

## Verificarea sistemelor în timp real

2 noiembrie 2004

- timp discret, timp continuu
- extensii ale algoritmilor de model checking obișnuiți
  - logici temporale cantitative
- modele în timp continuu: automate temporizate

Verificarea sistemelor în timp real. Curs 5

Marius Minea

## Sisteme temporizate. Domenii și aplicații

- = sisteme a căror corectitudine funcțională depinde de satisfacerea unor proprietăți (restricții) temporale
- sisteme critice (aviație, militare)
- circuite asincrone de mare viteză
- sisteme de fabricație; controlul proceselor industriale (ex. chimice)
- protocoale de comunicație
- în creștere: sisteme electronice de larg consum (protocoale multimedia, controlul automobilelor)
- protocoale de sincronizare a bazei de timp (sisteme distribuite, protocoale de securitate)

Verificarea sistemelor în timp real. Curs 5

Marius Minea

Verificarea sistemelor în timp discret și continuu

### Modelare

3

Orice sistem real evoluează în timp fizic  $\Rightarrow$  modele studiate până acum (fără apariția explicită a timpului) sunt o *abstracție*

Ex: logica temporală exprimă proprietăți *calitative*, nu *cantitative*

Totuși: majoritatea formalismelor pornesc de la un model fără timp la care se agaugă ulterior o dimensiune temporală.

–  *timp discret*: toate evenimentele se petrec la momente care sunt multipli ai unei constante de timp

  modele: ex. automate cu durată întreagă pt. fiecare tranziție

–  *timp continuu*: evenimente la momente arbitrare pe scara reală

  modele: automate temporizate, rețele Petri temporizate, limbaje de programare cu facilități de timp

Putine formalisme create special, cu timpul ca dimensiune primitivă.

Exemplu: *duration calculus* [Zhou, Hoare, Ravn '91], cu operatori:

–  $[f]$ : *durata* cât este valabilă  $f$  (integrală după timp)

– concatenarea a două intervale de timp

Verificarea sistemelor în timp real. Curs 5

Marius Minea

Verificarea sistemelor în timp discret și continuu

### Timp discret și timp continuu

4

Care e diferența în expresivitate și eficiență ?

(Cum se compară sistemul în timp continuu cu cel *discretizat* ?)

[Henzinger, Manna, Pnueli '92]: discută *timed transition systems* (automate cu limite de timp inferioare/superioare pt. tranziții)

– discretizarea păstrează proprietățile *calitative* și unele *cantitative*:

ex. cele de invarianță ( $Gp$ ) și răspuns ( $p \Rightarrow Fq$ ) cu limite de timp

– pentru alte proprietăți, se obțin variante mai slabe pt. timp discret

[Astarin, Maler, Pnueli '98] discută circuite combinaționale, cu întârzieri limitate la ieșirea fiecărei porți:

– pt. circuite aciclice, există o cuantă de discretizare care păstrează comportarea calitativă (ordonarea evenimentelor)

  ex.  $1/n$  pentru un circuit cu  $n$  semnale

– există însă circuite *ciclice* a căror comportare calitativă nu e păstrată de nici o discretizare (ex. un inel de 3 invertoare)

Verificarea sistemelor în timp real. Curs 5

Marius Minea

Verificarea sistemelor în timp discret și continuu

5

## Teorii clasice pt. sisteme timp real

Principala problemă: planificarea execuției (*schedulability analysis*)

Fiind dat un set de procese cu parametrii lor (ex. perioade, deadlines), există o planificare satisfăcătoare ?

*Rate-monotonic scheduling* [Lehoczky, Liu, Layland]

– atribuie priorități în ordinea crescătoare a perioadelor

(se demonstrează optimalitatea)

– test de satisfiabilitate bazat pe utilizarea totală (%)

– Avantaje: metodă simplă, optimă, analiză rapidă

– Dezavantaje: model restrictiv (procese periodice, cu câteva extensii) metodă incompletă, inaplicabilă la încărcări ridicate ( $> \ln 2 \approx 70\%$ )

În continuare, discutăm metode mai generale.

Verificarea sistemelor în timp real. Curs 5

Marius Minea

Verificarea sistemelor în timp discret și continuu

6

## Analiza cantitativă a proprietăților temporale

RTCTL permite exprimarea de relații temporale cantitative

(ex.  $p$  nu apare mai devreme de 5 unități de timp)

dar nu o analiză detaliată (care este întârzierea maximă a lui  $p$ )

$\Rightarrow$  Definim algoritmi care pot calcula astfel de parametri

și au o implementare eficientă, *simbolică* (cu BDD-uri)

– lungimea drumului minim și maxim dintre două mulțimi de stări

(exprimate prin predicatelor care le caracterizează)

ex. timpul maxim de încheierea a execuției (*schedulability*)

– numărul minim/maxim de apariții a unei proprietăți pe o cale

ex. de câte ori procesul este în starea *wait*

[Courcoubetis & Yannakakis; Campos, Clarke et al.]

Verificarea sistemelor în timp real. Curs 5

Marius Minea

### Drumul minim între două mulțimi de stări

Parcurgere prin cuprindere pornind din *start* până se atinge prima dată *final* sau nu se mai ating stări noi.

La fiecare iteratie:  $Q$  = stările atinse în  $i$  pași,  $R$  = mulțimea tuturor stărilor atinse, crește până la punct fix.

```

procedure min(start, final)
for ( $i \leftarrow 0, R \leftarrow Q \leftarrow start; Q \cap final = \emptyset; i++$ ) do
   $Q \leftarrow Succ(Q); R' \leftarrow R \cup Q; /* Q = frontiera */$ 
  if ( $R' = R$ ) then
    return  $\infty; /* nu se poate atinge final */$ 
   $R \leftarrow R'; /* R = toate stările atinse */$ 
return  $i;$ 

```

### Drumul maxim între două mulțimi de stări

Determină lungimea maximă a unui drum până când atinge prima dată *final* pornind din *start*.

Presupunem: sistemul redus la stările ce pot fi atinse

Căutăm cel mai lung drum din *start* care nu atinge *final*, prin traversare înapoi din stările ce nu satisfac *final*.

$R$  = punctele inițiale ale căilor care pot rămâne  $i$  pași în afara lui *final*; scade până la punct fix.

```

procedure max(start, final)
for ( $i \leftarrow 0, R = S \setminus final; R \cap start \neq \emptyset; i++$ ) do
   $R' \leftarrow Pred(R) \setminus final;$ 
  if ( $R' = R$ ) then
    return  $\infty; /* exista drum care nu atinge final */$ 
   $R = R';$ 
return  $i;$ 

```

### Logici temporale cu timp explicit

Logicile temporale discutate până în prezent (LTL, CTL) au modalități temporale (stare următoare, viitor), dar fără referire la timp explicit

$\Rightarrow$  E nevoie de facilități suplimentare pentru specificarea proprietăților în timp real (ex. răspuns în timp limitat)

Există o mare varietate de logici cu timp explicit, după diverse decizii:

- liniare sau cu ramificație
- cu timp discret sau cu timp continuu
- operatori cu limite de timp, sau variabile explicitate pt. timp

În funcție de alegere, apar mari diferențe de expresivitate, complexitate algoritmică, sau chiar decidabilitate !

### Logica temporală RTCTL

Simplifică exprimarea proprietăților temporale în cazul discret prin augmentarea operatorilor temporali cu intervale de timp.

Fie o traiectorie  $\pi = s_0 s_1 \dots$ . Definim:

- $\pi \models f \mathbf{U}_{[a,b]} g \Leftrightarrow \exists i. a \leq i \leq b \wedge s_i \models g \wedge \forall j < i. s_j \models f$
- $\pi \models \mathbf{G}_{[a,b]} f \Leftrightarrow \forall i. a \leq i \leq b \Rightarrow s_i \models f$
- $\pi \models \mathbf{F}_{[a,b]} f \Leftrightarrow \exists i. a \leq i \leq b \wedge s_i \models f$

Exemplu:  $\mathbf{AG}(p \rightarrow \mathbf{AF}_{[0,3]} q)$ :

$p$  e întotdeauna urmat de  $q$  după cel mult trei unități de timp.

Semantica CTL se obține pentru  $a = 0, b = \infty$ .

Algoritmi: recursivi, prin modificarea celor de punct fix:

- $\mathbf{E}[f \mathbf{U}_{[a,b]} g] = f \wedge \mathbf{EX} \mathbf{E}[f \mathbf{U}_{[a-1,b-1]} g]$  ( $a, b > 0$ )
- $\mathbf{E}[f \mathbf{U}_{[0,b]} g] = g \vee (f \wedge \mathbf{EX} \mathbf{E}[f \mathbf{U}_{[0,b-1]} g])$  ( $b > 0$ )
- $\mathbf{E}[f \mathbf{U}_{[0,0]} g] = g$

### TPTL: Timed Propositional Temporal Logic

[Alur, Henzinger 1989]

- o extensie a fragmentului propozițional al LTL (doar formule de cale)
- timp liniar, discret (interpretat peste secvențe de stări)
- folosește variabile explicitate pentru timp, dar cu restricții: orice variabilă e legată de timpul într-o anumită stare (printr-un operator de cuantificare)

Exemplu: "fiecare  $p$  e urmat de un  $q$  în cel mult 10 unități de timp"

$$\Box x.(p \rightarrow \diamond y.(q \wedge y \leq x + 10))$$

### TPTL: comparație cu alte formalisme

Exemplu: răspuns în cel mult 10 unități de timp, la request continuu:

$$\Box x.(p \rightarrow p \mathbf{U} y.(q \wedge y \leq x + 10))$$

Comparație cu logică temporală de ordinul I

Variabila *now* reprezintă timpul curent în fiecare stare

$$\Box((p \wedge now = x) \rightarrow p \mathbf{U}(q \wedge now = y \wedge y \leq x + 10))$$

apoi completăm cuantificatorii potriviți (susceptibil la erori)

$$\Box \forall x.((p \wedge now = x) \rightarrow p \mathbf{U} \exists y.(q \wedge now = y \wedge y \leq x + 10))$$

Comparație cu operatori temporali cu limite

– TPTL poate exprima astfel de operatori, e.g.  $\diamond_{\leq 5} \phi$  exprimat ca:

$$x. \diamond y.(y \leq x + 5 \wedge \phi)$$

– operatorii cu limită compară timpul a evenimente succesive

TPTL poate compara timpul a două evenimente arbitrare:

$$\Box x.(p \rightarrow \diamond(q \wedge \diamond y.(r \wedge y \leq x + 5)))$$

### TCTL: Timed CTL

[Alur, Courcoubetis, Dill, '90]

- cu ramificație, timp continuu, operatori cu limite
- interpretată pe arbori de computație în timp continuu
- o cale e o funcție  $\rho : \mathbb{R} \rightarrow S$  de pe numere reale (timp) la stări

Sintaxa:  $\phi ::= p \mid false \mid \phi_1 \rightarrow \phi_2 \mid \exists \phi_1 \mathbf{U}_{\sim c} \phi_2 \mid \forall \phi_1 \mathbf{U}_{\sim c} \phi_2$   
 (cu  $\sim$  unul din  $<, >, \leq, \geq, =$ ),  $p \in AP$ ,  $c \in \mathbb{N}$

Semantica:

$$s \models \exists \phi_1 \mathbf{U}_{\sim c} \phi_2 \Leftrightarrow \exists \rho, \exists t \sim c \text{ a.}\hat{\tau}. \rho(t) \models \phi_2$$

și pentru orice  $0 \leq t' < t$ ,  $\rho(t') \models \phi_1$

Satisfiabilitatea: nedecidabilă (!)

Model checking (cu automate temporizate ca model): decizabil bazat pe construirea unei relații finite de echivalență între stări

### Automat temporizat: Definiție

Mulțimea condițiilor de ceas  $B(C) =$  conjuncții de termeni de forma  $x < c$ ,  $c < x$ ,  $x - y < c$ , cu  $x, y \in C$ ,  $< \in \{<, \leq\}$ ,  $c \in \mathbb{Z}$

$A = (S, S_0, \Sigma, C, I, T)$ , unde

- $S =$  mulțime finită de locații (stări, noduri)
- $S_0 =$  mulțime de locații inițiale
- $\Sigma =$  alfabet de etichete pentru tranziții
- $C =$  mulțime de variabile ceas (clocks)
- $I : S \rightarrow B(C)$  asociază fiecărei stări un invariant (care limitează trecerea timpului în acea stare)
- $T \subseteq S \times \Sigma \times B(C) \times 2^C \times S =$  mulțime de tranziții.

Tranziția  $\langle s, a, g, R, s' \rangle$  din  $s$  în  $s'$  etichetată cu  $a$  se execută doar dacă condiția  $g$  este adevărată, și resetează ceasurile din  $R \subseteq C$

### Compoziția paralelă a automatelor

Execută tranziții sincrone dacă etichetele coincid, și tranziții separate în caz contrar.

Fie  $A_1 = (S_1, S_{01}, \Sigma_1, C_1, I_1, T_1)$  și  $A_2 = (S_2, S_{02}, \Sigma_2, C_2, I_2, T_2)$ , cu  $C_1 \cap C_2 = \emptyset$ .

Definim  $A = A_1 \parallel A_2 = (S_1 \times S_2, S_{01} \times S_{02}, \Sigma_1 \cup \Sigma_2, C_1 \cup C_2, I, T)$ , unde:

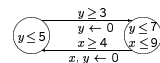
- $I((s_1, s_2)) = I_1(s_1) \wedge I_2(s_2)$
- dacă  $\langle s_1, a, g_1, R_1, s'_1 \rangle \in T_1$  și  $\langle s_2, a, g_2, R_2, s'_2 \rangle \in T_2$ , cu  $a \in \Sigma_1 \cap \Sigma_2$  atunci  $\langle (s_1, s_2), a, g_1 \wedge g_2, R_1 \cup R_2, (s'_1, s'_2) \rangle \in T$  (sincronizare)
- dacă  $\langle s_1, a_1, g_1, R_1, s'_1 \rangle \in T_1$ , cu  $a \in \Sigma_1 \setminus \Sigma_2$ , atunci  $\forall s_2 \in S_2$ ,  $\langle (s_1, s_2), a_1, g_1, R_1, (s'_1, s_2) \rangle \in T$
- dacă  $\langle s_2, a_2, g_2, R_2, s'_2 \rangle \in T_2$ , cu  $a \in \Sigma_2 \setminus \Sigma_1$ , atunci  $\forall s_1 \in S_1$ ,  $\langle (s_2, s_1), a_2, g_2, R_2, (s_2, s'_1) \rangle \in T$

Mai general: funcție de sincronizare pe etichetele tranzițiilor

### Automate temporizate

Unul din cele mai des folosite formalisme pentru descrierea sistemelor în timp continuu [Alur & Dill '90]

- = automat cu stări finite, augmentat cu un set de ceasuri (clocks) cu valori reale care avansează sincron
- stări/tranziții etichetate cu condiții de ceas
- un ceas poate fi resetat la executarea unei tranziții
- $\Rightarrow$  măsoară timpul trecut de la producerea unui eveniment



### Semantica automatelor temporizate

Mulțimea stărilor: perechi  $(s, v)$ , unde  $s \in S =$  locație și  $v : C \rightarrow \mathbb{R}$  e o atribuire pentru ceasuri.

Automatul poate rămâne într-o stare atât timp cât invariantul stării e satisfăcut, sau poate executa tranziții instantanee între stări, când condiția asociată cu tranziția e adevărată.

Tranziții: de două feluri:

- acțiune:  $(s, v) \xrightarrow{a} (s', v')$  dacă există o tranziție  $\langle s, a, g, R, s' \rangle \in T$ , condiția  $g(v)$  e adevărată pentru atribuirea  $v$ , iar  $v'$  se obține din  $v$  resetând ceasurile din  $R$ :  $v' = v[R \leftarrow 0]$ .
- trecerea timpului:  $(s, v) \xrightarrow{d} (s, v')$  dacă  $v' = v + d$  ( $v'(x) = v(x) + d$ ,  $\forall x \in C$ ), și  $I(s)(v + \epsilon)$  adevărată  $\forall \epsilon \in [0, d]$  (invariantul e menținut)

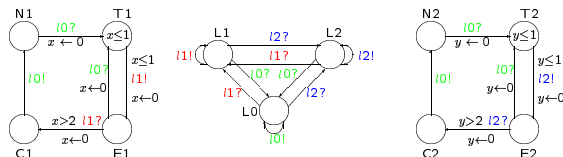
$\Rightarrow$  sistem de tranziții cu număr infinit de stări

Traectorii de forma  $(s_0, v_0) \xrightarrow{d_1} (s_0, v_1) \xrightarrow{a_1} (s_1, v'_1) \xrightarrow{d_2} (s_1, v_2) \xrightarrow{a_2} \dots$

### Exemplu: excludiune mutuală

Protocolul de excludiune mutuală al lui Fischer corectitudine bazată pe respectarea restricțiilor de timp

Sincronizare: perechi de tranziții  $a?$  și  $a!$

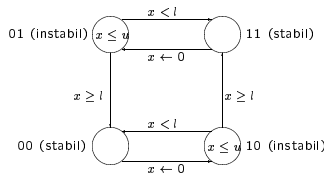


Se demonstrează: corect dacă constantele de timp (aici 1 și 2) sunt în aceeași relație de ordonare ca și în exemplu

Exemplu: Modelarea circuitelor asincrone

Model în timp continuu ⇒ mai precis decât în timp discret, potrivit pentru modelarea efectelor asincrone și tranzitorii

- Ex. element de întârziere: propagă intrarea la ieșire
- dacă pulsul de la intrare nu e mai scurt de  $l$
- cu o întârziere cel mult egală cu  $u$



Reprezentări finite pentru automate temporizate

Stare = pereche  $(s, v)$  de locație și atribuire pentru ceasuri  
 ⇒ spațiul stărilor e infinit (mai mult: nenumărabil)

- Dar: nu putem observa comportamentul cu precizie arbitrară
- constrângerile din automat au limite întregi de timp
- formulele logicii temporale au de asemenea constante întregi

Întrebări:

- când sunt echivalente două stări  $(s, v)$  and  $(s, v')$  cu aceeași locație, dar diferite atribuiri pentru ceasuri ?
- și există un număr *finit* de clase de echivalență ?

Două abordări:

- *regiuni temporale* ⇒ graf al regiunilor: automat finit
- *zone temporale* (geometrice) ⇒ explorare simbolică

Graful regiunilor: Motivație

Când sunt echivalente două stări  $(s, v)$  și  $(s, v')$  ?

- dacă aceleași tranziții pot fi executate din ambele stări
  - condițiile pe tranziții pot avea limite întregi arbitrară
  - ex. pot exista tranziții  $a$  cu  $x > 4$  și  $b$  cu  $x < 5$
  - $(s, x = 4.2)$  și  $(s, x = 4.7)$  pot executa  $a$  fie  $b$
  - $(s, x = 4.2)$  și  $(s, x = 5.1)$  nu sunt ecivalente
  - ⇒ trebuie să aibă aceeași parte întregă pentru fiecare ceas
  - $(s, x = 4)$  nu poate executa  $a$ , dar  $(s, x = 4.1)$  poate.
  - ⇒ părțile fracționare trebuie să fie ambele nule sau ambele nenule

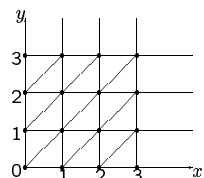
- trebuie să execute tranzițiile în aceeași ordine
  - considerăm tranzițiile  $a$  cu  $x \geq 2$  și  $b$  cu  $y \geq 3$ .
  - din starea  $(s, x = 1.5, y = 2.7)$  se poate executa  $b$  înainte de  $a$
  - din starea  $(s, x = 1.4, y = 2.3)$  se poate executa  $a$  înainte de  $b$
  - ⇒ stările nu sunt echivalente
  - ⇒ ceasurile trebuie să aibă aceeași ordonare pt. părțile fracționare

Graful regiunilor. Definiție

[Alur & Dill '90]: definim  $v \simeq v'$  dacă:

- $\forall x \in C. \lfloor v(x) \rfloor = \lfloor v'(x) \rfloor \vee (\lfloor v(x) \rfloor \geq c_x \wedge \lfloor v'(x) \rfloor \geq c_x)$  unde  $c_x \in \mathbb{Z}$  e cea mai mare constantă cu care e comparat  $x$  în automat (părțile întregi ale valorilor ceasurilor sunt fie egale în ambele atribuiri, fie ambele mai mari sau egale cu constanta maximă)
  - $\forall x, y \in C. \lfloor v(x) \rfloor < c_x, \lfloor v(y) \rfloor < c_y, \{v(x)\} \leq \{v(y)\} \Leftrightarrow \{v'(x)\} \leq \{v'(y)\}$  (părțile fracționare ale ceasurilor au aceeași ordine în ambele atribuiri)
  - $\forall x \in C \text{ cu } \lfloor v(x) \rfloor \leq c, \{v(x)\} = 0 \Leftrightarrow \{v'(x)\} = 0$
- ⇒ regiunea asociată cu starea  $(s, v) =$  mulțimea stărilor  $(s, v')$  cu  $v \simeq v'$ .  
 ⇒ reprezentare cu număr finit de clase de echivalență

Graful regiunilor (cont.)



Ex.: graf al regiunilor pt. două ceasuri și constantă maximă  $c = 3$

Regiunile sunt:

- 0-dimensionale: puncte de coordonate întregi,  $x, y \in \{0, 1, 2, 3\}$
- unidimensionale: segmente/diagonale; segmente nelimitate ( $\geq 3$ )
- bidimensionale: limitate (triunghiuri) sau nu (benzi rectangulare)

Din două stări (puncte) din aceeași regiune:

- se pot face aceleași tranziții
- prin trecerea timpului, se parcurg aceleași regiuni

Model checking pentru grafurile regiunilor

[Alur, Courcoubetis, Dill '90]

Pentru automatul temporizat  $A$ , definim automatul finit  $R(A)$ :

- stările lui  $R(A)$  sunt regiuni
- există tranziții între regiunile  $r$  și  $r'$  dacă și numai dacă  $r'$  e regiunea succesor a lui  $r$  în raport cu trecerea timpului
- există o tranziție (acțiune)  $(s, v) \xrightarrow{a} (s', v')$  între doi reprezentanți (stări temporizate)  $(s, v) \in r$  și  $(s', v') \in r'$

Se demonstrează: model checking TCTL pt. un automat temporizat se reduce la model checking CTL pentru grafurile regiunilor (cu ceasuri suplimentare pentru a măsura durata operatorilor)

Dimensiunea grafului regiunilor: cel mult  $|C|! \cdot 2^{|C|} \prod_{x \in C} (2c_x + 2)$

- exponențială în numărul de ceasuri
- exponențială în valoarea constantei maxime (problematic în practică)

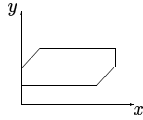
## Reprezentări finite. Zone temporale

Graful regiunilor: exponențial în  $c$  și numărul de ceasuri  
 $\Rightarrow$  adeseori foarte costisitor de construit și analizat  
 $\Rightarrow$  reprezentare alternativă: prin inegalități temporale

zonă temporală = condiție din  $\mathcal{B}(C)$

ex.  $x \leq 5 \wedge 1 \leq y \leq 3 \wedge -2 \leq x - y \leq 3$

(reprezintă un poliedru convex în hiperspațiul  $\mathbb{R}^{|C|}$ )



$\Rightarrow$  o zonă = o reuniune convexă de regiuni

## Reprezentarea zonelor: difference bound matrices

O zonă = conjuncție de inegalități  $x - y < c$ ,  $x < c$  sau  $c < x$   
 $\Rightarrow$  se poate reprezenta cu matrice pătrată de dimensiune  $|C| + 1$   
 (o linie pentru fiecare ceas, și una pentru comparația cu zero)

Elementele sunt întregi din intervalul  $[-c, c]$ :

valoarea  $d$  pentru  $(x, y)$  ( $x, y \in C$ ) înseamnă  $x - y \leq d$

(plus eventual un bit pentru inegalitate strictă sau nu)

prima linie și coloană: pentru comparații cu valoarea 0

Pentru a obține nr. finit de zone: aceeași observație ca la regiuni

$x < d$  pentru  $d > c_{max}$  devine  $x < \infty$

$x < d$  pentru  $d < -c_{max}$  devine  $x < -\infty$

## Graful zonelor temporale

Considerăm zone maximale relativ la evoluția posibilă a timpului într-o locație (până la limita impusă de invariant)

$\Rightarrow$  zone inițiale:  $(s_0, I(s_0) \wedge \bigwedge_{i \neq j} (x_i = x_j))$  cu  $s_0 \in S_0$ ,  $x_i, x_j \in C$

Succesorii unei zone  $\phi$  printr-o tranziție combinată acțiune + timp:

– se face conjuncția cu condiția  $g$  a tranziției:  $\phi \wedge g$

– se resetează ceasurile asociate cu tranziția:  $\phi[x \leftarrow 0] = \exists x \phi \wedge (x = 0)$   
 (cuantificare existențială după  $x \in R$ , și apoi conjuncție cu  $x = 0$ )

– se consideră trecerea timpului:  $\phi \uparrow = \exists t > 0. \phi(v - t)$

(se elimină inegalitățile  $x < d$ )

– se impune invariantul stării destinație (conjuncție cu  $I(s')$ )

Pe ansamblu:

$$\phi' = (\phi \wedge g)[R \leftarrow 0] \uparrow \wedge I(s')$$

## Lucrul cu matrici de diferențe

Exemplu:  $x \leq 5 \wedge 1 \leq y \wedge -2 \leq x - y \leq 3$

	0	x	y
0	$\leq 0$	$\leq 0$	$\leq -1$
x	$\leq 5$	$\leq 0$	$\leq 3$
y	$\leq \infty$	$\leq 2$	$\leq 0$

– conjuncție dintre două zone: elementele minime din cele 2 matrici

+ relaxare pentru propagarea constrângerilor (drumuri minime în graf)

– resetarea unui ceas: copiem linia/coloana 0 în linia/coloana pt. ceas

– trecerea timpului: setarea limitelor  $x < c$  la  $x < \infty$

În practică, verificatoarele (ex. UPPAAL, KRONOS) folosesc această reprezentare (sau variante optimizate)