
Abstraction d'horloges dans les systèmes synchrones

Marc Pouzet
LRI
Univ. Paris-Sud 11

Journées AFSEC – 26/01/2009

(travail réalisé avec Albert Cohen, Louis Mandel et Florence Plateau)

Langages dataflow synchrones

Modéliser/programmer le logiciel embarqué critique.

L'idée de Lustre :

- ▶ écrire directement des équations de suites vues comme des **spécifications exécutables**
- ▶ fournir un **compilateur** et des outils d'analyse dédiés pour produire du code

E.g, le filtre linéaire défini par :

$$Y_0 = bX_0, \forall n Y_{n+1} = aY_n + bX_{n+1}$$

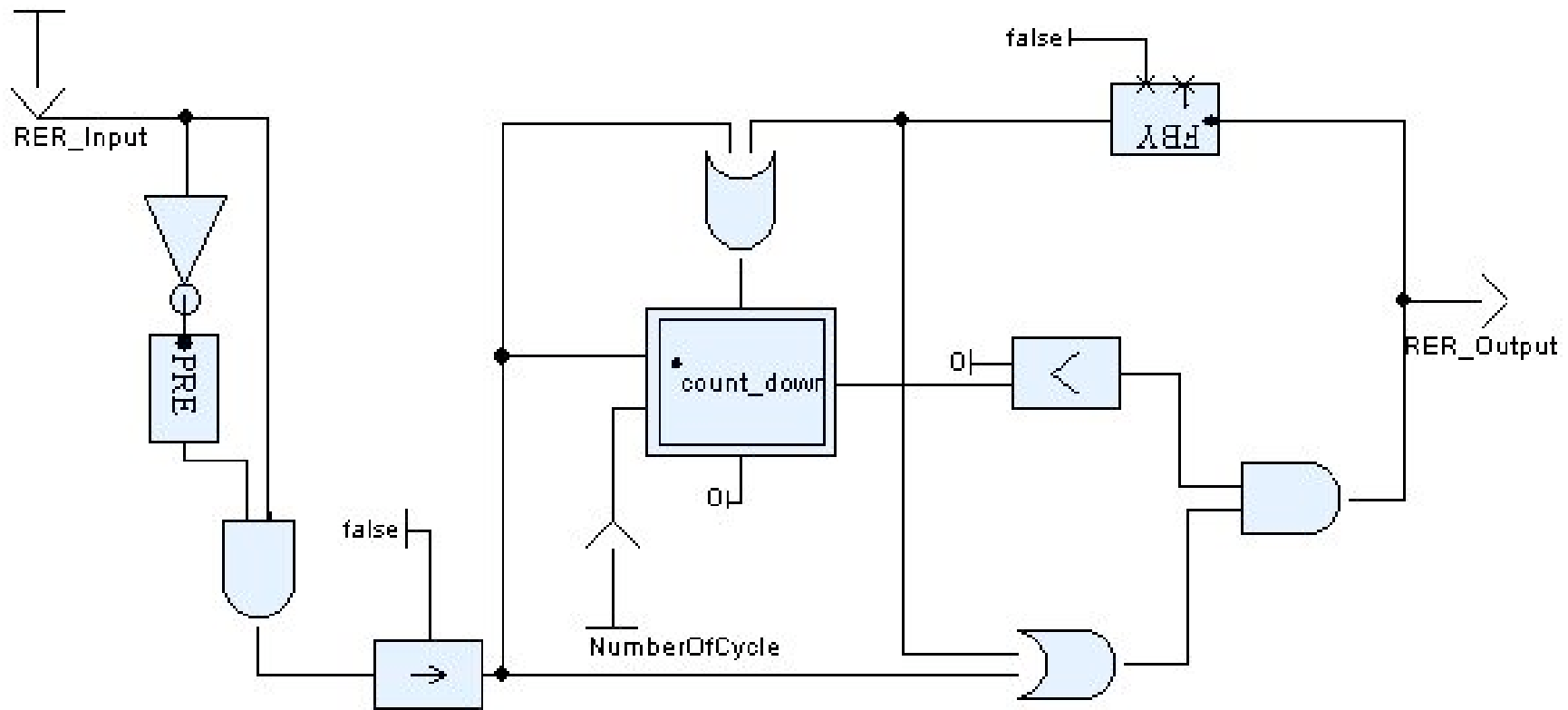
est programmé en écrivant :

$$Y = (0 \rightarrow a * \text{pre}(Y)) + b * X$$

on écrit des **invariants**

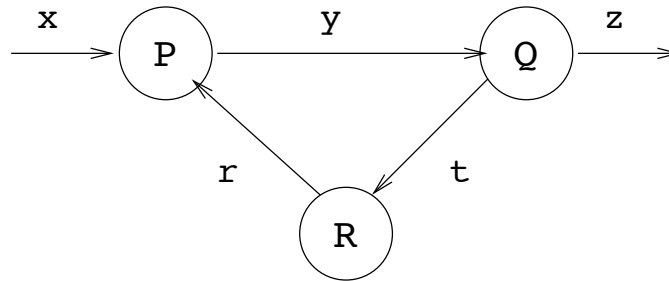
- ▶ d'autres opérateurs permettent de composer des processus lents et rapides (sous/sur-échantillonnage); non nécessairement périodique

Un exemple de planche SCADE



Sémantique dataflow

Principe de Kahn [IFIP'74] : Quelle est la sémantique d'un réseau de processus communiquant par FIFOs non-bornés (e.g., Unix pipe, sockets) ?



- communication par envoi de message (send/wait) dans des FIFOs
- canaux fiables, délais de communication bornés
- attente sur un canal seulement. Le programme suivant est **interdit**
if (A is present) **or** (B is present) then ...
- un processus = fonction continue de $(V^\infty)^n \rightarrow (V'^\infty)^m$.

Lustre :

- Lustre a une **sémantique de Kahn** (pas de test à l'absence)
- Un **système de types** dédié (calcul d'horloge) garantit l'existence d'une exécution synchrone sans buffer

Intérêt/Faiblesse du modèle

(+) : **Sémantique simple** : un processus définit une fonction (déterminisme) ;
la composition est la composition de fonctions ;

(+) : **Modularité** : un réseau définit une fonction continue ; clos par
composition et rebouclage

(+) : **Invariance temporelle** : pas de temps explicite ; sémantique invariante
par ralentissement/accélération

(+) : **Exécution distribuée asynchrone** : ordonnanceur centralisé inutile

x	=	x_0		x_1		x_2		x_3	x_4	x_5		...
$f(x)$	=	y_0		y_1		y_2		y_3	y_4	y_5		...
$f(x)$	=	y_0		y_1	y_2			y_3		y_4	y_5	...

Un modèle naturel pour le traitement vidéo (TV boxes) : Sally (Philips NatLabs), StreamIt (MIT), Xstream (ST-micro) et restrictions synchrones à la SDF (Ptolemy)

Un petit noyau dataflow

Un langage noyau muni de primitives dataflow

$$e ::= e \text{ fby } e \mid op(e, \dots, e) \mid x \mid i$$
$$\mid \text{merge } e \ e \ e \mid e \text{ when } e$$
$$\mid \lambda x.e \mid e(e) \mid \text{rec } x.e$$
$$op ::= + \mid - \mid \text{not} \mid \dots$$

- fonction ($\lambda x.e$), application ($e(e)$), point-fixe ($\text{rec } x.e$)
- constantes i et variables (x)
- primitives dataflow : $x \text{ fby } y$ est le délai initialisé ; $op(e_1, \dots, e_n)$ l'application point-à-point ; échantillonnage (when/merge).

Primitives Dataflow

x	x_0	x_1	x_2	x_3	x_4	x_5
y	y_0	y_1	y_2	y_3	y_4	y_5
$x + y$	$x_0 + y_0$	$x_1 + y_1$	$x_2 + y_2$	$x_3 + y_3$	$x_4 + y_4$	$x_5 + y_5$
$x \text{ fby } y$	x_0	y_0	y_1	y_2	y_3	y_4
h	1	0	1	0	1	0
$x \text{ when } h$	x_0		x_2		x_4	
z		z_0		z_1		z_2
$\text{merge } h \ x \ z$	x_0	z_0	x_2	z_1	x_4	z_3

Echantillonnage :

- ▶ si h est une séquence booléenne, $x \text{ when } h$ produit une sous-suite de x
- ▶ $\text{merge } h \ x \ z$ combine deux sous-suites

Sémantique de Kahn

Chaque opérateur est interprété par une fonction sur les suites ($V^\infty = V^* + V^\omega$). E.g., si $x \mapsto s_1$ et $y \mapsto s_2$ alors la valeur de $x + y$ est $+^\#(s_1, s_2)$

$$i^\# = i.i^\#$$

$$+^\#(x.s_1, y.s_2) = (x + y).+^\#(s_1, s_2)$$

$$(x.s_1) \text{ fby}^\# s_2 = x.s_2$$

$$x.s \text{ when}^\# 1.c = x.(s \text{ when}^\# c)$$

$$x.s \text{ when}^\# 0.c = s \text{ when}^\# c$$

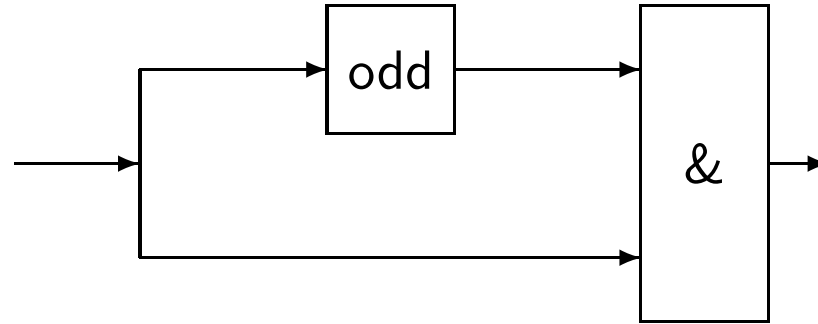
$$\text{merge}^\# 1.c x.s_1 s_2 = x.\text{merge}^\# c s_1 s_2$$

$$\text{merge}^\# 0.c s_1 y.s_2 = y.\text{merge}^\# c s_1 s_2$$

Propriété : fonctions continues (ordre préfixe); conservé par composition.

Synchronisme

Que se passe t'il lors de la composition de suites produites à des rythmes différents ?



Si $x = (x_i)_{i \in \mathbb{N}}$ alors $\text{odd}(x) = (x_{2i})_{i \in \mathbb{N}}$ et $x \& \text{odd}(x) = (x_i \& x_{2i})_{i \in \mathbb{N}}$.

FIFOs non bornées !

- ▶ Ces programmes doivent être détectés et rejetés statiquement
- ▶ chaque opérateur est à mémoire finie alors que la composition ne l'est pas : toute la complexité (synchronisation) est cachée dans les canaux de communication
- ▶ La sémantique de Kahn ne modélise pas le temps, i.e., deux événements arrivent **en même temps**

Flots synchrones

Compléter les suites avec une représentation explicite de l'absence *abs*.

$$x : (V^{abs})^\infty$$

Horloge : l'horloge de x est une suite booléenne

$$\mathcal{B} = \{0, 1\}$$

$$\mathcal{CLOCK} = \mathcal{B}^\infty$$

$$\text{clock } \epsilon = \epsilon$$

$$\text{clock } (abs.x) = 0.\text{clock } x$$

$$\text{clock } (v.x) = 1.\text{clock } x$$

Suites synchrones :

$$ClStream(V, cl) = \{s / s \in (V^{abs})^\infty \wedge \text{clock } s \leq_{prefix} cl\}$$

Autre codage possible : $x : (V \times \mathbb{N})^\infty$

Data-flow Primitives

Constante :

$$i^\#(\epsilon) = \epsilon$$

$$i^\#(1.cl) = i.i^\#(cl)$$

$$i^\#(0.cl) = abs.i^\#(cl)$$

Application point-à-point :

Les arguments doivent être synchrones, i.e., de même horloge

$$+\#(s_1, s_2) = \epsilon \text{ if } s_i = \epsilon$$

$$+\#(abs.s_1, abs.s_2) = abs.+\#(s_1, s_2)$$

$$+\#(v_1.s_1, v_2.s_2) = (v_1 + v_2).+\#(s_1, s_2)$$

Définitions partielles

Ces fonctions ne sont pas totales. Que se passe t'il lorsqu'un élément est présent et l'autre absent ?

Contraindre le domaine :

$(+)$: $\forall cl : \mathcal{CLOCK}. ClStream(\text{int}, cl) \times ClStream(\text{int}, cl) \rightarrow ClStream(\text{int}, cl)$

i.e., $(+)$ est une fonction attend deux entrées de même horloge cl et produit une suite d'horloge cl .

Ces conditions supplémentaires sont des **types** : les programmes ne les respectant pas sont rejetés.

Remarque : Les types et les (types d') horloges peuvent être spécifiés séparément :

- $(+) : \text{int} \times \text{int} \rightarrow \text{int}$ ← **son type**
- $(+) :: \forall cl. cl \times cl \rightarrow cl$ ← **son horloge**

Dans la suite, nous considérerons seulement l'horloge.

Echantillonnage

$$s_1 \text{ when}^\# s_2 = \epsilon \text{ if } s_1 = \epsilon \text{ or } s_2 = \epsilon$$

$$(abs.s) \text{ when}^\# (abs.c) = abs.s \text{ when}^\# c$$

$$(v.s) \text{ when}^\# (1.c) = v.s \text{ when}^\# c$$

$$(v.s) \text{ when}^\# (0.c) = abs.x \text{ when}^\# c$$

$$\text{merge } c s_1 s_2 = \epsilon \text{ if one of the } s_i = \epsilon$$

$$\text{merge } (abs.c) (abs.s_1) (abs.s_2) = abs.\text{merge } c s_1 s_2$$

$$\text{merge } (1.c) (v.s_1) (abs.s_2) = v.\text{merge } c s_1 s_2$$

$$\text{merge } (0.c) (abs.s_1) (v.s_2) = v.\text{merge } c s_1 s_2$$

Exemples

$base = (1)$	1	1	1	1	1	1	1	1	1	1	1	1	...
x	x_0	x_1	x_2	x_3	x_4	x_5	x_6	x_7	x_8	x_9	x_{10}	x_{11}	...
$h = (10)$	1	0	1	0	1	0	1	0	1	0	1	0	...
$y = x \text{ when } h$	x_0		x_2		x_4		x_6		x_8		x_{10}	x_{11}	...
$h' = (100)$	1		0		0		1		0		0	1	...
$z = y \text{ when } h'$	x_0						x_6					x_{11}	...
k			k_0		k_1				k_2		k_3		...
merge $h' z k$	x_0		k_0		k_1		x_6		k_2		k_3		...

let clock five =

let rec f = true fby false fby false fby false fby f in f

let node stutter x = o where

rec o = merge five x ((0 fby o) whenot five) in o

stutter(*nat*) = 0.0.0.0.1.1.1.1.2.2.2.2.3.3...

Echantillonnage et horloges

- ▶ $x \text{ when}^\# y$ est défini lorsque x et y ont la même horloge cl
- ▶ l'horloge de $x \text{ when}^\# c$ est notée $cl \text{ on } c$: “ c avance au rythme de cl ”

$$s \text{ on } c = \epsilon \text{ if } s = \epsilon \text{ or } c = \epsilon$$

$$(1.cl) \text{ on } (1.c) = 1.cl \text{ on } c$$

$$(1.cl) \text{ on } (0.c) = 0.cl \text{ on } c$$

$$(0.cl) \text{ on } (abs.c) = 0.cl \text{ on } c$$

On obtient :

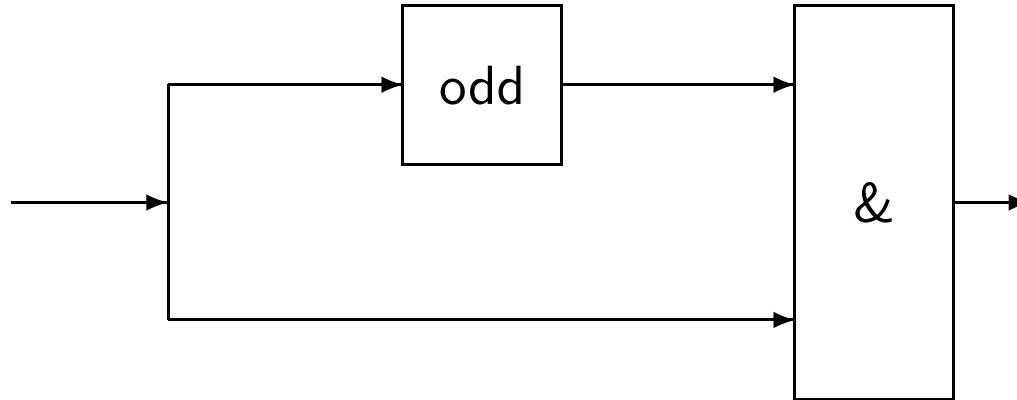
$$\text{when} : \forall cl. \forall x : cl. \forall c : cl. cl \text{ on } c$$

$$\text{merge} : \forall cl. \forall c : cl. \forall x : cl \text{ on } c. \forall y : cl \text{ on } not\ c. cl$$

Pour tout cl , si l'entrée x est d'horloge cl et la seconde c est d'horloge cl alors $x \text{ when } c$ est d'horloge $cl \text{ on } c$.

Vérifier le synchronisme

Le programme précédent est maintenant rejeté statiquement.



C'est un problème de **typage**

```
let odd x = x when half
let non_synchronous x = x & (odd x)
                        ~~~~~
```

This expression has clock 'a on half,
but is used with clock 'a

Dans les langages synchrones (e.g., Lustre, Signal), on considère seulement **l'égalité d'horloges**

Du synchrone pur au N -synchrone

- La comparaison d’horloges est limitée à l’égalité, i.e., “deux flots composés sont synchrones ou pas”
- Peut-on composer des flots non exactement synchrone mais d’horloges “proches” ?
- Prendre en compte des phénomènes e gîgues, modéliser des temps d’exécution en restant conservatif
- Donner plus de liberté au compilateur, générer (si besoin) du code synchrone

Un exemple typique : Downscaler

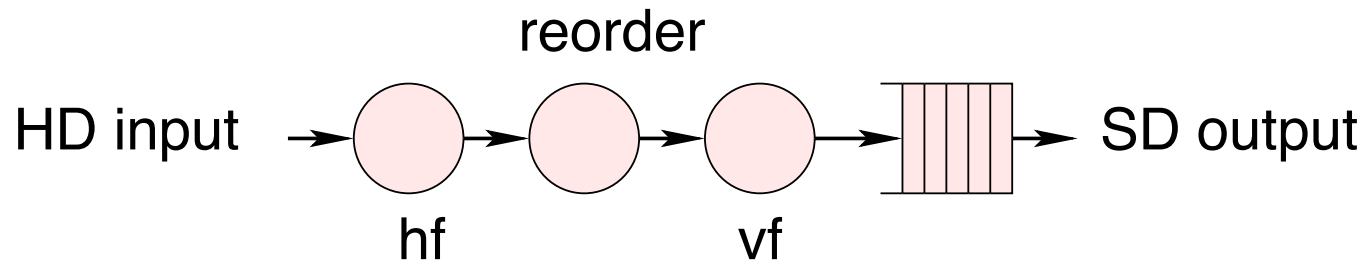
image haute résolution (HD) → définition standard (SD)

1920 × 1080 pixels

720 × 480

filtre horizontal : nombre de pixels par lignes de 1920 pixels à 720 pixels,

filtre vertical : nombre de lignes de 1080 à 480



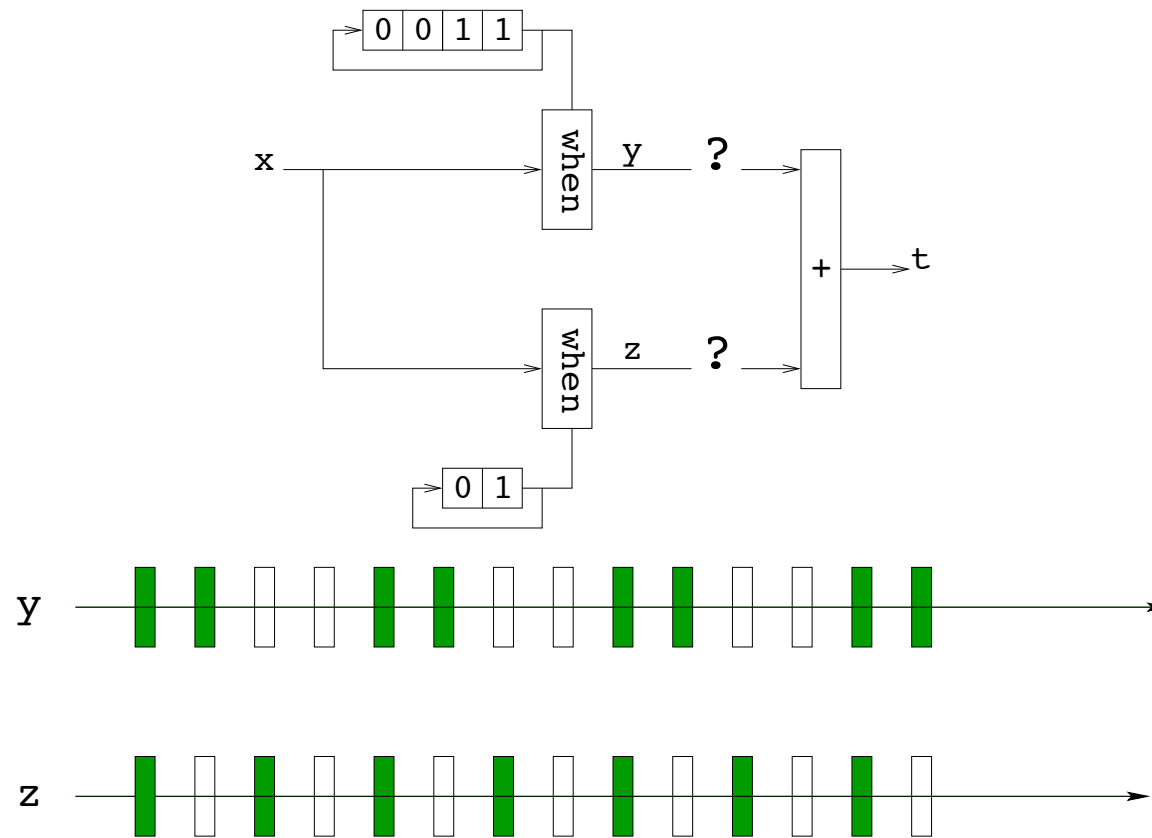
Contraintes de temps-réel

les processus d'entrée/sortie : 30Hz.

HD pixels arrivent au rythme $30 \times 1920 \times 1080 = 62,208,000Hz$

SD pixels au rythme $30 \times 720 \times 480 = 10,368,000Hz$ (6 fois plus lent)

Trop restrictif pour les applications vidéo

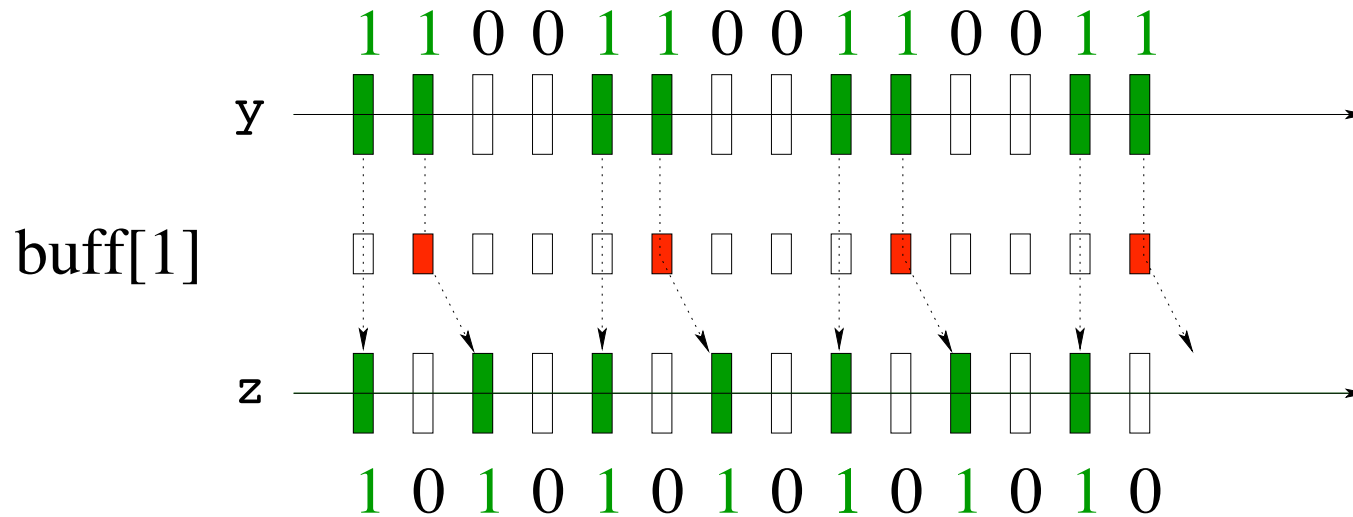


- ▶ les flots doivent être synchrones lors de la composition
- ▶ l'ajout de buffer (à la main) difficile et source d'erreurs
- ▶ le calculer automatiquement et générer du code synchrone ?

relacher la contrainte de synchronisme et les règles d'horloge associées

Réseaux de Kahn N -Synchrones

- ▶ proposer un modèle basé sur une notion de synchronisme relâché
- ▶ compilable vers du code synchrone
- ▶ composer des programmes qui peuvent être rendus synchrones par l'ajout de buffers



- basé sur l'utilisation de *suites infinies ultimement périodiques*
- une relation de précédence entre horloges $ck_1 <: ck_2$

Suites binaires infinies ultimement périodiques

\mathbb{Q}_2 pour l'ensemble des infinite periodic binary words.

$$(01) = 01\ 01\ 01\ 01\ 01\ 01\ 01\ 01\ 01\ \dots$$

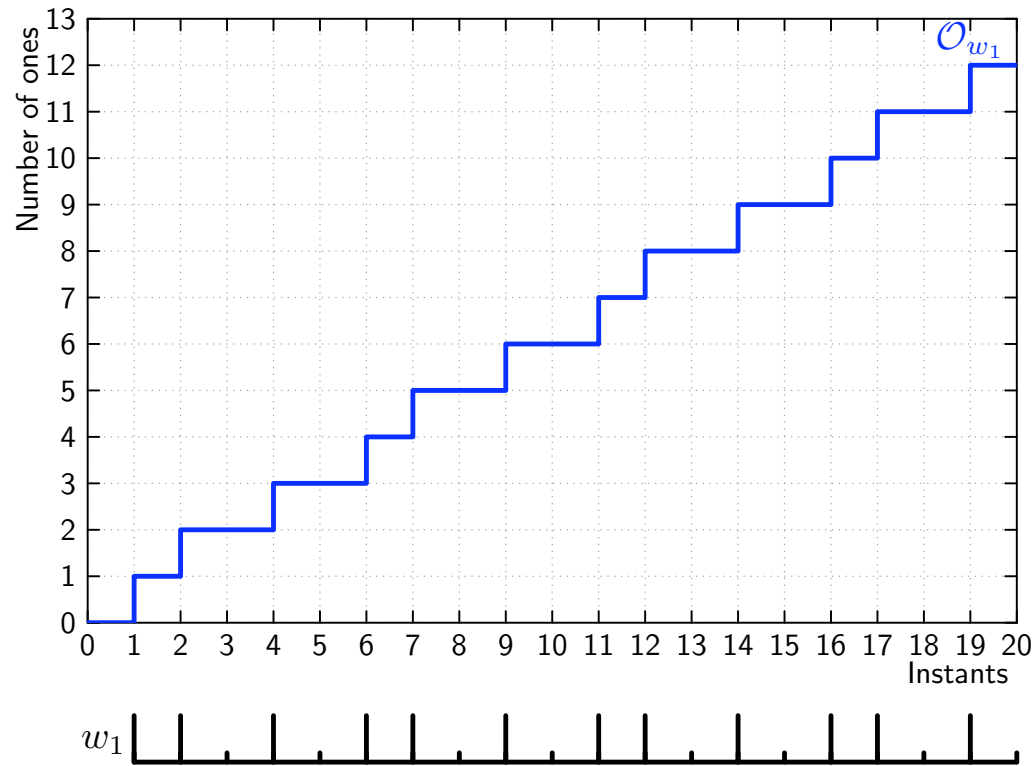
$$0(1101) = 0\ 1101\ 1101\ 1101\ 1101\ 1101\ 1101\ 1101\ \dots$$

- 1 pour la présence
- 0 pour l'absence

Définition :

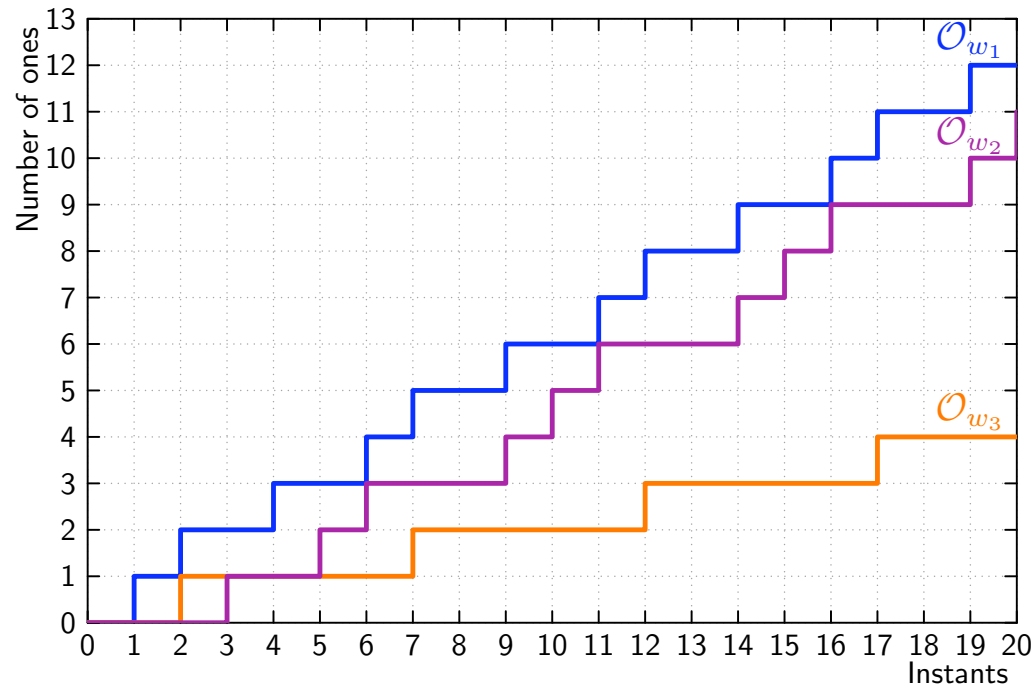
$$w ::= u(v) \quad \text{where } u \in (0 + 1)^* \text{ and } v \in (0 + 1)^+$$

Horloges et mots binaires infinis



$\mathcal{O}_w(i) =$ fonction de cumul des 1 de w

Horloges et mots binaires infinis



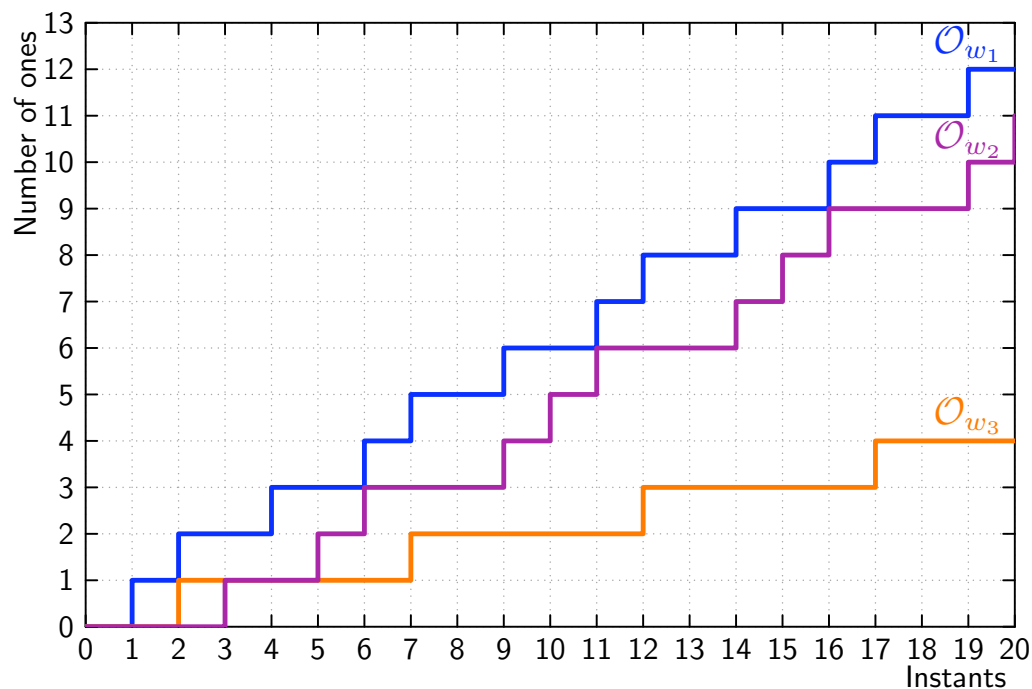
buffer

$$size(w_1, w_2) = \max_{i \in \mathbb{N}} (\mathcal{O}_{w_1}(i) - \mathcal{O}_{w_2}(i))$$

sous-typage

$$w_1 <: w_2 \stackrel{def}{\iff} \exists n \in \mathbb{N}, \forall i, 0 \leq \mathcal{O}_{w_1}(i) - \mathcal{O}_{w_2}(i) \leq n$$

Horloges et mots binaires infinis



buffer

$$size(w_1, w_2) = \max_{i \in \mathbb{N}} (\mathcal{O}_{w_1}(i) - \mathcal{O}_{w_2}(i))$$

sous-typage

$$w_1 <: w_2 \stackrel{def}{\Leftrightarrow} \exists n \in \mathbb{N}, \forall i, 0 \leq \mathcal{O}_{w_1}(i) - \mathcal{O}_{w_2}(i) \leq n$$

synchronisabilité

$$w_1 \bowtie w_2 \stackrel{def}{\Leftrightarrow} \exists b_1, b_2 \in \mathbb{Z}, \forall i, b_1 \leq \mathcal{O}_{w_1}(i) - \mathcal{O}_{w_2}(i) \leq b_2$$

précédence

$$w_1 \preceq w_2 \stackrel{def}{\Leftrightarrow} \forall i, \mathcal{O}_{w_1}(i) \geq \mathcal{O}_{w_2}(i)$$

Systemes multi-horloge (“clock gating”)

$$c ::= w \mid c \text{ on } w \quad w \in (0 + 1)^\omega$$

$c \text{ on } w$ est une **sous-horloge** de c , obtenue en avançant dans w au rythme de c .
E.g., $1(10) \text{ on } (01) = (0100)$.

base	1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 ...	(1)
p_1	1 1 0 1 0 1 0 1 0 1 ...	1(10)
base on p_1	1 1 0 1 0 1 0 1 0 1 ...	1(10)
p_2	0 1 0 1 0 1 ...	(01)
(base on p_1) on p_2	0 1 0 0 0 1 0 0 0 1 ...	(0100)

Pour les horloges ultimement périodiques, la précédence, la synchronisabilité et l'égalité sont décidables (mais cher)

Retour au langage

Synchrone pur :

- ▶ se ramène à un système de type à *la ML* (e.g., SCADE 6)
- ▶ égalité structurelle (horloges non nécessairement périodiques)

$$\frac{H \vdash e_1 : ck \quad H \vdash e_2 : ck}{H \vdash op(e_1, e_2) : ck}$$

N-Synchrone :

- ▶ on ajoute une règle de **sous-typage** :

$$\text{(SUB)} \quad \frac{H \vdash e : ck \text{ on } w \quad w <: w'}{H \vdash e : ck \text{ on } w'}$$

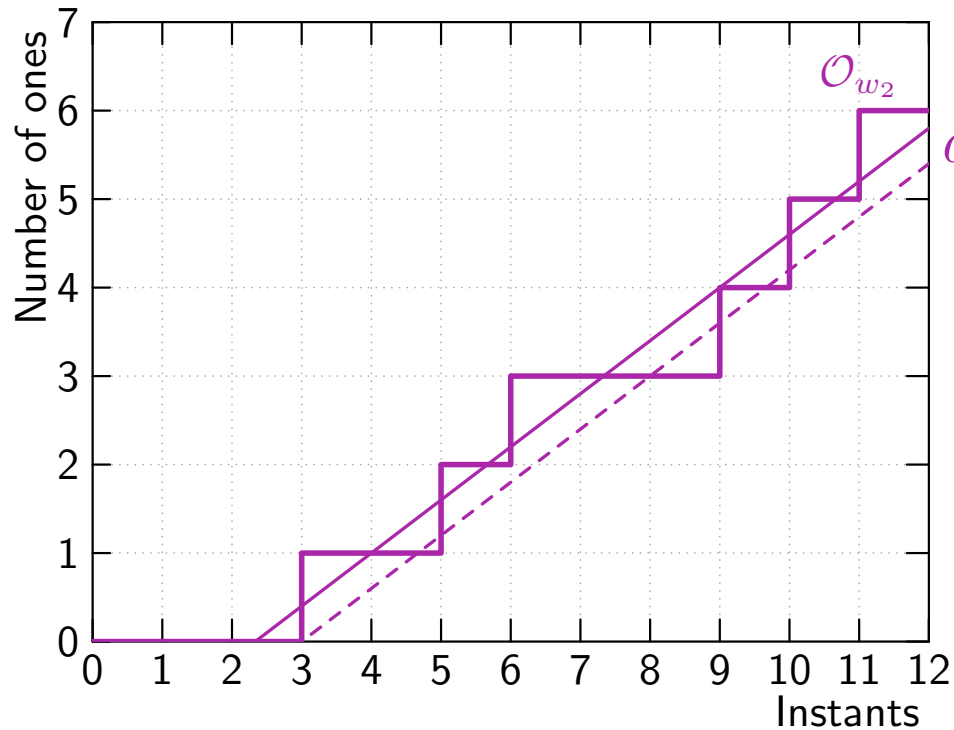
- ▶ définit les points de synchronisation où un buffer doit être utilisé

Que peut-on dire des systèmes non périodiques ?

- ▶ La même idée : du synchrone avec des spécification de propriétés entre horloges. Garanties d'absence de deadlock et buffer borné.
- ▶ Le calcul **exact** avec les horloges périodiques ne marche pas en pratique (et est inutile). E.g., (10100100) on $0^{3600}(1)$ on $(101001001) = 0^{9600}(10^4 10^7 10^7 10^2)$
- ▶ Motivations :
 1. traiter le cas de motifs longs. Eviter le calcul exact.
 2. Comment parler de d'horloges a peu près periodiques ? Par exemple α on w où $w = 00.((10) + (01))^*$
(e.g. $w = 00 01 10 01 01 10 01 10 \dots$)

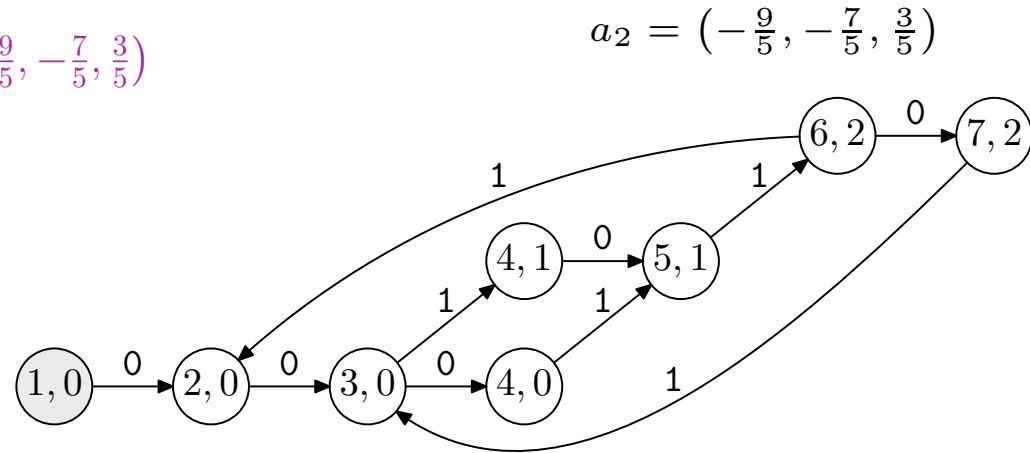
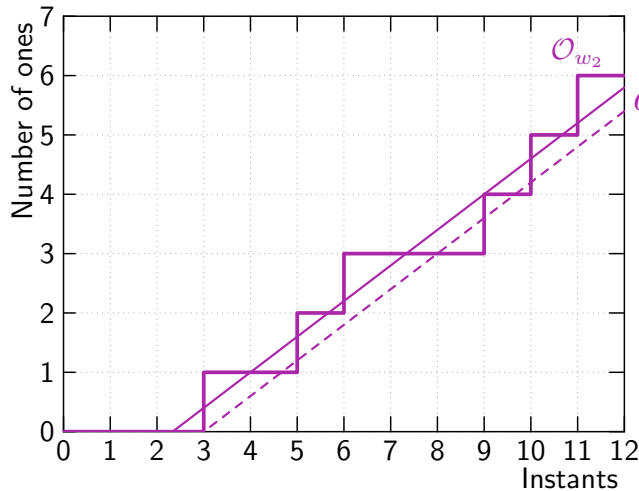
Idée : manipuler des ensembles d'horloges. Se ramener à un problème arithmétique.

Abstraction de mots binaires infinis : (b^0, b^1, r)



$$\text{concr} \left((b^0, b^1, r) \right) \stackrel{\text{def}}{\Leftrightarrow} \left\{ w, \forall i \geq 1, \wedge \begin{array}{l} w[i] = 1 \Rightarrow \mathcal{O}_w(i-1) < r \times i + b^1 \\ w[i] = 0 \Rightarrow \mathcal{O}_w(i-1) \geq r \times i + b^0 \end{array} \right\}$$

Horloges abstraites et automates



- ▶ Ensemble d'états $\{(i, j) \in \mathbb{N}^2\}$: coordonnées dans le chronogramme
- ▶ Nombre fini de classes d'équivalences
- ▶ Fonction de transition δ :

$$\delta(1, (i, j)) = nf(i + 1, j + 1) \quad \text{si } j < r \times i + b^1$$

$$\delta(0, (i, j)) = nf(i + 1, j) \quad \text{si } j \geq r \times i + b^0$$
- ▶ Permet de vérifier/générer des horloges

Génération d'horloges

```
type rat = { num: int; den: int; }
```

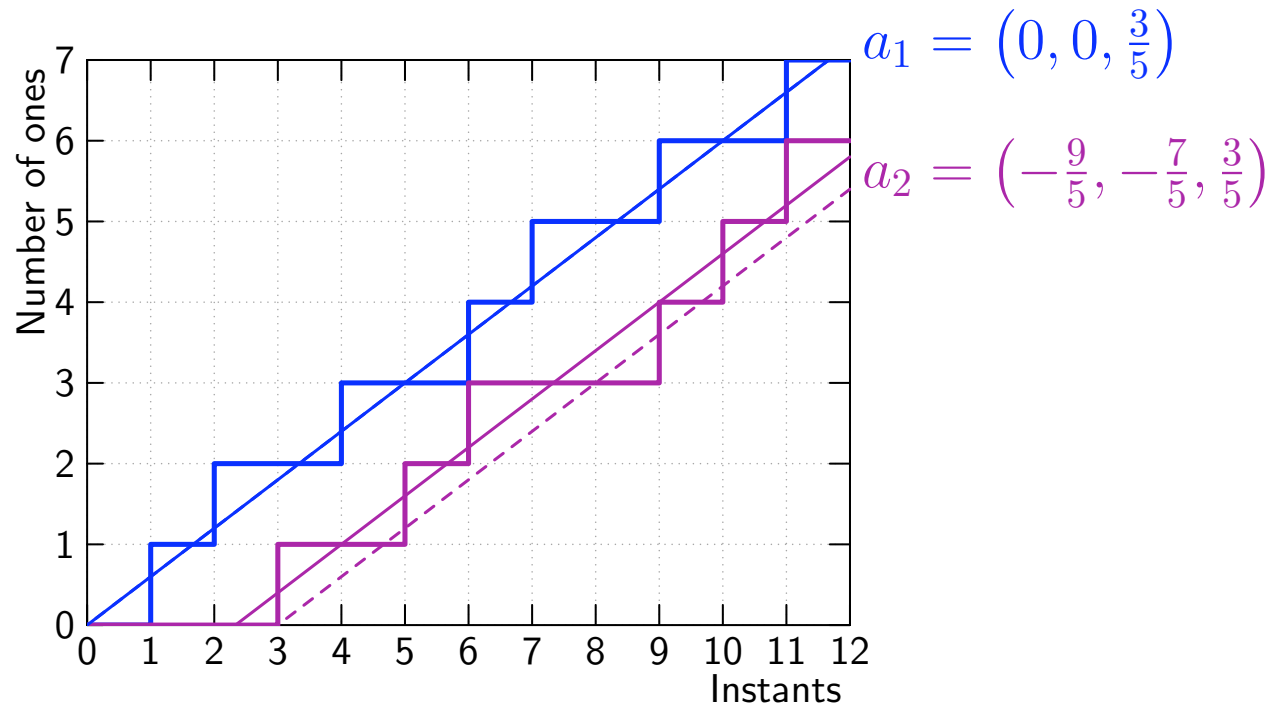
```
let norm { num = n; den = 1; } i j =  
  if i >= 1 && j >= n then (i - 1, j - n) else (i, j)
```

```
let node generate choice (b0, b1, r) = clk where  
  rec i, j = (1,0) fby norm r (i+1) (if clk then j + 1 else j)  
  and one = (rat_of_int j) <: (r *: (rat_of_int i) +: b1)  
  and zero = (rat_of_int j) >=: (r *: (rat_of_int i) +: b0)  
  and clk = choice one zero
```

```
let node early a = generate (fun x y -> x) a
```

```
let node late a = generate (fun x y -> not y) a
```

Relations abstraites

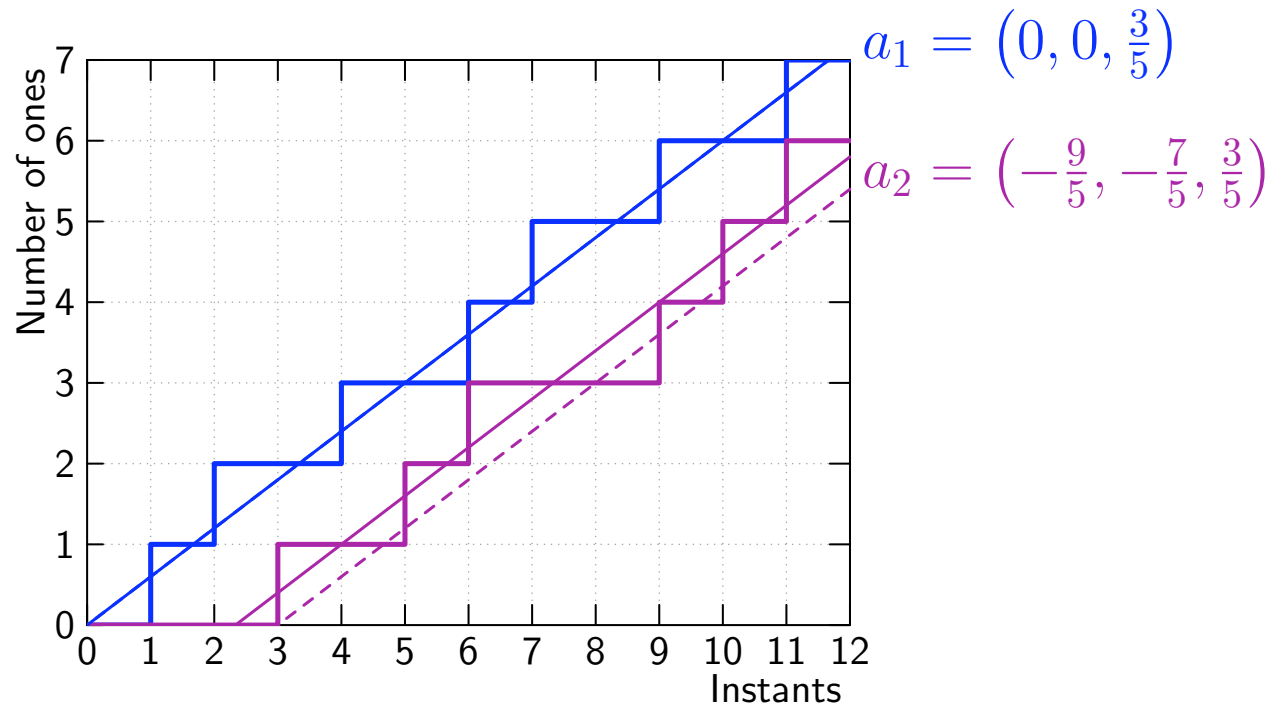


Synchronisabilité :

$$(b^0_1, b^1_1, r_1) \bowtie^{\sim} (b^0_2, b^1_2, r_2) \Leftrightarrow r_1 = r_2$$

► proposition : $abs(c_1) \bowtie^{\sim} abs(c_2) \Leftrightarrow c_1 \bowtie c_2$

Relations abstraites

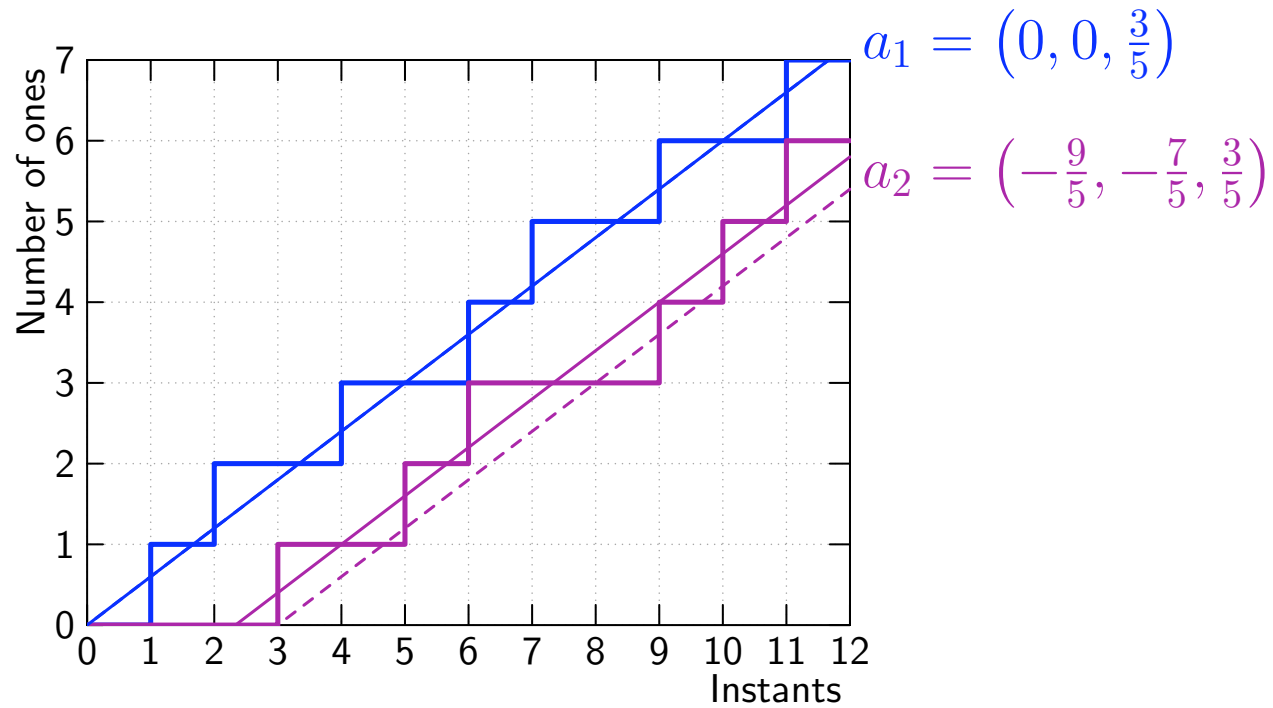


Précédence :

$$(b^0_1, b^1_1, r_1) \preceq^{\sim} (b^0_2, b^1_2, r_2) \Rightarrow b^0_1 \geq b^1_2$$

► proposition : $abs(c_1) \preceq^{\sim} abs(c_2) \Rightarrow c_1 \preceq c_2$

Relations abstraites



Sous-typage :

$$a_1 <:\sim a_2 \Leftrightarrow a_1 \boxtimes\sim a_2 \wedge a_1 \preceq\sim a_2$$

Buffer :

$$size(a_1, a_2) = \lceil b^1_1 - b^0_2 \rceil$$

Opérateurs abstraits

Horloges composées : $c ::= w \mid \mathit{not} w \mid c \mathit{on} c$

- ▶ Abstraction d'une horloge composée :

$$\mathit{abs}(\mathit{not} w) = \mathit{not} \sim \mathit{abs}(w)$$

$$\mathit{abs}(c_1 \mathit{on} c_2) = \mathit{abs}(c_1) \mathit{on} \sim \mathit{abs}(c_2)$$

- ▶ Propriété de correction :

$$\mathit{not} w \in \mathit{concr}(\mathit{not} \sim \mathit{abs}(w))$$

$$c_1 \mathit{on} c_2 \in \mathit{concr}(\mathit{abs}(c_1) \mathit{on} \sim \mathit{abs}(c_2))$$

- ▶ Définition de l'opérateur $\mathit{on} \sim$:

$$(b^0_1, b^1_1, r_1) \mathit{on} \sim (b^0_2, b^1_2, r_2) = (b^0_{12}, b^1_{12}, r_1 \times r_2)$$

$$\text{avec } b^0_{12} = b^0_1 \times r_2 + b^0_2 \quad \text{et} \quad b^1_{12} = b^1_1 \times r_2 + b^1_2 + \delta$$
$$\text{et } b^1_1 \leq 0 \quad \text{et} \quad b^1_2 \leq 0$$

Un peu de Coq

Correction de l'opérateur “on”

Property `on_absj_correctness`:

```
forall (w1:ibw) (w2:ibw),
forall (a1:abstractionj) (a2:abstractionj),
forall H_wf_a1: well_formed_abstractionj a1,
forall H_wf_a2: well_formed_abstractionj a2,
forall H_a1_eq_absj_w1: in_abstractionj w1 a1,
forall H_a2_eq_absj_w2: in_abstractionj w2 a2,
forall H_wf_b1_1: Qden (absj_b1 a1) = Qden (absj_r a1),
forall H_wf_b1_2: Qden (absj_b1 a2) = Qden (absj_r a2),
in_abstractionj (on w1 w2) (on_absj a1 a2).
```

Formalisation et preuve des propriétés prouvées en Coq (5000 LOC) : toutes celles de l'abstraction proposée dans [APLAS 08]; Un peu moins pour celle présentée ici.

Applications

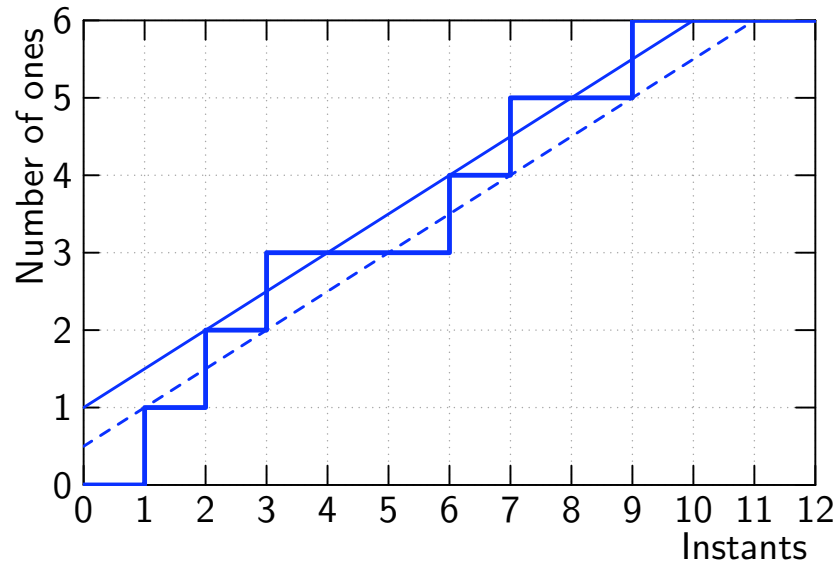
Abstraction d'horloges périodiques avec de longs motifs :

- ▶ exemple du Downscaler

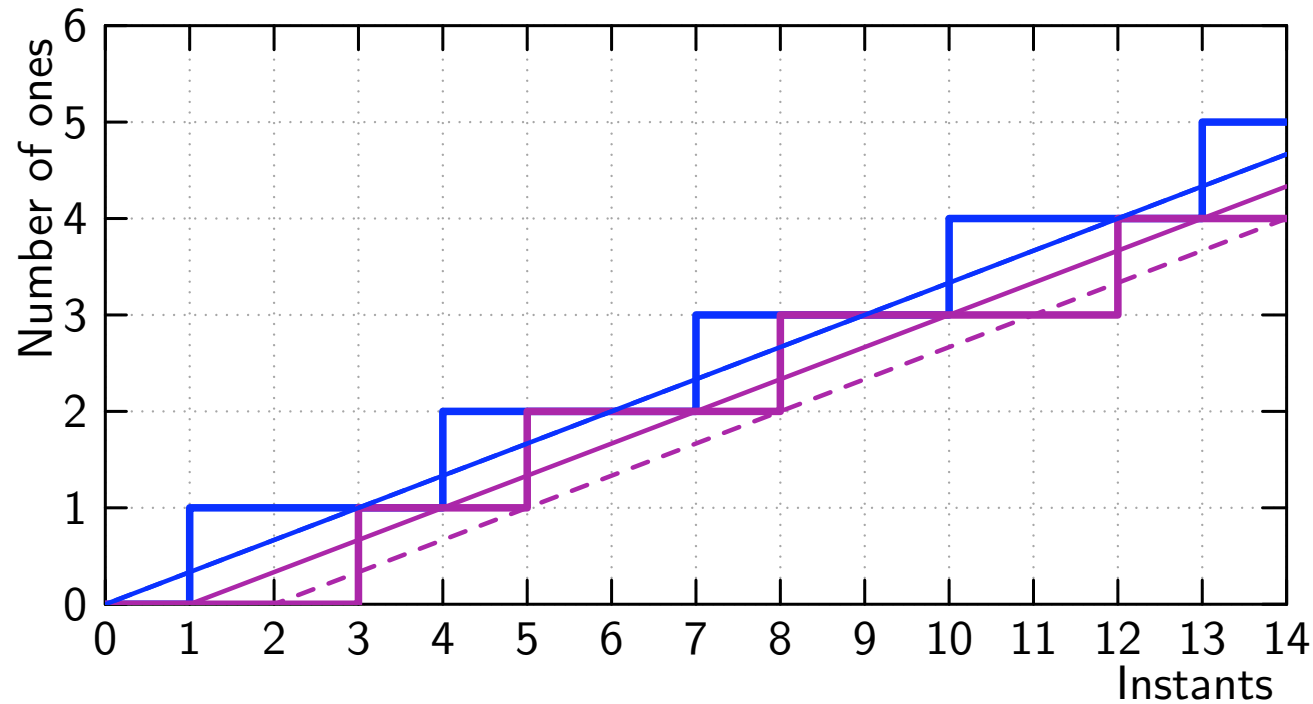
$$\begin{aligned} & \text{abs}((10100100) \text{ on } 0^{3600}(1) \text{ on } (1^{720}0^{720}1^{720}0^{720}0^{720}1^{720}0^{720}0^{720}1^{720})) \\ &= (0, 0, \frac{3}{8}) \text{ on } \sim (-3600, -3600, 1) \text{ on } \sim (-400, \frac{4312}{9}, \frac{4}{9}) = (-2000, -1120, \frac{1}{6}) \end{aligned}$$

Modélisation de la gigue :

- ▶ exemple : $w \in 11.((10) + (01))^\omega$ peut être spécifiée par $(\frac{1}{2}, 1, \frac{1}{2})$



Applications



Modélisation du temps d'exécution :

- ▶ f doit être exécutée tous les trois cycles et son exécution prend entre deux et trois cycles
- ▶ $f :: \forall \alpha. \alpha \text{ on}^{\sim} (0, 0, \frac{1}{3}) \rightarrow \alpha \text{ on}^{\sim} (-\frac{2}{3}, -\frac{1}{3}, \frac{1}{3})$

Conclusion

- ▶ Beaucoup d'abstraction considérées, peu ont de bonnes propriétés vis-à-vis de l'opération on
- ▶ Beaucoup des idées présentées ici ont été étudiées dans le **Network Calculus** et le **Real-Time Calculus**
- ▶ Ces deux théories permettent de définir des enveloppes plus fines ; l'application à notre cas (e.g., on) n'est pas claire.
- ▶ On veut mélanger du synchrone "classique" et "souple" au sein d'un même programme. Modéliser de la gîgue sur une horloge quelconque, e.g.,

$$(-5, 0, c) = \{w/c <: w <: 0^5.c\}$$

- ▶ Un grand nombre de propositions ont été prouvées en Coq (toutes celles d'[APLAS 08], quelques unes à faire pour la présente)
- ▶ implémentation en cours