间的相邻关系 化筒
  - -方法名称: 相邻状态分配法
  - 步骤:
    - 根据3个规则判断相邻状态
    - 计算相邻状态的改善效果
    - 根据改善效果的结果确定分配方案
  - 加权的精确计算 vs 简易的粗略估算
  - -注意本节重点强调这里的思想,3个规则,改善效果计算公式

# 3.2.2.4 触发器类型的选择 及激励函数和输出函数的确定

#### 3.2.2.4.1 触发器类型的选择

## 3.2.2.4.2 激励函数和输出函数的确定

原始状态图、状态表

状态化简

最简状态表

状态分配

二进制状态表

选触发器类型

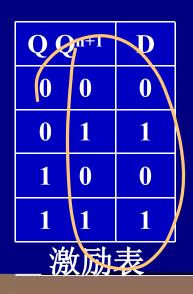
(选触发器激励表)

激励函数表达式

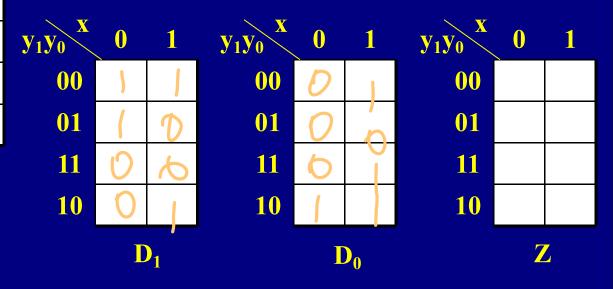
输出函数表达式

$y_1y_0 = x$	0	1
00	10/0	11/0
01	10/0	00/0
11	00/0	01/1
10	01/0	11/0

#### 二进制状态表



#### 1、用D触发器



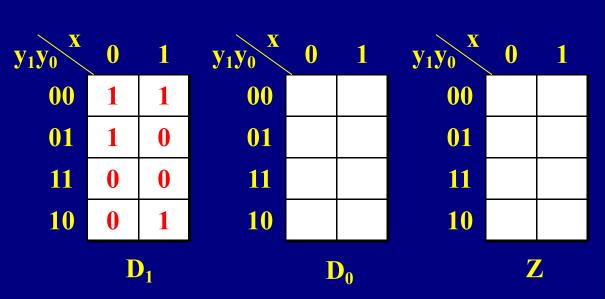
$y_1y_0$ $x$	0	1
00	10/0	<b>1</b> 1/0
01	10/0	00/0
11	00/0	<b>0</b> 1/1
10	01/0	11/0

#### 二进制状态表

Q	Q Q <sup>n+1</sup>	
0	0	0
0	1	1
1	0	0
1	1	1

激励表

#### 1、用D触发器



53KJ, K, J, K, Z

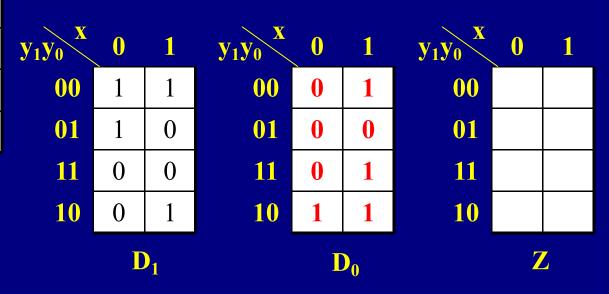
$$D_1 = \overline{x} \bullet \overline{y}_1 + x \bullet \overline{y}_0$$

$y_1y_0$ $x$	0	1
00	10/0	11/0
01	<b>10/0</b>	00/0
11	00/0	01/1
10	01/0	11/0

#### 二进制状态表

Q Qn+1		D	
0	0	0	
0	1	1	
1	0	0	
1	1	1	
激励表			

1、用D触发器



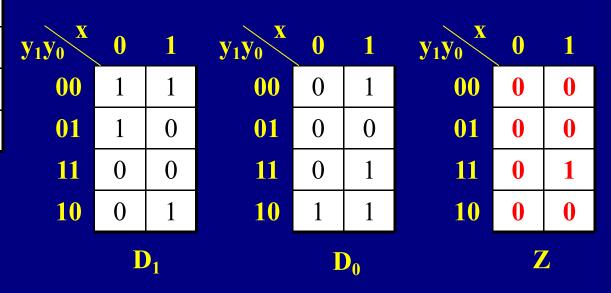
$$D_1 = \overline{x} \bullet \overline{y}_1 + x \bullet \overline{y}_0$$

$$D_0 = x \bullet y_1 + x \bullet \overline{y}_0 + y_1 \bullet \overline{y}_0$$

$y_1y_0$ $x$	0	1
00	<b>10/0</b>	11/ <mark>0</mark>
01	<b>10/0</b>	00/0
11	00/0	01/1
10	01/0	11/0

#### 二进制状态表

#### 1、用D触发器



$$D_{1} = \overline{x} \cdot \overline{y}_{1} + x \cdot \overline{y}_{0}$$

$$D_{0} = x \cdot y_{1} + x \cdot \overline{y}_{0} + y_{1} \cdot \overline{y}_{0}$$

$$Z = x \cdot y_{1} \cdot y_{0}$$

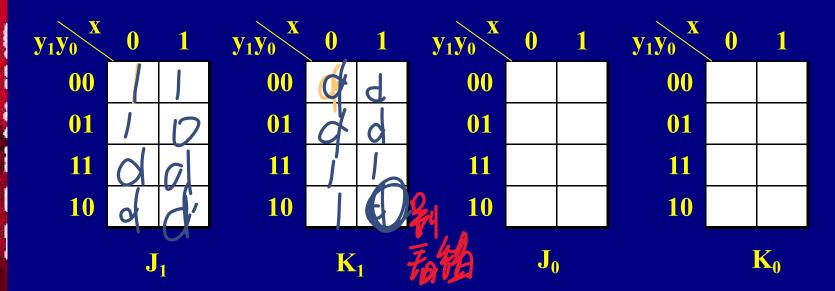
## 2、用JK触发器

$y_1y_0$ $x$	0	1
00	10/0	11/0
01	10/0	00/0
11	00/0	01/1
	01/0	<b>1</b> /0

Q Qn+1		J	K
0	0	0	d
0	1	1	d
1	0	d	1
1	1	d	0

#### 二进制状态表

激励表



$y_1y_0$ $x$	0	1
00	10/0	11/0
01	10/0	00/0
11	00/0	01/1
10	01/0	11/0

#### 二进制状态表

				E 01	44/13/12	
Q	<b>2</b> n+1	J				
0	0	0	d	不同	论.	011
0	1	1	d	/		011
1	0	d	1			
1	1	d	0		/ \	

$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1	
00	1		00	d		00			00			
01	1		01	d		01			01			
11	d		11	1		11			11			
10	d		10	1		10			10			
	J	1		K	1		$\mathbf{J}_0$				$K_0$	

# 2、用其純炭器

y iyo x	0	1
00	10/0 /	11/0
01	10/0	00/0
11	00/0	01/1
10	01/0	1/0

Q	<b>2</b> n+1	J	K
0	0	0	d
0	1	1	d
1	0	d	1
1	1	d	0

$$J_1 = \overline{x} + \overline{y}_0$$

$$K_1 = \overline{x} + y_0$$

二进制状态表

$y_1y_0$	6	/o 1	$y_1y_0$	A	1	y <sub>1</sub> y <sub>0</sub> X	0	1	$y_1y_0$ 0	1
00	1	1	10/2 00	d	d	00			00	
01	1	0	01	d	d	01			01	
11	d	d	8 11	1	1	11			11	
10	d	d	<b>l</b> 10	1	0	10			10	
	J	1		K	1		$J_0$	)		$\mathbf{K}_{0}$

$y_1y_0$ $x$	0	1
00	10/0	11/0
01	10/0	00/0
11	00/0	01/1
10	01/0	11/0

Q	<b>2</b> n+1	J	K
0	0	0	d
0	1	1	d
1	0	d	1
1	1	d	0

$$J_1 = \overline{x} + \overline{y}_0$$
$$K_1 = \overline{x} + y_0$$

#### 二进制状态表

$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1
00	1	1	00	d	d	00	0		00	d	
01	1	0	01	d	d	01	d		01	1	
11	d	d	11	1	1	11	d		11	1	
10	d	d	10	1	0	10	1		10	d	
	J	. 1		K			$J_0$	)		]	$K_0$

$y_1y_0$ $x$	0	1
00	10/0	<b>11/0</b>
01	10/0	00/0
11	00/0	01/1
10	01/0	11/0

Q Q <sup>n+1</sup>	J	K
0 0	0	d
0 1	1	d
1 0	d	1
1 1	d	0

激励表

$\mathbf{J}_1 = \overline{\mathbf{x}} + \overline{\mathbf{y}}_0$	$J_0 = x + y_1$
$\mathbf{K}_1 = \overline{\mathbf{x}} + \mathbf{y}_0$	$K_0 = \overline{x} + \overline{y}$

 $\mathbf{K}_{0}$ 

二进制状态表 10

0	1
1	1
1	0
d	d
d	d
	1 1 d

<b>(</b>	1
d	d
d	d
1	1
1	0

 $K_1$ 

$y_1y_0$	0/	1
00	0	1
01	d	d
11	d	d
10	1	1

 $J_0$ 

0/	1	$y_1y_0$	<b>\</b> 0	1
0	1	00	d	d
d	d	01	1	1
d	d	11	1	0
1	1	10	d	d

At Qo mil

$y_1y_0$ $x$	0	1
00	<b>10/0</b>	<b>11/0</b>
01	<b>10/0</b>	00/0
11	00/0	01/1
10	01/0	11/0

#### 二进制状态表

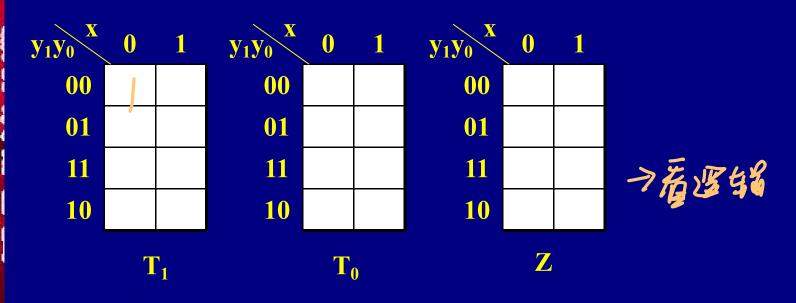
$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1
00	1	1	00	d	d	00	0	1	00	d	d	00	0	0
01	1	0	01	d	d	01	d	d	01	1	1	01	0	0
11	d	d	11	1	1	11	d	d	11	1	0	11	0	1
10	d	d	10	1	0	10	1	1	10	d	d	10	0	0
	J	1		K	1		$\mathbf{J}_0$			]	$K_0$		7	

$y_1y_0$ $x$	0	1
_00	10/0	11/0
01	10/0	00/0
11	00/0	01/1
10	01/0	11/0

Q	<b>2</b> n+1	T
0	0	0
0	1	1
1	0	1
1	1	0

#### 二进制状态表

激励表



$y_1y_0$ $x$	0	1
00	10/0	11/0
01	10/0	00/0
11	00/0	01/1
10	01/0	<b>1</b> 1/0

Q	2n+1	T
0	0	0
0	1	1
1	0	1
1	1	0

$$T_1 = \overline{x \cdot y_1 \cdot \overline{y}_0 + x \cdot \overline{y}_1 \cdot y_0}$$

#### 二进制状态表

$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1
00	1	1	00			00		
01	1	0	01			01		
11	1	1	11			11		
10	1	0	10			10		
	7			T	0		Z	

$y_1y_0$ $x$	0	1
00	10/0	11/0
01	<b>10/0</b>	00/0
11	00/0	01/1
10	01/0	11/0

Q Qn+1		T
0	0	0
0	1	1
1	0	1
1	1	0

$$T_{1} = \overline{\mathbf{x} \cdot \mathbf{y}_{1} \cdot \overline{\mathbf{y}}_{0} + \mathbf{x} \cdot \overline{\mathbf{y}}_{1} \cdot \mathbf{y}_{0}}$$

$$T_{0} = \overline{\overline{\mathbf{x}} \cdot \overline{\mathbf{y}}_{1} \cdot \overline{\mathbf{y}}_{0} + \mathbf{x} \cdot \mathbf{y}_{1} \cdot \mathbf{y}_{0}}$$

#### 二进制状态表

激励表

$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1
00	1	1	00	0	1	00		
01	1	0	01	1	1	01		
11	1	1	11	1	0	11		
10	1	0	10	1	1	10		
	7	-1		T	0		Z	

$y_1y_0$ $x$	0	1
00	<b>10/0</b>	<b>11/0</b>
01	<b>10/0</b>	00/0
11	00/0	01/1
10	01/0	11/0

#### 二进制状态表

01
 10/0
 00/0

 11
 00/0
 01/1

 10
 01/0
 11/0

$$Z = x \cdot y_1 \cdot y_0$$

$$Z = x \cdot y_1 \cdot y_0$$

 $T_1 = x \cdot y_1 \cdot \overline{y}_0 + x \cdot \overline{y}_1 \cdot y_0$ 

$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1
00	1	1	00	0	1	00	0	0
01	1	0	01	1	1	01	0	0
11	1	1	11	1	0	11	0	1
10	1	0	10	1	1	10	0	0
	7	1		T	0		Z	

#### 3.2.2.5 设计举例

例1 设计一个"1111"序列检测器。当连续收到四个(或四个以上)"1"后,电路输出 Z=1; 否则,输出 Z=0。

2、写出原始状态表 1、画出原始状态图 Moore (Solo) Mealy. X 1/0 0  $S_0$  $S_0/0$  $S_1/0$  $S_0$ 0/0 1/0 0/0  $S_2/0$  $S_1$  $S_0/0$ 0/0  $S_2$  $S_0/0$  $S_3/0$  $S_2$  $S_4$  $S_3$  $S_0/0$  $S_4/1$ 1/0 1/1  $S_4$  $S_0/0$  $S_4/1$ 

#### 隐含表 $S_1, S_2$ $S_1$ $S_2$ $S_1,S_3$ $S_3$ $S_4$ $S_0$ $S_1$ $S_2$ $S_3$

#### 2、写出原始状态表

yx	0	1
$S_0$	$S_0/0$	S <sub>1</sub> /0
$S_1$	$S_0/0$	$S_2/0$
$S_2$	$S_0/0$	S <sub>3</sub> /0
$S_3$	$S_0/0$	S <sub>4</sub> /1
S <sub>4</sub>	$S_0/0$	S <sub>4</sub> /1

3	、隐含	表		
$S_1$	$S_1, S_2$			
S <sub>2</sub>	$S_1,S_3$	$S_2,S_3$		
$S_3$	×	×		
$S_4$	×	×		
	So	Sı	Sa	Sa

yX	0	1
$S_0$	$S_0/0$	S <sub>1</sub> /0
$S_1$	$S_0/0$	S <sub>2</sub> /0
$S_2$	$S_0/0$	S <sub>3</sub> /0
$S_3$	$S_0/0$	S <sub>4</sub> /1
$S_4$	S <sub>0</sub> /0	S <sub>4</sub> /1

2、写出原始状态表

#### 3、隐含表

 $S_1$   $S_1, S_2$ 

 $S_2$   $S_1,S_3$   $S_2,S_3$ 

 $S_3$   $\times$   $\times$   $\times$ 

 $S_4$   $\times$   $\times$   $\times$ 

 $S_0$   $S_1$ 

 $S_2$   $S_3$ 

#### 2、写出原始状态表

yX	0	1
$S_0$	$S_0/0$	S <sub>1</sub> /0
$S_1$	$S_0/0$	S <sub>2</sub> /0
$S_2$	$S_0/0$	S <sub>3</sub> /0
$S_3$	$S_0/0$	S <sub>4</sub> /1
S <sub>4</sub>	$S_0/0$	S <sub>4</sub> /1

3	、隐含	表		2
$S_1$	$S_1,S_2$			
$S_2$	$S_1,S_3$	$S_2,S_3$		
$S_3$	×	×	×	
$S_4$	×	×	×	$\sqrt{}$
	$S_0$	$S_1$	$S_2$	$S_3$

yX	0	1
$S_0$	$S_0/0$	S <sub>1</sub> /0
$S_1$	$S_0/0$	$S_2/0$
S <sub>2</sub>	$S_0/0$	S <sub>3</sub> /0
$S_3$	$S_0/0$	S <sub>4</sub> /1
$S_4$	S <sub>0</sub> /0	S <sub>4</sub> /1

写出原始状态表

#### 2、写出原始状态表 隐含表 $S_1$ $S_1 S_2$ $S_2$ $S_1$ , $S_3$ $S_2$ , $S_3$ X $S_3$ X $S_4$ $S_0$ $S_3$ $S_1$ 最大等效类及命名 $(S_3,S_4)$ B

#### X 0 $S_0$ $S_0/0$ $S_1/0$ $S_2/0$ $S_0/0$ $S_1$ $S_2$ $S_0/0$ $S_3/0$ $S_4/1$ $S_3$ $S_0/0$ $S_4/1$ $S_4$ $S_0/0$

yX	0	1
A	<b>A</b> /0	<b>B</b> /0
В	<b>A/0</b>	<b>C</b> /0
C	<b>A/0</b>	<b>D</b> /0
D	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1

#### 6、状态分配

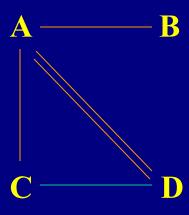
A B

$$R_{\rm CD} = 1$$

C ---- D

yX	0	1
A	<b>A</b> /0	<b>B</b> /0
В	<b>A</b> /0	<b>C</b> /0
C	<b>A</b> /0	<b>D</b> /0
D	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1

#### 6、状态分配

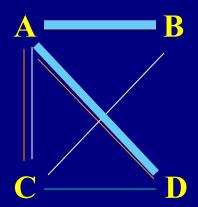


$$R_{\text{CD}} = 1$$
 $m_{\text{AB}} = 1, m_{\text{AC}} = 1, m_{\text{AD}} = 2$ 

yX	0	1
A	<b>A/0</b>	<b>B</b> /0
В	<b>A/0</b>	<b>C</b> /0
C	<b>A/0</b>	<b>D</b> /0
D	<b>A/0</b>	D/1

# 北京逻辑电路

#### 6、状态分配



次态中 D出现的较多, 故使AD相邻,D=10

$$E_{BC} = 2R_{BC} + m_{BC} + 2l_{BC} = 2$$
  
 $E_{CD} = 2R_{CD} + m_{CD} + 2l_{CD} = 2$ 

$$y_0^{y_1} \ 0 \ 1$$
0 A D
1 B C

$$R_{\rm CD} = 1$$

$$m_{AB} = 1, m_{AC} = 1, m_{AD} = 2$$

$$l_{AB} = 1$$
,  $l_{AC} = 1$ ,  $l_{BC} = 1$ 

$$E_{AB} = 2R_{AB} + m_{AB} + 2l_{AB} = 3$$

$$\mathbf{E}_{\mathrm{AC}} = 2R_{\mathrm{AC}} + m_{AC} + 2l_{\mathrm{AC}} = 3$$

$$E_{AD} = 2R_{AD} + m_{AD} + 2l_{AD} = 2$$

yX	0	1
A	<b>A/0</b>	<b>B</b> / <b>0</b>
В	<b>A/0</b>	<b>C</b> /0
C	<b>A/0</b>	<b>D</b> /0
D	<b>A</b> /0	<b>D</b> /1

#### 6、状态分配

$y_1y_0$	X	0	1
A	00	00/0	01/0
B	01	00/0	11/0
C	11	00/0	10/0
D	10	00/0	10/1

二进制状态表

$y_0$	0	1
0	A	D
1	В	C

y	0	1
A	<b>A/0</b>	<b>B</b> / <b>0</b>
В	<b>A/0</b>	<b>C</b> /0
C	<b>A/0</b>	<b>D</b> /0
D	<b>A/0</b>	<b>D</b> /1

# 7、求激励函数和输出函数的表达式

$y_1y_0$	X	0	1
A	00	00/0	01/0
B	01	00/0	11/0
C	11	00/0	10/0
D	10	00/0	10/1

浸卮 T. D.Jk 互转

D Q QM T. 表

二进制状态表

Q	Qn+1	D
0	0	0
0	1	1
1	0	0
1	1	1

JKQQn1 T \*

# 7、求激励函数和输出函数的表达式

$y_1y_0$	0	1
A 00	00/0	<b>0</b> 1/0
B 01	00/0	<b>1</b> 1/0
C 11	00/0	10/0
D 10	00/0	10/1

 $D_1 = x \bullet y_1 + x \bullet y_0$ 

#### 二进制状态表

Q	Qn+1	D
0	0	0
0	1	1
1	0	0
1	1	1

$y_1y_0^X$	0	1
00	0	0
01	0	1
11	0	1
10	0	1
	$\mathbf{D}_1$	

# 、求激励函数和输出函数的表达式

$y_1y_0$	0	1
<b>A</b> 00	00/0	01/0
B 01	00/0	11/0
<b>C</b> 11	00/0	10/0
D 10	00/0	10/1

$$D_1 = \mathbf{x} \cdot \mathbf{y}_1 + \mathbf{x} \cdot \mathbf{y}_0$$
$$D_0 = \mathbf{x} \cdot \overline{\mathbf{y}}_1$$

#### 二进制状态表

Q	Qn+1	D
0	0	0
0	1	1
1	0	0
1	1	1

激励表

野中超龍电路

$y_1y_0$	0	1	$y_1y_0$	0	1
00	0	0	00	0	1
01	0	1	01	0	1
11	0	1	11	0	0
10	0	1	10	0	0
	Γ	)1		I	

Ì	×	
t	Į	
ļ		尹
١	Ţ	
ŧ	Ŀ	:1
L	E	3
٤		4
f	£	J
ſ		
۱	ı	9
Ĺ	3	7
Į	J.	

OF L

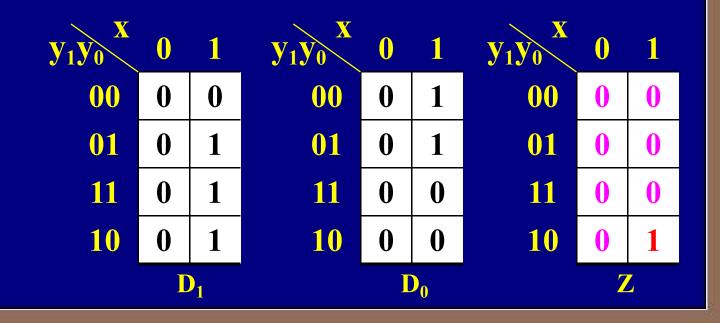
$y_1y_0$	X	0	1
A	00	00/0	01/0
В	01	00/0	11/0
C	11	00/0	10/0
D	10	00/0	10/1

$$D_1 = \mathbf{x} \cdot \mathbf{y}_1 + \mathbf{x} \cdot \mathbf{y}_0$$

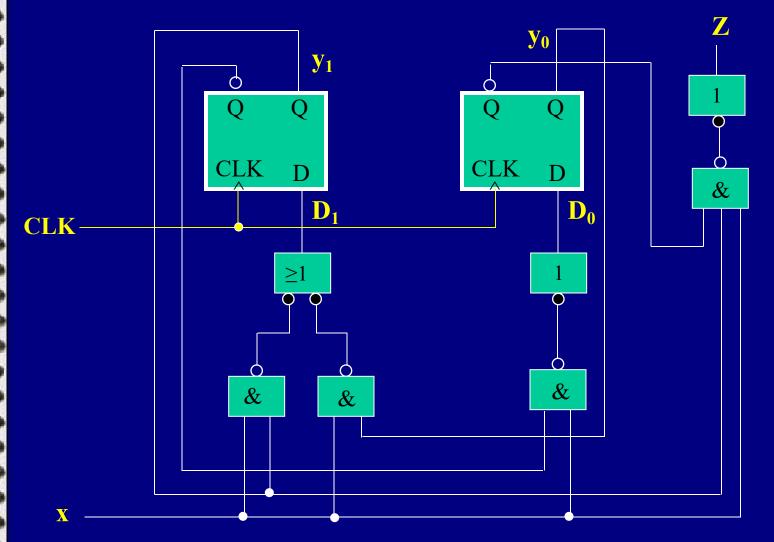
$$D_0 = \mathbf{x} \cdot \overline{\mathbf{y}}_1$$

$$Z = \mathbf{x} \cdot \mathbf{y}_1 \cdot \overline{\mathbf{y}}_0$$

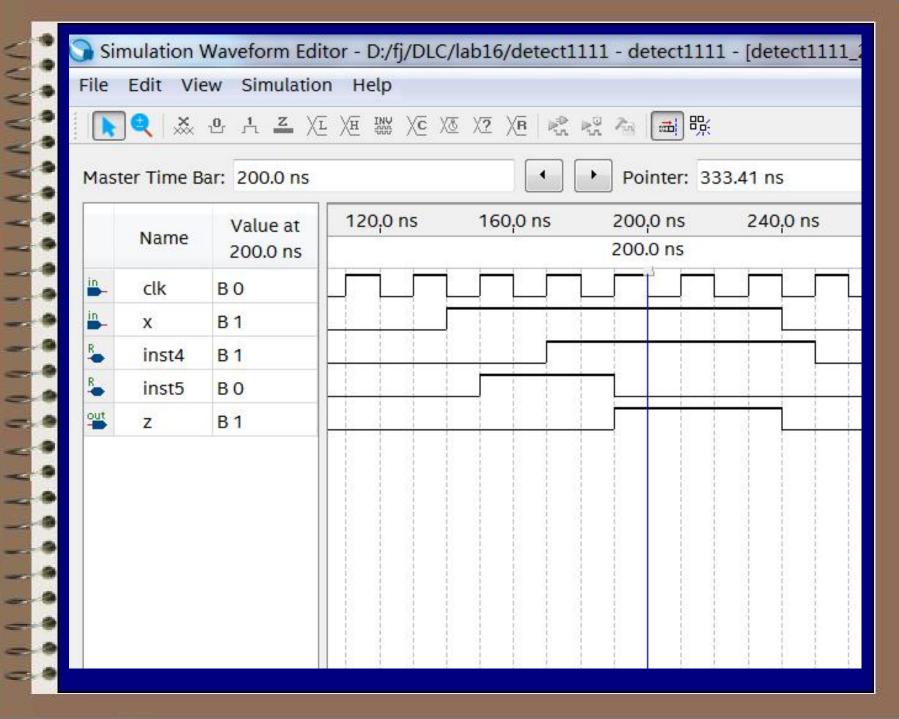
#### 二进制状态表



#### "1111"序列检测器逻辑电路图



因为卡诺图中没有无关项d出现,因此不会出现挂起现象。



# 例2 用JK触发器设计一个六进制可逆计数器。当 x = 1 时,加1计数;当 x = 0 时,减1计数。

分别用二进制 000~101表示 六进制中的 6 个状态。

d

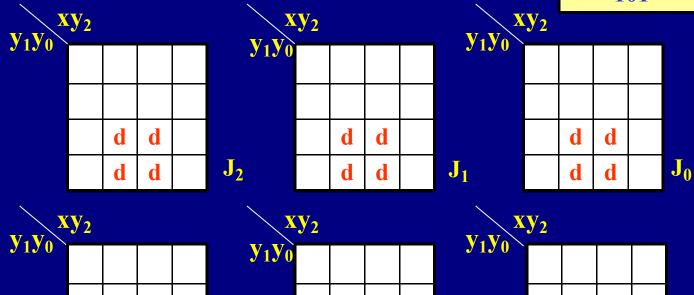
d

d

d

 $K_2$ 

$y_2y_1y_0$ $x$	0	1
000	101	001
001	000	010
010	001	011
011	010	100
100	011	101
101	100	000



d

d

 $\mathbf{K_1}$ 

d

d

d

 $\mathbf{K_0}$ 

#### 二进制状态表

$Q$ $Q^{n+1}$	J K
0 0	0 d
0 1	1 d
1 0	d 1
1 1	d 0

### 例2 用JK触发器设计一个六进制 可逆计数器。当 x = 1 时, 加1计数; 当 x = 0 时, 减1

 $y_1y_0$ 

Do

11

个分别用二进

制中的6个状态

11 10

		4
	010	001
the district of the second of	011	010
性制 000~101表示六进	100	011
	<b>1</b> 01	100
$y_1y_0$ $y_1y_0$		二进制
J 1 J U		
		$Q Q^{n+1}$

 $y_2y_1y_0$ 

000

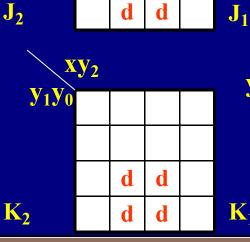
001

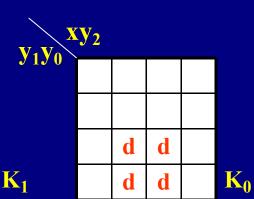
 $J_0$ 

#### 10 $xy_2$ $y_1y_0$ d d d d d

d

d





d

#### |状态表

0

401

000

001

**010** 

011

**100** 

**101** 

000

Q	Qn+1	J K
0	0	0 d
0	15	1) d
1	0	d 1
1	1	d 0

例2 用JK触发器设计一个六进制可逆计数器。当 x = 1 时,加1计数; 当 x = 0 时,减1计数。

分别用二进制 000~101表示六进制中的 6 个状态。

J

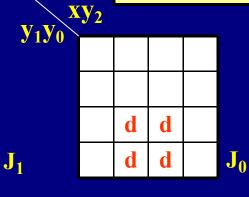
 $K_2$ 

y <sub>2</sub> y <sub>1</sub> y <sub>0</sub> x	0	1
000	<b>101</b>	001
001	000	010
010	001	011
011	010	100
100	011	101
101	100	000

$y_1y_0$	$y_2$			
J 1J U	1	d	d	0
	0	d	d	0
	0	d	d	1
	0	d	d	0

 $y_1y_0$ 

xy <sub>2</sub>					
<b>y</b> <sub>1</sub> <b>y</b> <sub>0</sub>	0	1	0	0	
	0	0	0	1	
	d	d	d	d	
2	d	d	d	d	



$Q Q^{n+1}$	J K
0 0	0 d
0 1	1 d
1 0	d 1
1 1	d 0

二进制状态表

X	<b>y</b> <sub>2</sub>				
	d	1	0	d	
	d	0	1	d	
	d	d	d	d	
	d	d	d	d	

X	<b>y</b> <sub>2</sub>			
yo	d	d	d	d
	d	d	d	d
	0	d	d	1
	1	d	d	0

V 1V U			
	d	d	
$\mathbf{K_1}$	d	d	

 $\mathbf{K_0}$ 

 $xy_2$ 



	V	VaVa	0	1
		<b>1000</b>	<b>(1)</b> 01	001
		001	000	010
56	7	010	001	011
		011	010	100
		100	011	<b>101</b>
		101	100	000

 $\mathbf{K_0}$ 

VIVO	<b>y</b> <sub>2</sub>		K			<b>y</b> <sub>2</sub>			
00	1	d	d	0	$y_1y_0$	0	1	0	0
	0	d	d	0	X	0	0	0	1
	0	d	d	1	1	d	d	d	d
	0_	d	ď	0	$J_2$	d	d	d	d
	,	此	, l	12.	Je	Kz	•		

**y**<sub>1</sub>**y**<sub>0</sub>

 $\mathbf{K_2}$ 

d

d

d

0

d

d

d

d

	d	d	d	d
$J_1$	1	d	d	1
y <sub>1</sub> y <sub>0</sub>	Y <sub>2</sub>			7
	d	d	d	d
	d 1	d 1	d 1	d 1

	177		
	Q Qn+1	J K	\
	0 0	<u>6 d</u>	
	ÚZI	1 d	
	1 0	81	
1	1 1	<u>d</u> 0	/
7			_
	激质	<b>边</b>	

口进制状态表

d	1	0	d
d	0	1	d
d	d	d	d
d	d	d	d

 $y_1y_0$ 

$$J_2 = \mathbf{x} \cdot \mathbf{y}_1 \cdot \mathbf{y}_0 + \overline{\mathbf{x}} \cdot \overline{\mathbf{y}}_1 \cdot \overline{\mathbf{y}}_0$$

$$J_1 = \mathbf{x} \cdot \overline{\mathbf{y}}_2 \cdot \mathbf{y}_0 + \overline{\mathbf{x}} \cdot \mathbf{y}_2 \cdot \overline{\mathbf{y}}_0$$

 $y_1y_0$ 

 $K_1$ 

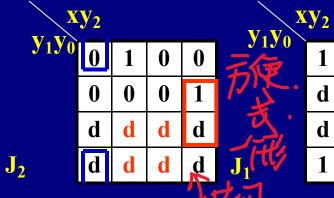
$$\mathbf{K}_2 = \mathbf{x} \cdot \mathbf{y}_0 + \overline{\mathbf{x}} \cdot \overline{\mathbf{y}}_1 \cdot \overline{\mathbf{y}}_0$$

$$K_2 = x \cdot y_0 + \overline{x} \cdot \overline{y}_1 \cdot \overline{y}_0$$
  $K_1 = x \cdot \overline{y}_2 \cdot y_0 + \overline{x} \cdot \overline{y}_0$ 

$$J_0 = 1$$

$$K_0 = 1$$

共10个门。



_J Z			
1	1	1	1
d	d	d	d
d	d	d	d
1	d	d	1

 $xy_2$  $y_1y_0$ 

歌字逻辑电路

d	1	0	d
d	0	1	d
d	d	d	d
d	d	d	d

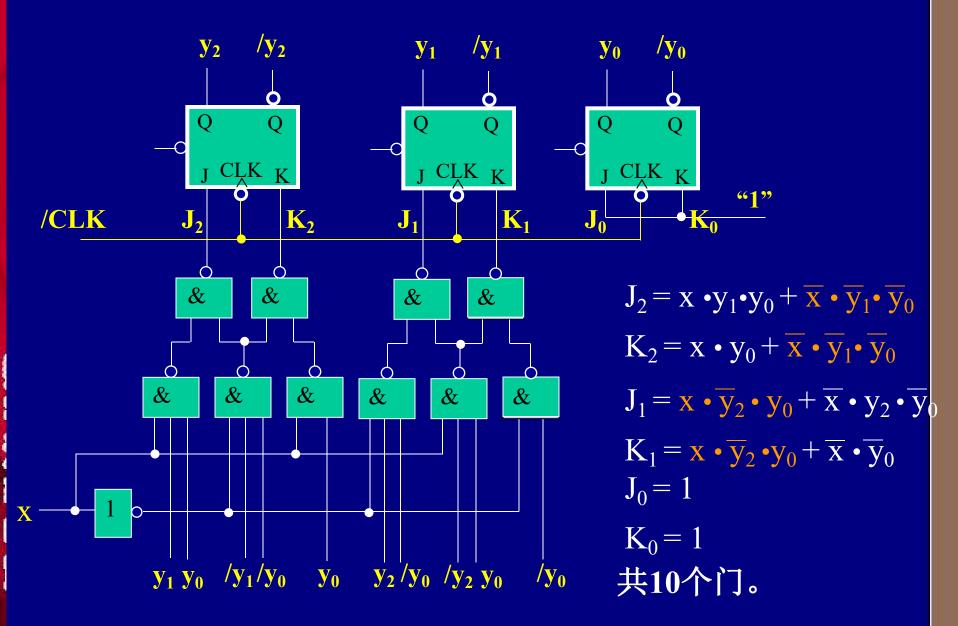
 $XY_2$ **y**<sub>1</sub>**y**<sub>0</sub> d d d d d d  $K_2$ 

d	d	d	d
1	1	1	1
1	d	d	1
d	d	d	d

 $\mathbf{K_0}$ 

 $J_0$ 

#### 六进制可逆计数器逻辑图

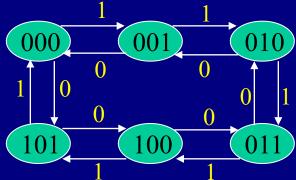


$y_2y_1y_0$ $x$	0	1
000	101	001
001	000	010
010	001	011
011	010	100
100	011	101
101	100	000
110		
111		

二进制状态表

**y**<sub>1</sub>**y**<sub>0</sub>

1 1 d d
4 4
uu
d d
<b>d</b> 1
0
d d
1 1
<b>d</b> 1
d d
u u

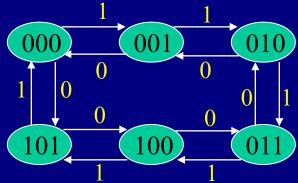


$y_2y_1y_0$ $x$	0	1
000	101	001
001	000	010
010	001	011
011	010	100
100	011	101
101	100	000
110	1	1
111	1	0

二进制状态表

**y**<sub>1</sub>**y**<sub>0</sub>

<b>y</b> 2													
1	d	d	0		0	1	0	0		1	1	1	1
0	d	d	0		0	0	0	1		d	d	d	d
0	d	d	1		d	d	d	d		d	d	d	d
0	d	d	0		d	d	d	d		1	d	d	1
	$/\mathbf{J}_2$	2				$\mathbf{J}_1$	l				$J_0$	)	
ď	1	0	d		d	d	d	d		d	d	d	d
d	0	1	d		d	d	d	d		1	1	1	1
d	d	d	d		0	d	d	1		1	d	d	1
d	d	d	d		1	d	d	0		d	d	d	d
K <sub>2</sub>						K					K		
	0 0 0 d d d	1 d 0 d 0 d 0 d 1 d 0 d d d d d	1 d d 0 d d 0 d d 0 d d 0 d d 0 1 0 d 0 1 d 0 d d d d d	1       d       d       0         0       d       d       1         0       d       d       0         Jay         d       1       0       d         d       0       1       d         d       d       d       d         d       d       d       d         d       d       d       d	1 d d 0 0 d d 0 0 d d 1 0 d d 0	1 d d 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0	1       d       d       0       0       1         0       d       d       0       0       0         0       d       d       1       d       d         0       d       d       0       d       d         d       1       0       d       d       d       d         d       0       1       d       d       d       d         d       d       d       d       d       d       d         d       d       d       d       d       d       d         d       d       d       d       d       d       d	1       d       d       0       0       1       0         0       d       d       0       0       0       0         0       d       d       d       d       d         d       1       0       d       d       d       d         d       1       0       d       d       d       d       d         d       0       1       d       d       d       d       d       d         d       d       d       d       d       d       d       d       d         d       d       d       d       d       d       d       d       d	1       d       d       0       0       1       0       0         0       d       d       0       0       0       0       1         0       d       d       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d       d       d       d       d         0       d	1       d       d       0       1       0       0         0       d       d       0       0       0       1         0       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d         0       d       d       d       d       d         0       d       d	1       d       d       0       1       0       0       1       d	1       d       d       0       1       0       0       1	1       d       d       0       1       0       0       1

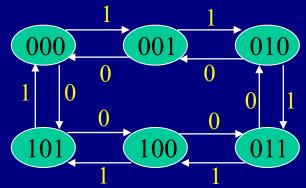


$y_2y_1y_0$ $x$	0	1
000	101	001
001	000	010
010	001	011
011	010	100
100	011	101
101	100	000
110	10	11
111	11	01

二进制状态表

 $y_1y_0$ 

X	<b>y</b> 2												
)	1	d	d	0		0	1	0	0	1	1	1	1
	0	d	d	0		0	0	0	1	d	d	d	d
	0	d	d	1		d	d	d	d	d	d	d	d
	0	d	d	0		d	d	d	d	1	d	d	1
	$J_2$						$\mathbf{J}_1$	1			$\mathbf{J}_{0}$	)	
	d	1	0	d		d	d	d	d	d	d	d	d
	d d	1	0	d		d d	d	d d	d d	d 1			d 1
											d	d	
	d	0	1	d		d	d	d	d	1	d 1	d 1	1



$y_2y_1y_0$ $x$	0	1
000	101	001
001	000	010
010	001	011
011	010	100
100	011	101
101	100	000
110	101	111
111	110	010

二进制状态表

 $y_1y_0$ 

X y 2													
1	d	d	0		0	1	0	0		1	1	1	1
0	d	d	0		0	0	0	1		d	d	d	d
0	d	d	1		d	d	d	d		d	d	d	d
0	d	d	0		d	d	d	d		1	d	d	1
	$\mathbf{J}_2$	2				$\mathbf{J}_1$	l				$J_0$	)	
d	1	0	d		d	d	d	d		d	d	d	d
d	0	1	d		ď	d	d	d		1	1	1	1
d	d	d	d		0	d	d	1		1	d	d	1
d	d	d	d		1	d	d	0		d	d	d	d
	K	-2				K	•1				<b>– K</b>	-0	
			1			1							
	000			001			01	0					
1													
	101			100	_	0	01	1)	1				
	1	_	1			1		_	$\int 1$				
	0/			1	1								

#### 另一种激励函数表达 式及电路状态图

$$J_{2} = x \cdot y_{1} \cdot y_{0} + \overline{x} \cdot \overline{y}_{1} \cdot \overline{y}_{0}$$

$$K_{2} = x \cdot y_{0} + \overline{x} \cdot \overline{y}_{0}$$

$$J_{1} = x \cdot \overline{y}_{2} \cdot y_{0} + \overline{x} \cdot y_{2} \cdot \overline{y}_{0}$$

$$K_{1} = K_{2}$$

	4	
$J_0 = 1$	$K_0 = 1$	共9个门

$y_2y_1y_0$ $x$	0	1
000	101	001
001	000	010
010	001	011
011	010	100
100	011	101
101	100	000
110	001	111
111	110	000

<b>y</b> <sub>2</sub>			
1	d	d	0
0	d	d	0
0	d	d	1
0	d	d	0
	$\mathbf{J}_2$	2	
d	1	0	d
d	0	1	d

0

101

 $y_1y_0$ 

d	1	0	d
d	0	1	d
d	d	d	d
d	d	d	d
	K		

二进制状态表

	d	d	d	d	d	d	
	d	d	d	d	1	d	
		$\mathbf{J}_1$	ı			$J_0$	)
	d	d	d	d	d	d	
	d	d	d	d	1	1	
	0	d	d	1	1	d	
	1	d	d	0	d	d	
		<b>K</b> 0	1			K	(
1	11			110			
,	1	1	1	0	1 .		
	000			001	(	01	
1		0	0		0		

100

d

d

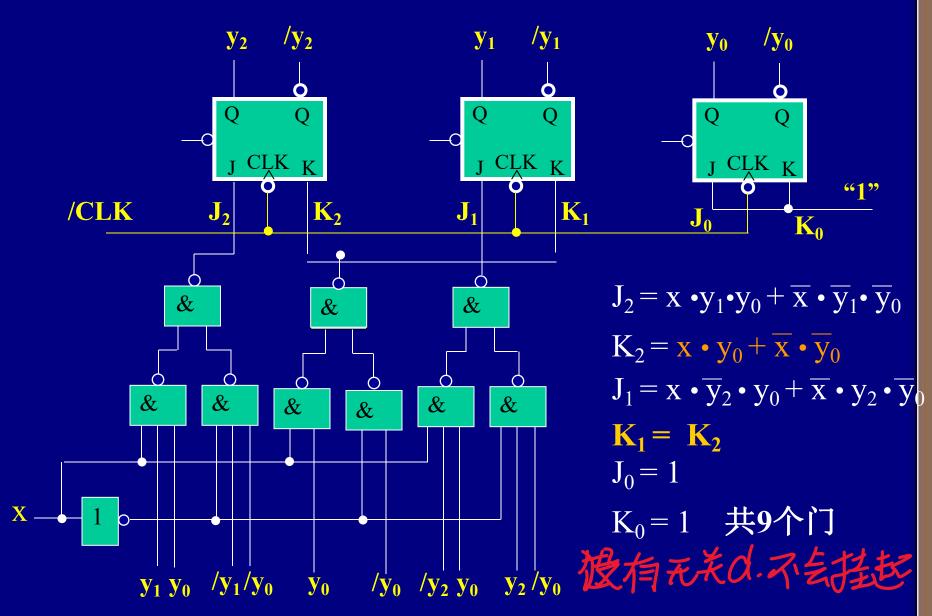
d

d

d

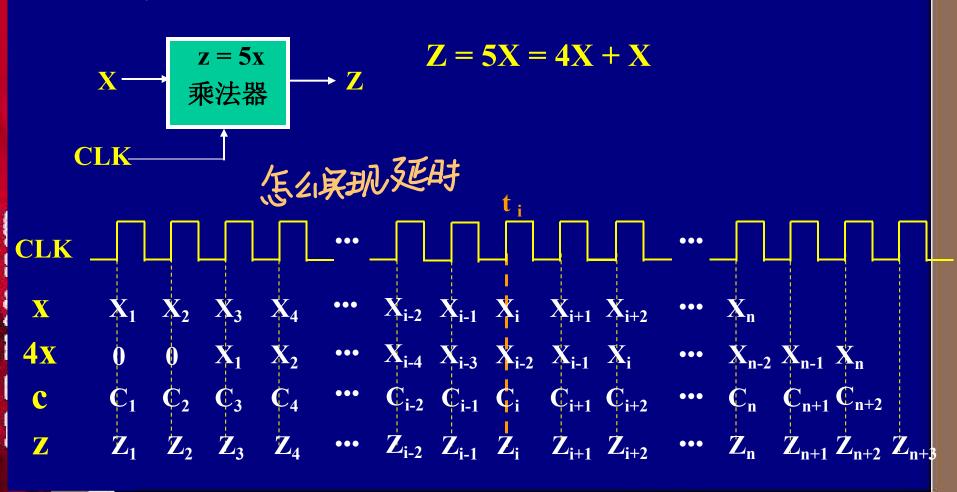
d

# 另一个六进制可逆计数器逻辑图



### 例3 设计一个 n 位二进制串行乘法器。

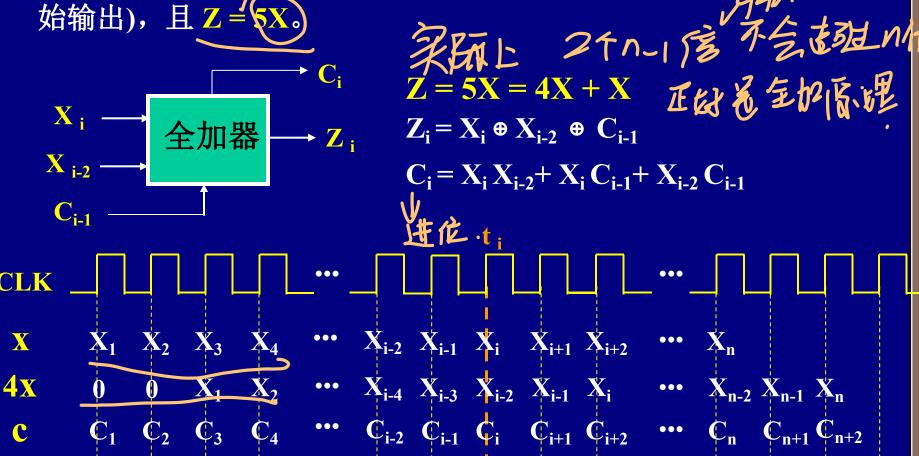
该乘法器有一个输入端 X 及一个输出端 Z ,输入 X 是由低位开始的二进制串行序列信号,输出 Z 是另一个串行序列(由低位开始输出),且 Z=5X。



### 设计一个n位二进制串行乘法器。

C

该乘法器有一个输入端 X 及一个输出端 Z ,输入 X 是由低位 开始的二进制串行序列信号,输出Z是另一个串行序列加低位开

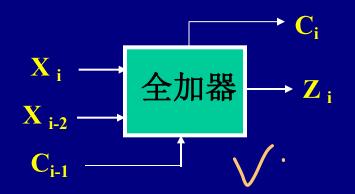


 $\mathbf{Z}_{i-2}$   $\mathbf{Z}_{i-1}$   $\mathbf{Z}_{i}$   $\mathbf{Z}_{i+1}$   $\mathbf{Z}_{i+2}$ 

 $\mathbf{Z}_{\mathbf{n}}$   $\mathbf{Z}_{\mathbf{n+1}}$   $\mathbf{Z}_{\mathbf{n+2}}$   $\mathbf{Z}_{\mathbf{n+3}}$ 

# 5x 串行乘法器的设计分析

$$Z_i = X_i \oplus X_{i-2} \oplus C_{i-1}$$
 $C_i = X_i X_{i-2} + X_i C_{i-1} + X_{i-2} C_{i-1}$ 



其中: X;为t;时刻的输入信号,

D位全加

 $X_{i-2}$ 为 $t_i$ 时刻前两个节拍的输入信号,

Cil为ti时刻前一个节拍的加法进位信号。

所以,电路应保存 $t_i$ 前的 $C_{i-1}$ 、 $X_{i-2}$ 、 $X_{i-1}$ 的值,

分别设置三个触发器: H 、 J 、 V

则当前输出 Z 及进位 C 的表达式:

$$Z = X \oplus J \oplus H$$
  
 $C = X \cdot J + X \cdot H + J \cdot H$ 

则当前输出 Z 及进位 C 的表达式:

$$Z = X \oplus J \oplus H$$
  
 $C = X \cdot J + X \cdot H + J \cdot H$ 

对应 H、J、V 的组合,电路 应具有 8种状态组合以表示  $t_i$  时刻 前  $C_{i-1}$ 、 $X_{i-2}$ 、 $X_{i-1}$  这三个值的情况。 设状态命名为 $S_{HJV}$ ,其中

H: 前一节拍产生的进位值 C<sub>i-1</sub>

J: 前两节拍的输入值 X<sub>i-2</sub>

V: 前一节拍的输入值 X<sub>i-1</sub>

S <sub>HJV</sub> X	0	1
$S_{000}$		
$S_{001}$		
S <sub>010</sub>		
$S_{011}$		
S <sub>100</sub>		
S <sub>101</sub>		
S <sub>110</sub>		
S <sub>111</sub>		

则当前输出 Z 及进位 C 的表达式:

$$Z = X \oplus J \oplus H$$

$$\mathbf{C} = \mathbf{X} \cdot \mathbf{J} + \mathbf{X} \cdot \mathbf{H} + \mathbf{J} \cdot \mathbf{H}$$

对应 H、J、V 的组合,电路 应具有 8种状态组合以表示  $t_i$  时刻  $C_{i-1}$ 、 $X_{i-2}$ 、 $X_{i-1}$  这三个值的情况。 设状态命名为 $S_{HJV}$ ,其中

H: 前一节拍产生的进位值  $C_{i-1}$ 

J: 前两节拍的输入值  $X_{i-2}$ 

V: 前一节拍的输入值 X<sub>i-1</sub>

## $\bigcirc X_{i} \to X_{i-1}(V)$

S <sub>HJV</sub> X	0	1
$S_{000}$	$S_{??0}$	S <sub>??1</sub>
$S_{001}$	S <sub>??0</sub>	S <sub>??1</sub>
$S_{010}$	S <sub>??0</sub>	S <sub>??1</sub>
$S_{011}$	S <sub>??0</sub>	S <sub>??1</sub>
$S_{100}$	S <sub>??0</sub>	S <sub>??1</sub>
S <sub>101</sub>	S <sub>??0</sub>	S <sub>??1</sub>
S <sub>110</sub>	S <sub>??0</sub>	S <sub>??1</sub>
S <sub>111</sub>	S <sub>??0</sub>	S <sub>??1</sub>

则当前输出 Z 及进位 C 的表达式:

$$Z = X \oplus J \oplus H$$

$$\mathbf{C} = \mathbf{X} \cdot \mathbf{J} + \mathbf{X} \cdot \mathbf{H} + \mathbf{J} \cdot \mathbf{H}$$

对应 H、J、V 的组合,电路 应具有 8种状态组合以表示  $t_i$  时刻  $C_{i-1}$ 、 $X_{i-2}$ 、 $X_{i-1}$  这三个值的情况。 设状态命名为 $S_{HV}$ ,其中

H: 前一节拍产生的进位值 C<sub>i-1</sub>

J: 前两节拍的输入值  $X_{i-2}$ 

V: 前一节拍的输入值  $X_{i-1}$ 

## 

S <sub>HJV</sub> X	0	1
S <sub>000</sub>	S <sub>?00</sub>	S <sub>?01</sub>
S <sub>001</sub>	S <sub>?10</sub>	S <sub>?11</sub>
S <sub>010</sub>	S <sub>?00</sub>	S <sub>?01</sub>
S <sub>011</sub>	S <sub>?10</sub>	S <sub>?11</sub>
S <sub>100</sub>	S <sub>?00</sub>	S <sub>?01</sub>
S <sub>101</sub>	S <sub>?10</sub>	S <sub>?11</sub>
S <sub>110</sub>	S <sub>?00</sub>	S <sub>?01</sub>
S <sub>111</sub>	S <sub>?10</sub>	S <sub>?11</sub>

则当前输出 Z 及进位 C 的表达式:

$$Z = X \oplus J \oplus H$$
  
 $C = X \cdot J + X \cdot H + J \cdot H$ 

对应 H、J、V 的组合,电路 应具有 8种状态组合以表示  $t_i$  时刻  $C_{i-1}$ 、 $X_{i-2}$ 、 $X_{i-1}$  这三个值的情况。 设状态命名为 $S_{HJV}$ ,其中

H: 前一节拍产生的进位值 C<sub>i-1</sub>

J: 前两节拍的输入值  $X_{i-2}$ 

V: 前一节拍的输入值  $X_{i-1}$ 

### $\textcircled{3} X \oplus J \oplus H \rightarrow \mathbf{Z}$

S <sub>HJV</sub> X	0	1
S <sub>000</sub>	S <sub>?00</sub> /0	S <sub>?01</sub> /1
S <sub>001</sub>	S <sub>?10</sub> /0	S <sub>?11</sub> /1
S <sub>010</sub>	S <sub>?00</sub> /1	S <sub>?01</sub> /0
S <sub>011</sub>	S <sub>?10</sub> /1	S <sub>?11</sub> /0
S <sub>100</sub>	S <sub>?00</sub> /1	S <sub>?01</sub> /0
S <sub>101</sub>	S <sub>?10</sub> /1	S <sub>?11</sub> /0
S <sub>110</sub>	S <sub>?00</sub> /0	S <sub>?01</sub> /1
S <sub>111</sub>	S <sub>?10</sub> /0	S <sub>?11</sub> /1

则当前输出 Z 及进位 C 的表达式:

$$Z = X \oplus J \oplus H$$

$$\mathbf{C} = \mathbf{X} \cdot \mathbf{J} + \mathbf{X} \cdot \mathbf{H} + \mathbf{J} \cdot \mathbf{H}$$

对应 H、J、V 的组合,电路 应具有 8种状态组合以表示  $t_i$  时刻  $C_{i-1}$ 、 $X_{i-2}$ 、 $X_{i-1}$  这三个值的情况。 设状态命名为 $S_{HJV}$ ,其中

H: 前一节拍产生的进位值  $C_{i-1}$ 

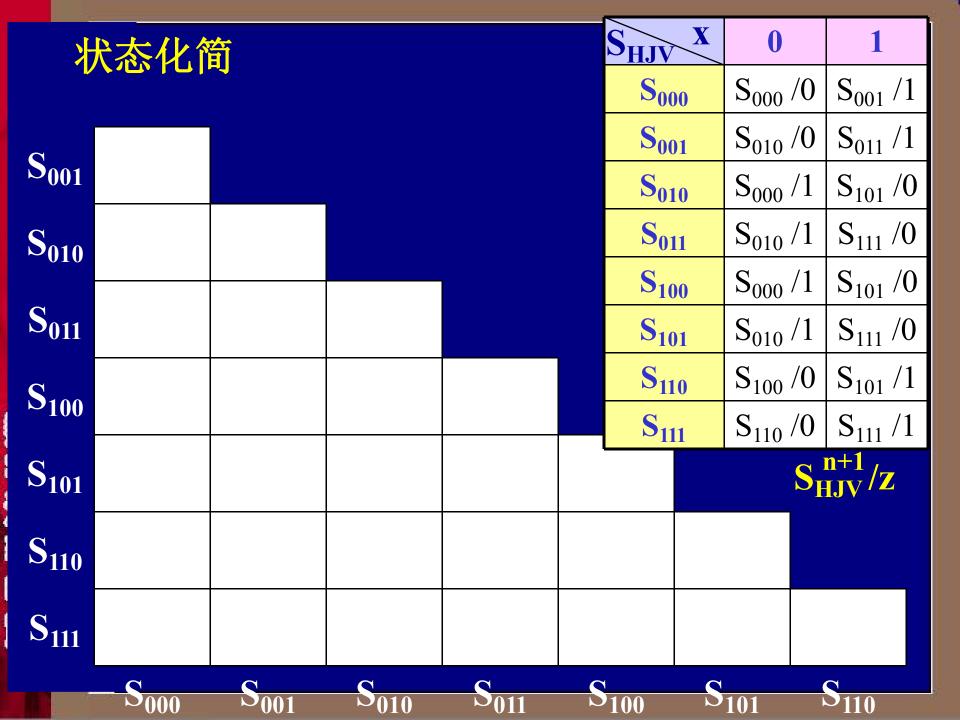
J: 前两节拍的输入值  $X_{i-2}$ 

V: 前一节拍的输入值  $X_{i-1}$ 

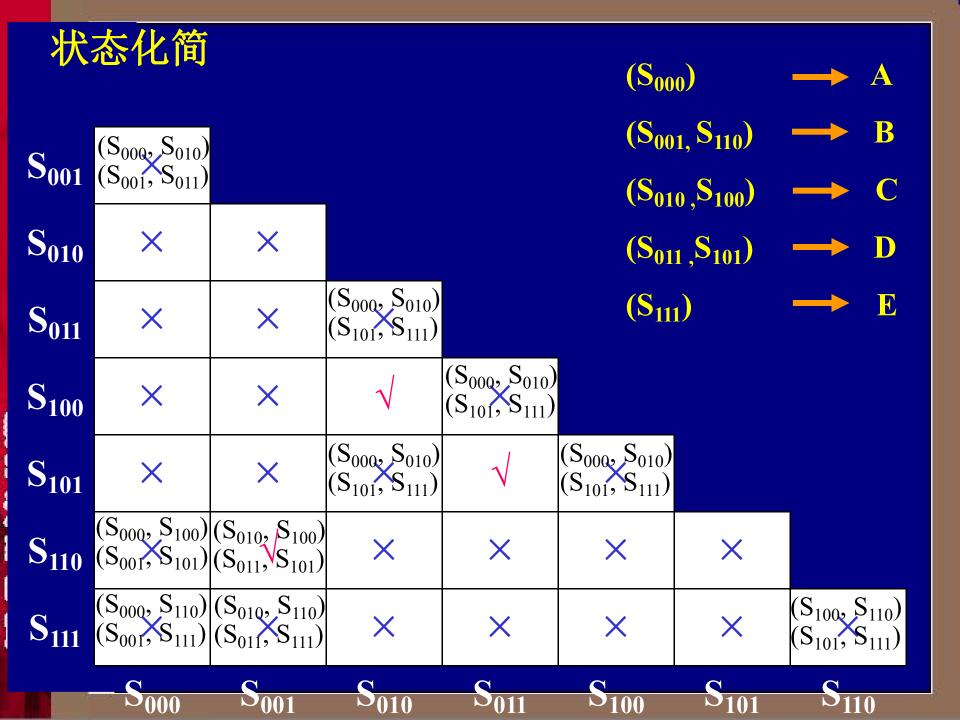
## 4 XJ+XH+JH

 $\rightarrow C(H)$ 

lacksquare		
SHJV	0	1
S <sub>000</sub>	S <sub>000</sub> /0	S <sub>001</sub> /1
$S_{001}$	S <sub>010</sub> /0	S <sub>011</sub> /1
S <sub>010</sub>	S <sub>000</sub> /1	S <sub>101</sub> /0
S <sub>011</sub>	$S_{010}/1$	S <sub>111</sub> /0
S <sub>100</sub>	S <sub>000</sub> /1	S <sub>101</sub> /0
S <sub>101</sub>	S <sub>010</sub> /1	S <sub>111</sub> /0
S <sub>110</sub>	S <sub>100</sub> /0	S <sub>101</sub> /1
S <sub>111</sub>	S <sub>110</sub> /0	S <sub>111</sub> /1







# 状态化简

# 最小化状态表

yX	0	1
A	<b>A</b> /0	<b>B</b> /1
В	<b>C</b> /0	<b>D</b> /1
C	A/1	<b>D</b> /0
D	<b>C</b> /1	E/0
E	B/0	E/1

$$S^{n+1}/Z$$

 $(S_{000}) \longrightarrow A$ 

 $(S_{001}, S_{110}) \longrightarrow B$ 

 $(S_{010},S_{100}) \longrightarrow C$ 

 $(S_{011},S_{101}) \longrightarrow D$ 

 $(S_{111}) \longrightarrow I$ 

### 原始状态表

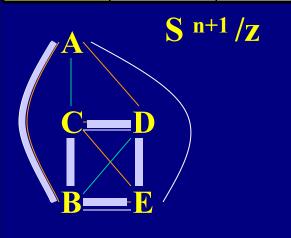
S <sub>HJV</sub> X	0	1
$S_{000}$	S <sub>000</sub> /0	S <sub>001</sub> /1
$S_{001}$	S <sub>010</sub> /0	S <sub>011</sub> /1
$S_{010}$	$S_{000}/1$	S <sub>101</sub> /0
$S_{011}$	$S_{010}/1$	S <sub>111</sub> /0
S <sub>100</sub>	S <sub>000</sub> /1	S <sub>101</sub> /0
S <sub>101</sub>	S <sub>010</sub> /1	S <sub>111</sub> /0
S <sub>110</sub>	S <sub>100</sub> /0	S <sub>101</sub> /1
S <sub>111</sub>	S <sub>110</sub> /0	S <sub>111</sub> /1
	. 1	

 $S_{HJV}^{n+1}/z$ 

yX	0	1
A	<b>A</b> /0	<b>B</b> /1
В	<b>C</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>A</b> /1	<b>D</b> /0
D	<b>C</b> /1	<b>E</b> /0
E	B/0	E/1

yX	0	1
A	A/0	<b>B</b> /1
В	<b>C</b> /0	D/1
C	A/1	<b>D</b> /0
D	<b>C</b> /1	<b>E</b> /0
E	<b>B</b> /0	E/1

yX	0	1
A	<b>A/0</b>	<b>B</b> /1
В	C/ <mark>0</mark>	<b>D</b> /1
C	A/1	<b>D</b> / <b>0</b>
D	<b>C</b> /1	E/0
E	B/ <mark>0</mark>	E/1



$$K=3, p=2, q=1$$

$$E = KR + (K-1)m + pql$$

$$= 3R + 2m + 2l$$

$$E_{AB} = 3R_{AB} + 2m_{AB} + 2l_{AB} = 4$$

$$E_{AC} = 3R_{AC} + 2m_{AC} + 2l_{AC} = 3$$

$$E_{AD} = 3R_{AD} + 2m_{AD} + 2l_{AD} = 2$$

$$E_{AE} = 3R_{AE} + 2m_{AE} + 2l_{AE} = 2$$

$$E_{BC} = 3R_{BC} + 2m_{BC} + 2l_{BC} = 3$$

$$E_{BD} = 3R_{BD} + 2m_{BD} + 2l_{BD} = 3$$

$$E_{BE} = 3R_{BE} + 2m_{BE} + 2l_{BE} = 4$$

$$E_{CD} = 3R_{CD} + 2m_{CD} + 2l_{CD} = 4$$

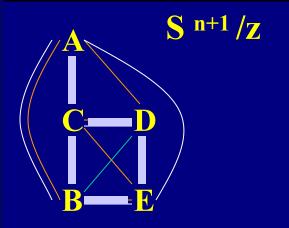
 $E_{CE} = 3R_{CE} + 2m_{CE} + 2l_{CE} = 2$ 

 $E_{DE} = 3R_{DE} + 2m_{DE} + 2l_{DE} = 3$ 

# 政字逻辑电路

# 状态分配 最小化状态表

yX	0	1
A	<b>A/0</b>	<b>B</b> /1
В	<b>C</b> /0	<b>D</b> /1
C	<b>A</b> /1	<b>D</b> /0
D	<b>C</b> /1	E/0
E	B/0	E/1

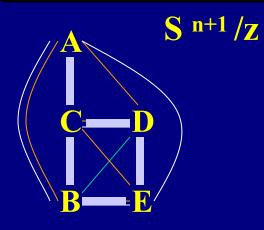


K=3, p=2, q=1
$$E = KR + (K-1)m + pql$$

$$= 3R + 2m + 2l$$

$$\begin{split} E_{AB} &= 3R_{AB} + 2m_{AB} + 2l_{AB} = 4 \\ E_{AC} &= 3R_{AC} + 2m_{AC} + 2l_{AC} = 3 \\ E_{AD} &= 3R_{AD} + 2m_{AD} + 2l_{AD} = 2 \\ E_{AE} &= 3R_{AE} + 2m_{AE} + 2l_{AE} = 2 \\ E_{BC} &= 3R_{BC} + 2m_{BC} + 2l_{BC} = 3 \\ E_{BD} &= 3R_{BD} + 2m_{BD} + 2l_{BD} = 3 \\ E_{BE} &= 3R_{BE} + 2m_{BE} + 2l_{BE} = 4 \\ E_{CD} &= 3R_{CD} + 2m_{CD} + 2l_{CD} = 4 \\ E_{CE} &= 3R_{CE} + 2m_{CE} + 2l_{CE} = 2 \\ E_{DE} &= 3R_{DE} + 2m_{DE} + 2l_{DE} = 3 \end{split}$$

yX	0	1
A	<b>A</b> /0	<b>B</b> /1
В	<b>C</b> /0	<b>D</b> /1
C	A/1	<b>D</b> /0
D	<b>C</b> /1	E/0
E	<b>B</b> /0	E/1



### 二进制状态表

$y_2 y_1 y_0$	0	1
C 000	100/1	010/0
B 001	000/0	010/1
D 010	000/1	011/0
E 011	001/0	011/1
A 100	100/0	001/1

0

00 C A 01 B 11  $\mathbf{E}$ **10** D

 $y_2^{n+1}y_1^{n+1}y_0^{n+1}/z$ 

# 二进制状态表

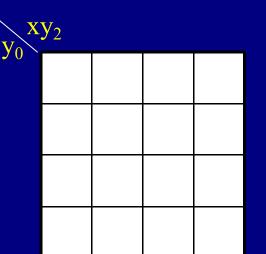
$y_2 y_1 y_0$	0	1
C 000	100/1	010/0
B 001	000/0	010/1
D 010	000/1	011/0
E 011	001/0	011/1
A 100	100/0	001/1

 $y_1y_0$ 

$y_1y_0$	$\mathbf{y}_2$		
n+1/7		7	

$y_1y_0$	$\mathbf{y}_2$			
J 13 0				

X	$y_2$		
,			



# 二进制状态表

$y_2 y_1 y_0$	0	1
C 000	100/1	010/0
B 001	000/0	010/1
D 010	000/1	011/0
E 011	001/0	011/1
A 100	100/0	001/1

<b>y</b> <sub>0</sub> <b>x</b>	$y_2$			
		d	d	
		d	d	
		d	d	

7

$y_1y_0$	<b>y</b> <sub>2</sub>			
		d	d	
		d	d	
		4	4	

	-J Z			
J				
		d	d	
		d	d	
		d	d	

 $XV_2$ 

 $y_1y_0$ 

X	$y_2$			
		d	d	
		d	d	
		d	d	

 $D_2$ 

 $D_1$ 

 $D_0$ 

# 二进制状态表

<b>y</b> <sub>2</sub> <b>y</b> <sub>1</sub> <b>y</b> <sub>0</sub> <b>X</b>	0	1
C 000	100/1	010/0
B 001	000/0	010/1
D 010	000/1	011/0
E 011	001/0	011/1
A 100	100/0	001/1

$y_1y_0$	$y_2$			
J 1 J 0	1			
		d	d	
		d	d	
		d	d	

<b>y</b> <sub>2</sub> <sup>n+</sup>	$^{1}\mathbf{y_{1}}^{n+}$	$^{-1}\mathbf{y_0}^{n+}$	1/ <b>Z</b>
-------------------------------------	---------------------------	--------------------------	-------------

7

1			
	d	d	
	d	d	
	1	1 d	1 d d

d

<b>J</b> 2			
0			
	d	d	
	d	d	
	d	d	

 $XV_2$ 

 $y_1y_0$ 

X	$y_2$			
U	0			
		d	d	
		d	d	
		d	d	

 $\mathbf{D}_2$ 

 $D_1$ 

 $\mathbf{D}_0$ 

### 二进制状态表

<b>y</b> <sub>2</sub> <b>y</b> <sub>1</sub> <b>y</b> <sub>0</sub> <b>X</b>	0	1
C 000	100/1	010/0
B 001	000/0	010/1
D 010	000/1	011/0
E 011	001/0	011/1
A 100	100/0	001/1

$y_1y_0$	$y_2$			
J 1 J 0	1	0		
	0	d	d	
	0	d	d	
	1	d	d	

 $y_2^{n+1}y_1^{n+1}y_0^{n+1}/z$ 

7

		X	V
		、 <b>∠</b> ▶	J 2
<b>T</b>	<b>T</b> 7		

1	1		
0	d	d	
0	d	d	
0	d	d	

 $y_1y_0$ 

\				
	0	0		
	0	d	d	
	0	d	d	
	0	d	d	

XY

0	0		
0	d	d	
1	d	d	
0	d	d	

 $D_2$ 

 $\mathbf{D}_1$ 

 $\mathbf{D}_0$ 

### 二进制状态表

$y_2 y_1 y_0$	0	1
C 000	100/1	010/0
B 001	000/0	010/1
D 010	000/1	011/0
E 011	001/0	011/1
A 100	100/0	001/1

$y_1y_0$	$y_2$			
7130	1	0	1	0
	0	d	d	1
	0	d	d	1
	1	d	d	0

 $y_2^{n+1}y_1^{n+1}y_0^{n+1}/z$ 

7

		X	Va
V <sub>1</sub>	Vo		<i>J</i> 2

1	1	0	0
0	d	d	0
0	d	d	0
0	d	d	0

 $y_1y_0$ 

0	0	0	1
0	d	d	1
0	d	d	1
0	d	d	1

Xy

\				
	0	0	1	0
	0	d	d	0
	1	d	d	1
	0	d	d	1

 $D_2$ 

 $\mathbf{D}_1$ 

 $D_0$ 

# 二进制状态表

$y_2 y_1 y_0$	0	1
C 000	100/1	010/0
B 001	000/0	010/1
D 010	000/1	011/0
E 011	001/0	011/1
A 100	100/0	001/1

$y_1y_0$	$y_2$			
J1J0 \	1	0	1	0
	0	d	d	1
	0	d	d	1
	1	d	d	0
			_	

$y_1y_0$	<b>y</b> 2			
J 1J 0	1	1	0	0
	0	А	Ч	0

1	1	0	0
0	d	d	0
0	d	d	0
0	d	d	0

$y_1y_0$	<b>y</b> <sub>2</sub>			
J 1J 0	0	0	0	1
	0	d	d	1
	0	d	d	1
	0	А	А	1

$y_1y_0$ $xy_2$						
J 1J 0	0	0	1	0		
	0	d	d	0		
	1	d	d	1		
	0	d	d	1		

$$D_{2} = \overline{x} \cdot \overline{y}_{1} \cdot \overline{y}_{0}$$

$$D_{1} = x \cdot \overline{y}_{2}$$

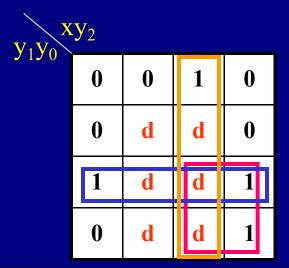
$$D_{0} = x \cdot y_{1} + y_{1} \cdot y_{0} + x \cdot y_{2}$$

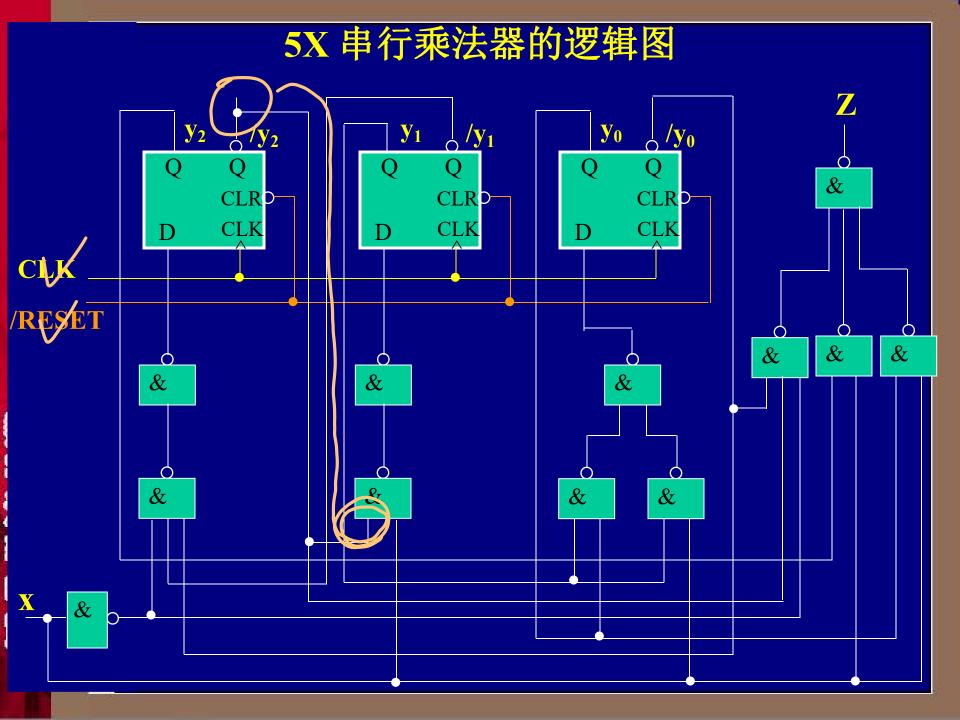
$$Z = x \cdot y_{2} + x \cdot y_{0} + \overline{x} \cdot \overline{y}_{2} \cdot \overline{y}_{0}$$

$y_1y_0$	$y_2$				
J 1 J U	1	0	1	0	
	0	d	d	1	
	0	d	d	1	
	1	d	d	0	
	Z				

$y_1y_0$	$y_2$			
J 1 J U	1	1	0	0
	0	d	d	0
	0	d	d	0
	0	d	d	0

$y_1y_0$					
J 1J 0	0	0	0	1	
	0	d	d	1	
	0	d	d	1	
	0	d	d	1	





# 关于挂起现象的讨论

在状态分配中,有三个状态变量组合未使用,它们是101,

110 及 111 ,因此需验证有无挂起现象。 从卡诺图可以看出:

① 对状态101时, $x = 0 \rightarrow$ 次态000/z=0;

 $x = 1 \rightarrow 次态001/z=1$ 。

②对状态110时,  $x = 0 \rightarrow$ 次态000/z = 0;

 $x = 1 \rightarrow 次态001/z=1$ 。

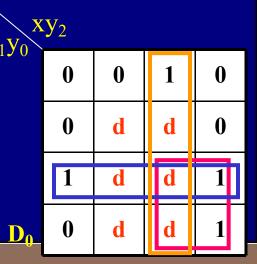
③对状态111时,  $x = 0 \rightarrow$ 次态001/z=0;

 $x = 1 \rightarrow$ 次态001/z=1。

$y_1y_0$	$y_0$					
J 15 0	1	1	0	0		
	0	d	d	0		
	0	d	d	0		
$D_2$	0	d	d	0		

1
1
1
1

$y_0$	$y_2$			
<i>J</i> 0	1	0	1	0
	0	d	d	1
	0	d	d	1
	1	d	d	0
Z				



# 关于挂起现象的讨论

在状态分配中,有三个状态变量组 110 及 111 ,因此需验证有无挂起现象 从卡诺图可以看出:

① 对状态101时,  $x = 0 \rightarrow$ 次态000/z=0;

 $x = 1 \rightarrow$ 次态001/z = 1。

②对状态110时,  $x = 0 \rightarrow$ 次态000/z = 0;

 $x = 1 \rightarrow 次态001/z=1$ 。

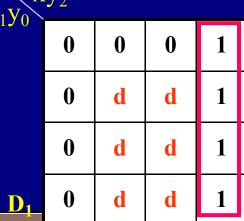
③对状态111时,  $x = 0 \rightarrow$ 次态001/z = 0;

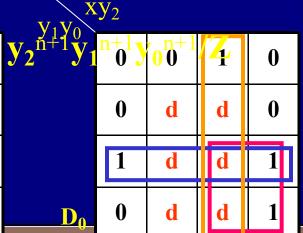
 $x = 1 \rightarrow$ 次态001/z = 1。

$y_2 y_1 y_0 x$	0	1
101	000/0	001/1
110	000/0	001/1
111	001/0	001/1

0	d	d	1			
0	d	d	1			
1	d	d	0			

$y_1y_0$	$\mathbf{y}_2$			
J 1J 0	1	1	0	0
	0	d	d	0
	0	d	d	0
$D_2$	0	d	d	0





# 关于挂起现象的讨论

# 无挂起现象:

① 对状态101时,

$$x = 0 \rightarrow$$
次态 000 /z=0;

$$x = 1 \rightarrow$$
 次态  $001/z = 1$  。

②对状态110时,

$$x = 0 \rightarrow$$
次态 000 /z=0;

$$x = 1 \rightarrow$$
次态 001 /z=1 。

③对状态111时,

$$x = 0 \rightarrow$$
次态 001 /z=0;

$$x = 1 \rightarrow$$
次态 001 /z=1。

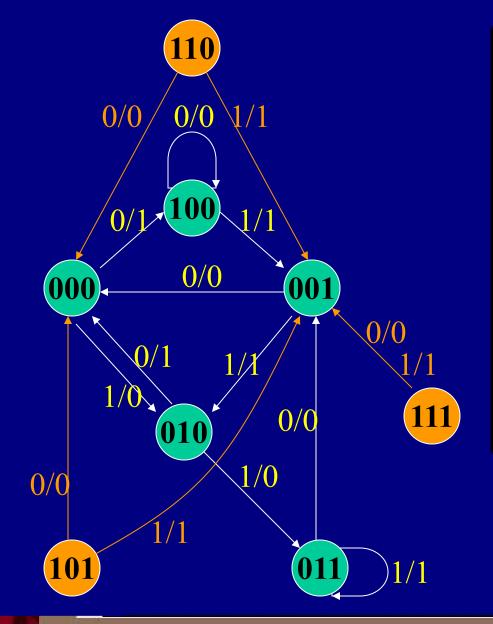
### 二进制状态表

$y_2 y_1 y_0 x$	0	1
000	100/1	010/0
001	000/0	010/1
010	000/1	011/0
011	001/0	011/1
100	100/0	001/1
101	000/0	001/1
110	000/0	001/1
111	001/0	001/1

$$y_2^{n+1}y_1^{n+1}y_0^{n+1}/Z$$

# 状态图

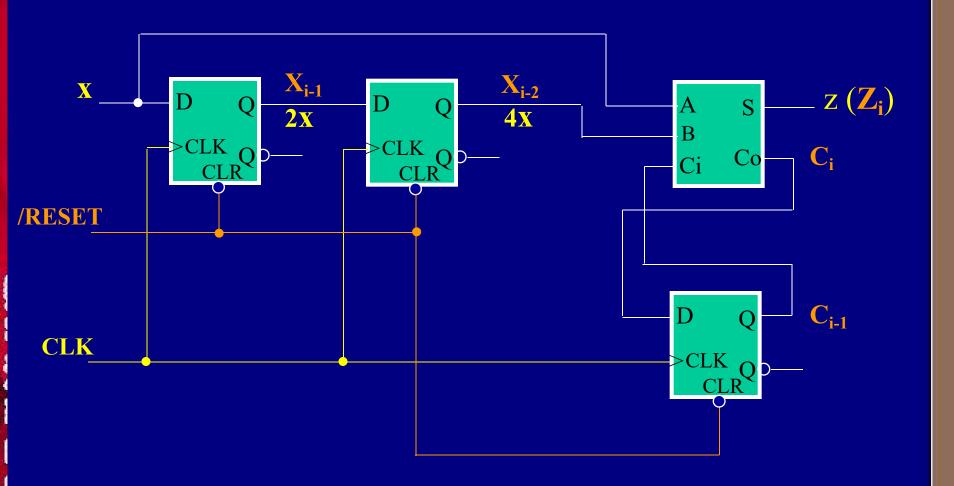
### 二进制状态表



$y_2 y_1 y_0 x$	0	1
000	100/1	010/0
001	000/0	010/1
010	000/1	011/0
011	001/0	011/1
100	100/0	001/1
101	000/0	001/1
110	000/0	001/1
111	001/0	001/1

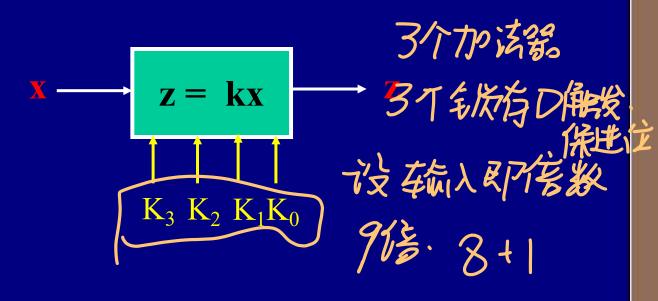
$$y_2^{n+1}y_1^{n+1}y_0^{n+1}/Z$$

# 功能设计方法: 串行乘法器(Z=5X)



### 试设计一个串行乘法器,具体要求如下:

设计一个n位串行乘法器,该乘法器有一个输入端x、一个输出端z和四个控制端 $K_3K_2K_1K_0$ 。输入x为由低位开始的二进制串行信号,输出z为另一个串行信号序列(也由低位开始输出),且z=kx。其中k为控制端信号 $K_3K_2K_1K_0$ 所构成的二进制代码数值(0 $< k \le 15$ )。作业5.15



# 同步时序电路的设计

步骤1 建立原始状态图(表)——只求逻辑正确

步骤2 状态化简

完全给定同步时序电路状态表的化简 不完全给定同步时序电路状态表的化简

化简方法、步骤,所用工具

步骤3 状态分配

状态编码的一般问题

相邻状态分配法

三个规则、改善效果

步骤4 触发器类型的选择及激励函数和输出函数的确定

D、JK、T触发器的激励表

作业

# 同步时序电路的设计

步骤1 建立原始状态图(表)——只求逻辑正确

步骤2 状态化简

完全给定同步时序电路状态表的化简 不完全给定同步时序电路状态表的化简

化简方法、步骤,所用工具

步骤3 状态分配

状态编码的一般问题

相邻状态分配法

三个规则、改善效果

步骤4 触发器类型的选择及激励函数和输出函数的确定

D、JK、T触发器的激励表

作业

# 同步时序电路的设计

步骤1 建立原始状态图(表)——只求逻辑正确

步骤2 状态化简

完全给定同步时序电路状态表的化简 不完全给定同步时序电路状态表的化简

化简方法、步骤,所用工具

步骤3 状态分配

状态编码的一般问题

相邻状态分配法

三个规则、改善效果

步骤4 触发器类型的选择及激励函数和输出函数的确定

D、JK、T触发器的激励表

作业