

## Uppgift 1

- (a) Börja med att rita upp ett karnaughdiagram för funktionen
- $f$
- .

		$x_3x_4$			
		00	01	11	10
$x_1x_2$	00	1	0	0	1
	01	0	-	-	0
	11	0	1	1	0
	10	-	1	-	1

Primimplikatorerna är  $x'_2x'_4$ ,  $x_1x'_2$ ,  $x_1x_4$ ,  $x_2x_4$ . Av dessa är enbart  $x'_2x'_4$  väsentlig.

- (b)
- $f(x_1, x_2, x_3, x_4) = x'_2x'_4 \vee x_1x_4$
- .

- (c)

$$\begin{aligned} f(x_1, x_2, x_3, x_4) &= x'_2x'_4 \vee x_1x_4 = x'_2x'_4 \oplus x_1x_4 = (x_2 \oplus 1)(x_4 \oplus 1) \oplus x_1x_4 \\ &= x_2x_4 \oplus x_2 \oplus x_4 \oplus 1 \oplus x_1x_4. \end{aligned}$$

## Uppgift 2

- (a) För
- $s_1$
- gäller att
- $S_1(D) = D + D^2 + D^3 + \mathcal{O}(D^4)$
- . Alltså är
- $P_1(D) = S_1(D) \cdot C(D) = (1 + D + D^3 + D^4)(D + D^2 + D^3 + \mathcal{O}(D^4)) = D + \mathcal{O}(D^4) = D$
- . Alltså är D-transformen av
- $s_1$
- lika med

$$\frac{D}{1 + D + D^3 + D^4}$$

- (b) På motsvarande sätt gäller för
- $s_2$
- att
- $S_2(D) = D^3 + \mathcal{O}(D^4)$
- . Alltså är
- $P_2(D) = S_2(D) \cdot C(D) = (1 + D + D^3 + D^4)(D^3 + \mathcal{O}(D^4)) = D^3 + \mathcal{O}(D^4) = D^3$
- . Alltså är D-transformen av
- $s_2$
- lika med

$$\frac{D^3}{1 + D + D^3 + D^4}$$

Det följer att D-transformen av  $s_1 + s_2$  är lika med

$$\frac{D + D^3}{1 + D + D^3 + D^4}$$

- (c) Svaret i (b) kan förkortas enligt

$$\frac{D + D^3}{1 + D + D^3 + D^4} = \frac{D(1 + D^2)}{(1 + D^3)(1 + D)} = \frac{D(1 + D)^2}{(1 + D)^2(1 + D + D^2)} = \frac{D}{1 + D + D^2}$$

Kopplingspolynomet för den kortaste LFSR som kan generera  $s_1 + s_2$  är alltså lika med  $1 + D + D^2$ .

(d) Utför polynomdivisionen  $\frac{1}{1 \oplus D \oplus D^3 \oplus D^4}$ .

$$\begin{array}{r} 1 \oplus D \oplus D^2 \\ 1 \oplus D \oplus D^3 \oplus D^4 \overline{) 1} \\ \underline{1 \oplus D \oplus D^3 \oplus D^4} \\ D \oplus D^3 \oplus D^4 \\ \underline{D \oplus D^2 \oplus D^4 \oplus D^5} \\ D^2 \oplus D^3 \oplus D^5 \\ \underline{D^2 \oplus D^3 \oplus D^5 \oplus D^6} \\ \oplus D^6 \end{array}$$

Alltså är perioden av  $C(D)$  lika med 6.

(e) Perioden av en sekvens som genereras av en LFSR med kopplingspolynom  $C(D)$  delar perioden av  $C(D)$ .

**Uppgift 3**

(a) Det finns två sätt som utsignalen kan bli 1. Dels om minst en av  $X(t)$ ,  $X(t - 1)$  och  $X(t - 2)$  är lika med 0, dels om minst två av värdena är lika med 2. 1:or och 3:or kan inte göra att utsignalen blir lika med 0 och kan därför klumpas ihop. Låt våra tillstånd vara baserade på de två föregående värdena  $X(t - 2)$  och  $X(t - 1)$  och låt  $X(t)$  ses som vår insignal. Beteckna insignalerna 00 som 0, 01 eller 11 som 1 och 10 som 2. För tillstånden låter vi det första värdet beteckna insignalen vid  $t - 2$  och det andra värdet beteckna insignalen vid  $t - 1$ . Detta ger upphov till tabellen nedan.

Tillstånd	$i = 0$	$i = 1$	$i = 2$
$s_{00}$	$s_{00}/1$	$s_{01}/1$	$s_{02}/1$
$s_{01}$	$s_{10}/1$	$s_{11}/1$	$s_{12}/1$
$s_{02}$	$s_{20}/1$	$s_{21}/1$	$s_{22}/1$
$s_{10}$	$s_{00}/1$	$s_{01}/1$	$s_{02}/1$
$s_{11}$	$s_{10}/1$	$s_{11}/0$	$s_{12}/0$
$s_{12}$	$s_{20}/1$	$s_{21}/0$	$s_{22}/1$
$s_{20}$	$s_{00}/1$	$s_{01}/1$	$s_{02}/1$
$s_{21}$	$s_{10}/1$	$s_{11}/0$	$s_{12}/1$
$s_{22}$	$s_{20}/1$	$s_{21}/1$	$s_{22}/1$

(b) Vi applicerar RF-algoritmen på problemet.

$$\begin{aligned} P_1 &: \{s_{00}, s_{01}, s_{02}, s_{10}, s_{20}, s_{22}\}, \{s_{11}\}, \{s_{12}, s_{21}\} \\ P_2 &: \{s_{00}, s_{20}, s_{10}\}, \{s_{01}\}, \{s_{02}, s_{22}\}, \{s_{11}\}, \{s_{12}\}, \{s_{21}\} \\ P_3 &: \{s_{00}, s_{20}, s_{10}\}, \{s_{01}\}, \{s_{02}, s_{22}\}, \{s_{11}\}, \{s_{12}\}, \{s_{21}\} \end{aligned}$$

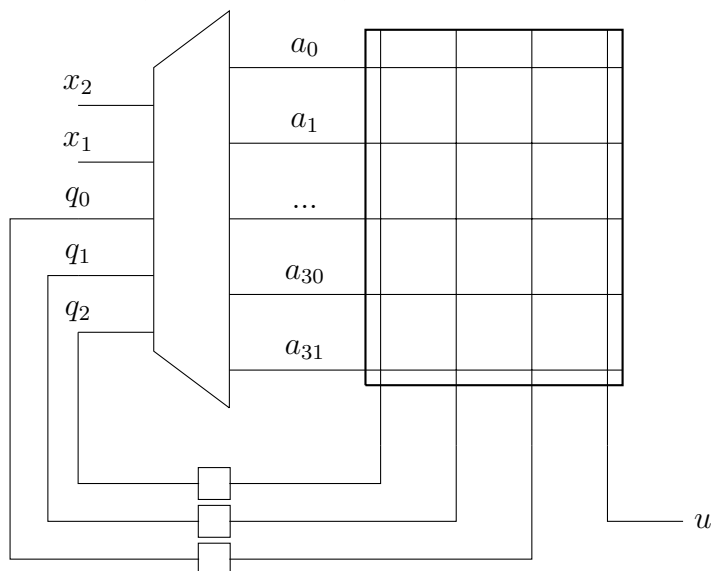
På tabellform får vi nu följande minimerad tillståndsmaskin nedan.

Tillstånd	$i = 0$	$i = 1$	$i = 2$
$s_{00,10,20}$	$s_{00,10,20}/1$	$s_{01}/1$	$s_{02,22}/1$
$s_{01}$	$s_{00,10,20}/1$	$s_{11}/1$	$s_{12}/1$
$s_{02,22}$	$s_{00,10,20}/1$	$s_{21}/1$	$s_{02,22}/1$
$s_{11}$	$s_{00,10,20}/1$	$s_{11}/0$	$s_{12}/0$
$s_{12}$	$s_{00,10,20}/1$	$s_{21}/0$	$s_{22}/1$
$s_{21}$	$s_{00,10,20}/1$	$s_{11}/0$	$s_{12}/1$

(c) Används en naturlig binärkodning så fås följande tabell. Notera att vi nu byter ut den förkortade formen av insignalen, för att lättare kunna översätta tabellen till tabellen för ROM:et.

$q_0q_1q_2$	$x_1x_2 = 00$	$x_1x_2 = 01$	$x_1x_2 = 10$	$x_1x_2 = 11$
000	000/1	001/1	010/1	001/1
001	000/1	011/1	100/1	011/1
010	000/1	101/1	010/1	101/1
011	000/1	011/0	100/0	011/0
100	000/1	101/0	010/1	101/0
101	000/1	011/0	100/1	011/0

Sekvensnätet för realiseringen ser ut enligt följande.



Tabellen för ROM:et ser ut enligt följande.

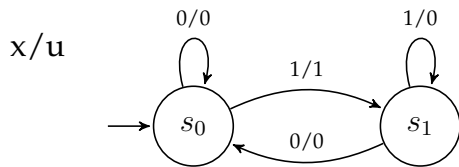
Rad	Ord	Rad	Ord	Rad	Ord	Rad	Ord
00000	0001	01000	0001	10000	0001	11000	----
00001	0011	01001	1011	10001	1010	11001	----
00010	0101	01010	0101	10010	0101	11010	----
00011	0011	01011	1011	10011	1010	11011	----
00100	0001	01100	0001	10100	0001	11100	----
00101	0111	01101	0110	10101	0110	11101	----
00110	1001	01110	1000	10110	1001	11110	----
00111	0111	01111	0110	10111	0110	11111	----

#### Uppgift 4

Vi behöver kunna räkna till 14, och till vårt förfogande har vi en mod-16-räknare. Efter att vi har räknat 14 lådor vill vi börja om från 0 igen. Ett sätt att åstadkomma detta är att, precis om i Lab3, konstruera en mod-14-räknare. Då laddade vi in ett startvärde  $16 - 14 = 2 \rightarrow [P_0, P_1, P_2, P_3] = [0, 1, 0, 0]$ . Detta leder till följande insignaler till räknaren:

$$[\overline{SR}, CEP, CET, \overline{PE}, P_0, P_1, P_2, P_3] = [1, 1, CET, TC', 0, 1, 0, 0] \quad (1)$$

Eftersom en låda kan stå framför sensorn  $x$  i många klockcykler måste vi skapa en tillståndsmaskin som ser till att vi bara räknar en låda en gång. Insignal till vår maskin är  $x$  och utsignalen är kallar vi  $u$ . I sin tur kopplas  $u$  till porten CET på räknaren.



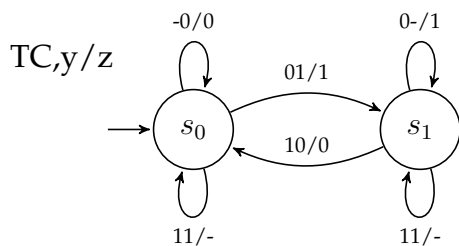
Tillstånd	Input, $x$	
	0	1
$s_0$	$s_0/0$	$s_1/1$
$s_1$	$s_0/0$	$s_1/0$

Tillståndskoda tillstånden enligt  $s_0 = 0$  och  $s_1 = 1$ , så får vi realiseringen nedan, där  $q$  är tillståndet.

$$u = q'x \tag{2}$$

$$q^+ = x \tag{3}$$

Nu återstår att konstruera kretsen för att starta/stoppa rullbandet. För det använder vi TC och startknappen  $y$  som insignaler.



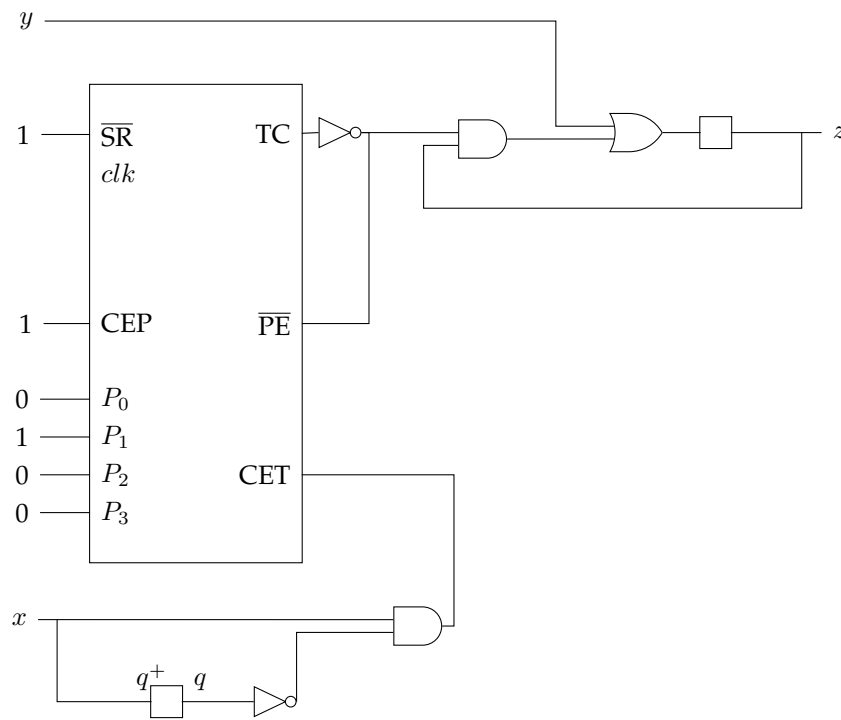
Tillstånd	Input, (TC, $y$ )			
	00	01	10	11
$s_0$	$s_0/0$	$s_1/1$	$s_0/0$	-
$s_1$	$s_1/1$	$s_1/1$	$s_0/0$	-

Detta leder till Karnaughdiagram med realisering

$$z = y \vee qTC' \tag{4}$$

		$qTC$			
		00	01	11	10
$y$	0	0	0	0	1
	1	1	-	-	1

Sätter vi nu ihop alla delar får vi följande krets



**Uppgift 5**

- (a) Faktorisera först talet som  $247 = 13 \cdot 19$ . Nu fås antalet inverterbara tal i  $\mathbb{Z}_{247}$  med hjälp av Eulers  $\Phi$ -funktion som  $\Phi(13 \cdot 19) = 12 \cdot 18 = 216$ .
- (b) Börja med att köra Euklides algoritm framlänges

$$247 = 35 \cdot 7 + 2,$$

$$7 = 3 \cdot 2 + 1.$$

Kör sen Euklides algoritm baklänges och för att få fram att

$$1 = 7 - 3 \cdot 2 = 7 - 3(247 - 35 \cdot 7) = 106 \cdot 7 - 3 \cdot 247.$$

Således gäller att  $106 \cdot 7 = 1 + 3 \cdot 247$ . Alltså är  $x = 7^{-1} = 106$  i  $\mathbb{Z}_{247}$ .

- (c) För att dubblera åttabitarstalet  $x = x_7x_6 \cdots x_0$  skiftar vi alla bitar åt vänster, fyller på med 0:a och bildar niobitarstalet  $x' = x_7x_6 \cdots x_00^1$ . Om vårt resultat är större än eller lika med 247 ska vi subtrahera 247 från  $x'$ . Detta ska ske då  $x$  är lika med  $124 = 01111100$  eller större. Detta sker då  $x_7 = 1$  eller då  $x_6 = x_5 = \cdots = x_2 = 1$ . Att subtrahera med 247 motsvarar för niobitarstal att addera med  $512 - 247 = 265 = 100001001$ . En realisering av denna lösning finns i figuren nedan. De 8 minst signifikanta bitarna  $z_7z_6 \cdots z_0$  är lika med  $2x \pmod{247}$ .

<sup>1</sup>En korrekt, men inte lika snygg, lösning är att addera  $x$  med sig själv genom att använda 8 heladderare.

