

Examen électronique 1 E100 Univ Paris Diderot
Corrigé (Variante D) 2019-1-15

$$\begin{aligned} 1. \quad A &= ab + \overline{(b + \bar{a}b)} \cdot \bar{c} = ab + \underbrace{(1 + \bar{a})}_{=1} b \bar{c} \\ &= ab + \bar{b} + c \\ &= a + \bar{b} + c \end{aligned}$$

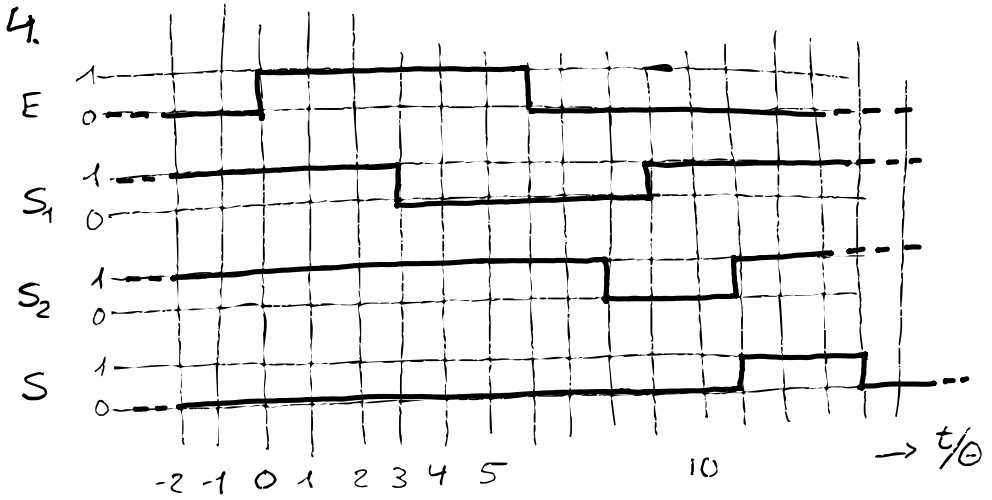
2. Un L logique à la sortie de la porte A correspond à une tension d'au plus $V_{OL}^A \leq 0.4V$, et sera donc dans l'intervalle $[V_{OL}^A, V_{OH}^B] = [0V, 0.7V]$ que la porte B accepte pour un L.

Un H logique à la sortie de la porte A peut en revanche correspondre à une tension trop basse pour être correctement interprétée par la porte B : $V_{OH}^A = 3V < V_{IH}^B = 3.5V$.
Si la porte logique produit par exemple 3.1V en sortie pour un H (correct selon les spécificat° de A), alors B verra un état indéfini (car $3.1V < V_{IH}^B$)

$$3. \quad S_2 = S_1 + E = \bar{E} + E = 1$$

$$S = \bar{S}_2 = 0$$

La sortie est toujours L (pour des portes idéales).



Un changement d'état à l'entrée E atteint les deux entrées de la porte OR avec un décalage dû au premier inverseur. Dans l'intervalle $6\theta < t < 9\theta$ les deux entrées se retrouvent transitoirement à 0, ce qui fait basculer la sortie de la porte OR et la sortie S un temps de propagation plus tard.

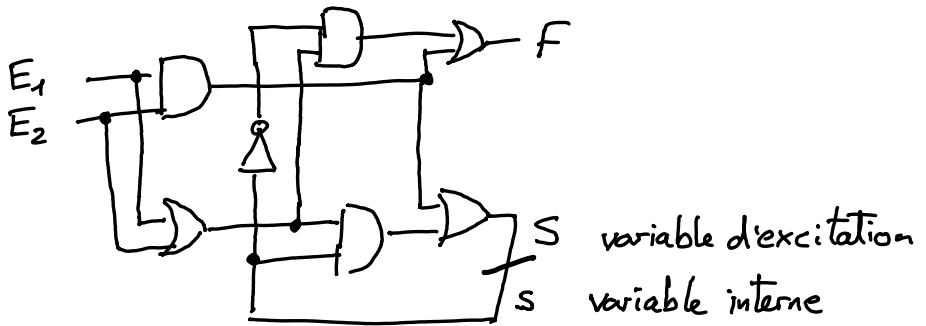
5. L'analyse en q3 ne décrit que l'état stationnaire, les temps de propagation sont supposés nuls. À la q4 la sortie prend transitoirement la valeur 1 à cause de temps de propagation finis.
6. La sortie S devient 1 — pendant une durée qui correspond au délai de propagation à travers le premier inverseur — 5θ après un front $1 \rightarrow 0$ sur l'entrée E. Le circuit peut donc être employé comme détecteur de fronts descendants.

f a)

a	b	r	R	Σ
0	0	0	0	0
0	0	1	0	1
0	1	1	1	0
0	1	0	0	1
1	1	0	1	0
1	1	1	1	1
1	0	1	1	0
1	0	0	0	1

8. Le circuit comporte une boucle (formée par les deux portes en bas à droite et la connexion S).

9. En coupant la connexion S virtuellement on peut transformer le circuit en circuit combinatoire pour les besoins de l'analyse :



Il n'y a plus de boucle après cette coupure, une variable interne suffit donc à coder la mémoire du circuit.

10. Tableau de Karnaugh pour $S = E_1E_2 + s \cdot (E_1 + E_2)$:

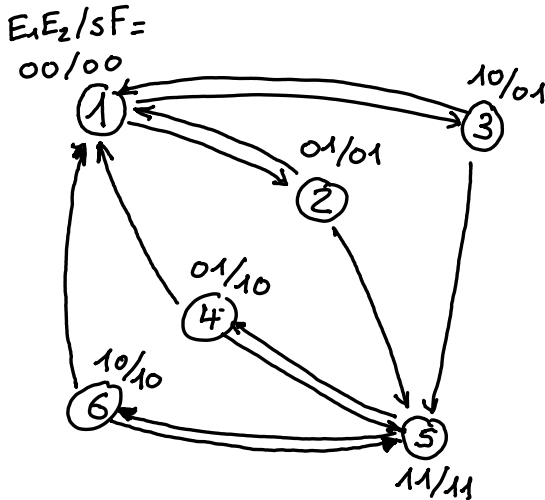
		E_1E_2			
		00	01	11	10
s	0	0	0	1	0
	1	0	1	1	1

11. Un état est stable si la fonction d'excitation produit la valeur actuelle de la variable interne correspondante, donc si $S(E_1, E_2, s) = s$. C'est six fois le cas dans le tableau de Karnaugh de la q.10 :

S	$E_1 E_2$			
	00	01	11	10
0	0 ₁	0 ₂	1	0 ₃
1	0 ₁	1 ₄	1 ₅	1 ₆

(cases encadrées) et numérotées

12.



13. La valeur de la sortie $F = E_1 E_2 + \bar{S} \cdot (E_1 + E_2)$ figure sur le graphe de fluence à la q.12.

Il n'y a qu'un seul état stable pour $(E_1, E_2) = (00)$, le point de départ de la séquence est donc bien défini.

La séquence décrit de manière univoque un chemin dans le graphe de fluence, parcourant les états :

$(1) \rightarrow (2) \rightarrow (1) \rightarrow (3) \rightarrow (5) \rightarrow (6) \rightarrow (5) \rightarrow (4) \rightarrow (5)$
 $E_1 E_2 : 00 \rightarrow 01 \rightarrow 00 \rightarrow 10 \rightarrow 11 \rightarrow 10 \rightarrow 11 \rightarrow 01 \rightarrow 11$
 $F : 0 \rightarrow 1 \rightarrow 0 \rightarrow 1 \rightarrow 1 \rightarrow 0 \rightarrow 1 \rightarrow 0 \rightarrow 1$

La dernière ligne ci-dessus indique la valeur de F dans chaque état, y compris les trois derniers de la séquence : $(abc) = (101)$.

On voit que pour $(E_1, E_2) = (10)$ la sortie F peut valoir soit $F=1$ (état 3), soit $F=0$ (état 6), F ne peut donc pas être une fonction combinatoire des entrées externes (E_1, E_2) uniquement ; F doit aussi dépendre d'un état interne, le circuit est donc séquentiel.