

T S C  
CURSUL 8

### **Generarea automata a testelor independent de defecte.**

#### **8.0 Introducere.**

Scopul algoritmilor orientati pe defecte este generarea unui test specific unui defect precizat. Pentru a genera un set de defecte pentru un circuit, un astfel de algoritm trebuie utilizat în contextul utilizarii unor proceduri de:

- determinare a setului initial de defecte (de interes);
- selectie a unui defect tinta;
- actualizare a setului curent de defecte încă nerezolvate;

In cele ce urmeaza ne vom concentra atentia asupra descrierii unor algoritmi care, independent de defecte sa calculeze un set de vectori de test capabili sa detecteze o multime larga de DBS fara sa nominalizeze individual vreun defect.

#### **8.1 Testarea prin vectori generati aleator (TVGA) a circuitelor combinationale.**

##### **Aspecte fundamentale.**

TVGA nu este un proces pur aleator de generare a vectorilor de intrare pentru circuitul aflat în test ci mai degraba un proces pseudoaleator. Aceasta inseamna ca vectorii sunt generati printr-un proces deterministic (algoritmic) astfel încât acestia sa continue sa aiba proprietati statistice similare celor generati (teoretic) aleator.

Principalul avantaj al TVGA este usurinta de generare a vectorilor. Principalul dezavantaj al metodei este lungimea mult mai mare (de regula de 10 ori mai mare decât în cazul procedeeelor algoritmice) a secventei de test, daca se pastreaza parametrii de testare constanti (acelasi circuit, acelasi set de defecte considerate, aceeasi acoperire a setului de defecte etc). Se nastre problema fireasca a evaluarii calitatii unui set de teste obtinut prin generare aleatoare a vectorilor, deoarece metodele de evaluare clasica - prin simulare - devin prea costisitoare pentru circuite de complexitate si volum ridicat, aceeasi ratiune pentru care dealtfel s-a apelat la procedeul aleator de generare a testelor. In cele ce urmeaza vom analiza metodele statistice de estimare a calitatii unui set de teste în baza probabilitatilor de detectie a defectelor fata de vectorii aleatori de test aplicati. O problema conexa, celei deja enuntate, este determinarea numarului de vectori generati aleator astfel încât sa se atinga o anumita calitate (precizata) a testului.

Initial vom presupune ca vectorii de intrare sunt uniform distribuiti, adica fiecare dintre cei  $2^n$  vectori posibili de intrare într-un circuit combinational (CC) cu  $n$  linii primare de intrare (LPI) au aceeasi probabilitate de generare. Aceasta inseamna ca fiecare LPI are probabilitate egala de a lua valoarea 1 sau 0. Vom presupune deasemenea ca vectorii de intrare sunt independent generati. Aceasta inseamna ca acelasi vector poate apare de mai multe ori într-o secventa generata aleator. Totusi cele mai multe generatoare de vectori, practic folosite ca generatoare aleatoare, functioneaza astfel încât un vector o data

generat nu se mai repeta în secventa. Aceasta proprietate conduce la seturi de test cu lungime mai mica decât cele calculate în ipoteza de independenta a vectorilor.

### 8.2 Calitatea unui test aleator.

Calitatea unui set de teste generate aleator va exprima nivelul de încredere pe care-l putem acorda interpretarii rezultatelor obținute în urma aplicării respectivului set de teste. În mod evident, dacă cel puțin un test aplicat dovedește o proastă funcționare a circuitului testat, atunci circuitul respectiv este defect, fără nici un dubiu. Dar dacă toate testele trec, cât de încrezatori putem fi ca în adevar circuitul este liber de defecte? (Prin circuit liber de defecte se înțelege că respectivul circuit nu prezintă nici un defect singular de tip blocaj (DSTB) detectabil.) Acest nivel de încredere poate fi măsurat prin probabilitatea ca testele aplicate să detecteze orice DSTB detectabil. Astfel pentru o secvență de test de lungime  $L$ , definim calitatea testării  $t_L$  ca fiind probabilitatea ca toate DSTB detectabile să fie detectate prin aplicarea a  $L$  vectori generati aleator. Cu alte cuvinte,  $t_L$  este probabilitatea ca  $L$  vectori generati aleator să contină un set complet de teste pentru DSTB detectabile.

O manieră diferită de măsurare a nivelului de încredere în rezultatul unei testări aleatoare este considerarea individuală a defectelor. Anume, dacă toate cele  $L$  teste trec, cât de încrezatori putem fi că respectivul circuit nu conține un anumit defect  $d$ ? Aceasta se poate măsura prin probabilitatea  $p_L^d$  ca  $d$  să fie detectat (cel puțin odată) prin aplicarea celor  $L$  vectori aleatori;  $p_L^d$  se numește probabilitatea de detectie, în  $L$  încercări, a defectului  $d$ . Calitatea detectiei  $p_L$  a unei secvențe de test de lungime  $L$  este probabilitatea de detectie, în  $L$  încercări, cea mai mică printre DSTB :

$$p_L = \min ( p_L^d ) \quad 81)$$

Diferența dintre calitatea testării  $t_L$  și calitatea detectiei  $p_L$  unei secvențe de test de lungime  $L$  este că  $t_L$  este probabilitatea detectării oricărui defect, în timp ce  $p_L$  este probabilitatea detectării defectului cel mai dificil de detectat. De remarcat faptul că:  $t_L < p_L$ .

### 8.3. Lungimea unui test aleator.

În continuare vom considera problema determinării lungimii  $L$  a unui test astfel încât să se atingă un nivel de încredere cel puțin egal cu  $c$ . De regulă  $c$  se corelează cu calitatea detectiei, astăzi că  $L$  este ales astfel încât să satisfacă condiția:

$$p_L > c \quad 82)$$

Aceasta se justifică prin aceea că o secvență de test suficient de lungă ca să detecteze cu probabilitatea  $c$  cel mai dificil defect din circuit, va detecta orice alt defect cu o probabilitate:

$$p_L^d > c. \quad 83)$$

Probabilitatea  $e_L^d$  de scăpare după  $L$  încercări a defectului  $d$  este probabilitatea ca defectul  $d$  să ramâne nedetectat după aplicarea celor  $L$  vectori aleatori generati. Evident:

$$p_L^d + e_L^d = 1 \quad 84)$$

Fie  $T_d$  multimea tuturor vectorilor de test ce detectează defectul  $d$  într-un circuit combinational  $C$  cu  $n$  LPI. Atunci probabilitatea

$p_d$  ca un vector aleator sa detecteze  $d$  este data de relatia:

$$p_d = |T_d|/2^n \quad 85$$

Aceasta este  $p_d^d$ , probabilitatea de detectie intr-o incercare a defectului  $d$ ; vom numi aceasta probabilitate ca fiind probabilitatea de detectie a defectului  $d$ . Probabilitatea ca  $d$  sa ramana nedetectat dupa aplicarea unui unic vector este:

$$e_d^d = 1 - p_d. \quad 86$$

Din cauza faptului ca vectorii sunt generati independent probabilitatea de scapare a defectului  $d$  dupa  $L$  incercari este

$$e_L^d = (1 - p_d)^L \quad 87$$

Fie  $p_{min}$  cea mai mica probabilitate de detectie printre DSTB detectabile din circuit. Atunci, pentru a atinge o calitate a testului cel putin egala cu  $c$ , trebuie un test cu o lungime  $L$  care sa satisfaca relatia:

$$1 - (1 - p_{min})^L > c. \quad 88$$

Cea mai mica valoare a lui  $L$  care satisface aceasta inegalitate este data de :

$$L_d = E[\ln(1-c) / \ln(1-p_{min})] + 1. \quad 89$$

(  $E[x]$  reprezinta notatia pentru partea intreaga a lui  $x$ . ) Pentru valori  $p_{min} \ll 1$ ,  $\ln(1-p_{min})$  se poate aproxima prin  $-p_{min}$ . Acest calcul al lungimii sechantei aleatoare de test presupune cunoscuta probabilitatea de detectie  $p_{min}$  a celui mai dificil defect din circuit. In paragraful urmator vor fi discutate metode de calcul a probabilitatilor de detectie a defectelor.

Daca nivelul cerut de incredere  $c$  este corelat calitatii testarii ( in loc sa fie corelat calitatii detectiei ), atunci  $L$  este ales astfel incat :

$$t_L > c. \quad (8.10)$$

A fost dedusa urmatoarea formula pentru estimarea unei margini superioare a celei mai mici valori a lungimii testului  $L$  ce satisface o calitate a testarii cu valoare cel putin  $c$ :

$$L_t = E[(\ln(1-c) - \ln(k)) / \ln(1-p_{min})] \quad (8.11)$$

unde  $k$  este numarul de defecte a caror probabilitate este in intervalul  $[d_{min}, 2d_{min}]$ . Defectele a caror probabilitate de detectie este  $2d_{min}$  sau mai mare nu afecteaza in mod semnificativ lungimea testului.

**Exemplul 8.1.** In tabelul 8.1 sunt listate cateva valori pentru  $L_d$  si  $L_t$  pentru diferite valori ale parametrilor  $c$  si  $k$  pentru un circuit in care  $p_{min} = 0,01$ . Spre exemplu, pentru a detecta orice defect cu o probabilitate de cel putin 0,95 este necesar sa se aplique cel putin  $L_d=300$  vectori generati aleator. Daca circuitul are numai  $k=2$  defecte dificil de detectat ( adica au o probabilitate de detectie in intervalul  $[0,01, 0,02]$  ), simultan prezente, atunci sunt necesari sa fie aplicati cel putin  $L_t=369$  vectori pentru a atinge o probabilitate minima de 0,95 de detectie a oricarui defect. Pentru  $p_{min}=0,001$  toate valorile pentru  $L_d$  si  $L_t$  din tabelul 8.1 se multiplifica cu 10.

$c$	$L_d$	$k$	$L_t$
0,95	300	2	369
0,95	300	10	530
0,98	392	2	461
0,98	392	10	622

Tabelul 8.1

### 8.3 Determinarea probabilitatilor de detectie.

Asa cum am vazut pentru a estima lungimea unei secvente de test generat aleator care sa atinga o calitate specificata a calitatii detectiei, este necesara cunoasterea probabilitatii de detectie minime corespunzatoare defectului cel mai dificil de detectat din circuit. In plus, pentru a estima lungimea necesara pentru satisfacerea unei calitati precizate a testarii, este necesar sa cunoastem numarul  $k$  al defectelor a caror probabilitate de detectie este apropiata de  $p_{min}$ . In acest paragraf vom examina problema determinarii probabilitatii de detectie a defectelor.

#### O margine inferioara a probabilitatii $p_{min}$

**Lema 8.1.** Intr-un CC cu iesiri multiple, fie  $n'$  cel mai mare numar de LPI ce alimenteaza o LPE. Atunci :

$$p_{min} > 1/2^{n'}$$

(7.12) 8.12

**Demonstratie:** Fie  $d$  un DSTB detectabil dintr-un CC cu  $n$  LPI. Există cel putin un test ce detecteaza  $d$  astfel încât o LPE, sa zicem,  $Z_k$  sa fie în eroare. Fie  $n_k$  numarul de LPI ce alimenteaza  $Z_k$ . Deoarece valorile celorlalte  $n - n_k$  LPI sunt irelevante pentru detectia defectului  $d$  la LPE  $Z_k$ , atunci există cel putin  $2^j$  vectori ce detecteaza  $d$  ( unde s-a notat  $j = n - n_k$ ). Rezulta ca probabilitatea de detectie a defectului  $d$  este cel putin  $2^j/2^n$ . Limita inferioara se obtine pentru LPE cu cele mai multe LPI.

Din nefericire limita inferioara data de lema enuntata anterior este de cele mai multe ori prea joasa; prin folosirea acestei valori pentru  $p_{min}$  se obtine de regula o lungime a sec-ventei de test  $L_d > 2^n$ , ceea ce inseamna ca sunt necesari pentru testarea aleatoare mai multi vectori decat pentru testarea exhaustiva.

#### Probabilitati de detectie bazate pe probabilitatile liniilor de semnal.

Probabilitatea unei linii de semnal  $w$  sau pe scurt probabilitatea unui semnal  $w$  notata prin  $p_w$  este definita ca fiind probabilitatea ca linia  $w$  sa ia valoare 1 in cazul aplicarii unui vector aleator:

$$p_w = Pr(w = 1).$$

(8.14) 8.13

Există o relatie evidentă între probabilitatea semnalului unei LPE și probabilitatea de detectie a DSTB asociate acestei linii. Mai exact, probabilitatea de detectie a unui defect  $b-1-c$  situat pe o LPE  $Z$  este  $p_z$  pentru  $c = 0$  și  $1 - p_z$  pentru  $c = 1$ . Vom ilustra relația generală dintre probabilitățile semnalelor și probabilitățile de detectie referitor la Figura 8.1. Sa presupunem că într-un CC cu iesire unică există numai o singură cale între linia  $w$  și LPE. Fie  $d$  defectul  $w = b-1-0$ . Un vector ce detectează  $d$  trebuie să aduca  $w = 1$  și deasemenea să poționeze toate celelalte linii la valorile necesare pentru a senzitiviza calea de propagare a erorii ( $A=1$ ,  $B=0$  etc). Pentru a lua în considerație acest set de condiții vom introduce o poartă auxiliara de tip SI numita  $G$  astfel încât  $G = 1$  dacă și numai dacă toate condițiile de detectie a defectului  $d$  sunt îndeplinite. Astfel dacă  $x = v$  este o condiție necesară pentru detectia defectului  $d$ , atunci  $x$  este direct conectat la  $G$  dacă

$v=1$  sau printr-un circuit NU daca  $v=0$ . În consecință probabilitatea de detectie a defectului  $d$  este data de probabilitatea semnalului de la ieșirea portii  $G$  din circuitul suplimentat:

$$P_d = P_G. \quad (8.15)$$

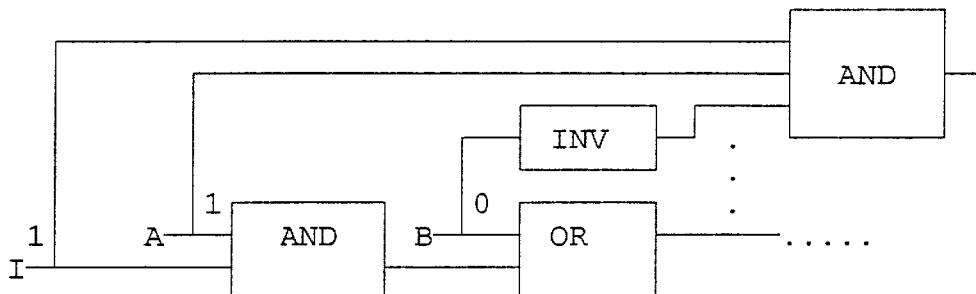


Figura 8.1.

In general pot exista mai multe cai pe care se poate propaga catre o LPE, o eroare cauzata de un defect  $d$ . Atunci probabilitatea detectarii defectului  $d$  propagand o eroare numai pe una din aceste cai este evident o limita inferioara a probabilitatii de detectie a respectivului defect. Notând cu  $G(k)$  poarta auxiliara asociata celei de-a  $k$ -a cai de propagare, avem relația:

$$P_d > P_{G(k)}. \quad (8.16) \quad 8.15$$

Astfel probabilitatile semnalelor pot fi utilizate pentru calculul probabilitatilor de detectie sau pentru calculul unor limite inferioare ale acestor probabilitati. Deoarece probabilitatile LPI sunt în general cunoscute (până în prezent s-a presupus ca fiecare LPI  $i$ , are valoarea  $p_i=1/2$ ), sa consideram problema calcularii  $p_z$  pentru o LPE Z a unei porti, atunci când se cunosc probabilitatile  $p_x$  asociate oricarei LPI X a portii.

**Lema 8.2.** Pentru un circuit inversor (NU) cu ieșirea  $Z$  și intrarea  $X$ :

$$p_z = 1 - p_x. \quad (8.17) \quad 16$$

**Demonstratie:**

$$p_z = Pr(Z=1) = Pr(X=0) = 1 - p_x.$$

**Lema 8.3.** Pentru o poarta SI cu ieșirea  $Z$  și intrările  $X$  și  $Y$ , daca  $X$  și  $Y$  nu depind de LPI comune (adica  $X$  și  $Y$  sunt independente probabilistic), atunci:

$$p_z = p_x \cdot p_y. \quad (8.18) \quad 17$$

**Demonstratie:**

$$p_z = Pr(Z=1) = Pr(X=1 \& Y=1)$$

Deoarece  $X$  și  $Y$  nu depind de LPI comune, atunci evenimentele  $X=1$  și  $Y=1$  sunt independente probabilistic. Astfel :

$$p_z = Pr(X=1) Pr(Y=1) = p_x p_y.$$

**Lema 8.4.** Pentru o poarta SAU cu ieșirea  $Z$  și intrările  $X, Y$ , daca  $X$  și  $Y$  nu depind de LPI comune, atunci:

$$p_z = p_x + p_y - p_x p_y. \quad (8.19)$$

**Demonstratie:**

$$p_z = 1 - Pr(Z=0) = 1 - Pr(X=0 \& Y=0)$$

Deoarece evenimentele  $X = 0$  și  $Y=0$  sunt independente:

$$p_z = 1 - Pr(X=0) Pr(Y=0) = 1 - (1 - p_x)(1 - p_y) = \\ = p_x + p_y - p_x p_y.$$

Se observă că formulele 8.18 - 8.19 se pot generaliza pentru

porti cu mai mult decât două intrari. Deasemenea o poartă SI-NU (SAU-NU) poate fi tratată ca o poartă SI (SAU) urmata de un inversor. În concluzie putem calcula probabilitatile semnalelor în orice circuit în care intrările aceleiași porti nu depind de LPI comune; acestea sunt circuitele fără ramificatii și circuitele fără ramificatii reconvergent. Timpul necesar pentru calculul tuturor probabilitatilor semnalelor în astfel de circuite crește liniar cu numărul de porti din circuit.

Să considerăm un circuit C ce conține o linie de circuit, notată A, ramificată reconvergent. Fie Z un semnal ce depinde de A. Folosind probabilitatile conditionate, putem exprima  $p_z$  astfel:

$$Pr(Z=1) = Pr(Z=1 \mid A=0) Pr(A=0) + Pr(Z=1 \mid A=1) Pr(A=1)$$

$$\text{sau } p_z = Pr(Z=1 \mid A=0)(1-p_A) + Pr(Z=1 \mid A=1)p_A \quad (8.20)$$

Ultima formulă poate fi interpretată astfel:

Să construim două circuite,  $C^0$  și  $C^1$  obținute din circuitul original C prin pozitionarea permanentă a liniei A în valoarea 0 respectiv în 1. Atunci  $Pr(Z=1 \mid A=0)$  este evident  $p_z$  calculat în circuitul  $C^0$ , iar  $Pr(Z=1 \mid A=1)$  este clar  $p_z$  calculat în circuitul  $C^1$ . Rezultatul acestei interpretări este acela că atât  $C^0$  cât și  $C^1$  sunt circuite fără ramificatie reconvergentă astăzi că acestora li se pot aplica rezultatele enunțate anterior.

De remarcat că dacă generalizăm abordarea anterioară pentru un circuit conținând  $j$  linii ramificate reconvergent, atunci pentru fiecare linie ramificată reconvergentă avem de calculat și memorat  $2^j$  probabilități semnal. Aceasta creștere exponentială face acest tip de abordare nepractică pentru circuite cu complexitate mare. În literatura de specialitate sunt descrise și alte metode de calcul exact al probabilităților semnalelor dar toate ridică aceeași problema a creșterii exponentiale a complexității calculului.

Algoritmul tăieturilor reduce complexitatea calculului prin calculul unui interval  $[p_w^l, p_w^u]$  în locul unei valori exacte a valorii probabilității semnalului  $p_w$ , astfel încât  $p_w$  aparține intervalului mai înainte menționat. Procedeul de bază al acestui algoritm constă din tăierea a  $k-1$  ramuri ale unei linii ramificate cu  $k$  brașuri; ramurile tăiate devin LPI cu probabilități de semnal necunoscute și asociate intervalului  $[0, 1]$ .

Tăieturile sunt practicate numai asupra liniilor ramificate reconvergentă. Circuitul rezultat este lipsit de ramificatii reconvergentă și în consecință probabilitățile semnalelor sunt ușor de calculat. Ori de câte ori apar intervale pe liniile calculele se fac separat pentru fiecare din cele două capete de interval.

### **Gasirea celor mai dificile defecte**

În mod uzual lungimea unei secvențe de test  $L_{max}$  este limitată de factori colaterali ai procesului de testare, cum ar fi timpul maxim alocat pentru experimentul de testare s.a.m.d.

Data o lungime a secvenței de test  $L_{max}$  și o calitate a detectiei  $c$ , din cele arătate anterior putem deduce limita inferioară  $p_L$  a probabilității de detectie a oricărui defect din circuit. Cu alte cuvinte dacă  $p_d > p_L$  pentru fiecare defect  $d$ , atunci testarea circuitului cu  $L_{max}$  vectori generati aleator va atinge o calitate a detectiei cel puțin egală cu  $c$ .

Atunci, dat un circuit ne interesează dacă acesta conține defecte "dificile", adică defecte a căror probabilitate de detec-

tie este mai mica decât  $p_L$ .

Rezultatul urmator arata ca defectele cele mai dificile, daca exista, se gasesc printre defectele punctelor de verificare ale circuitului.

**Lema 8.5** Intr-un circuit defectul cu cea mai mica probabilitate de detectie, este unul dintre defectele punctelor de verificare.

**Demonstratie:** Pentru orice defect  $d$  situat pe o linie ce nu este punct de verificare ( linie ramificata sau LPI ), putem sa gasim cel putin un defect  $f$  asociat unui punct de verificare, astfel incat  $d$  domina  $f$ . Astfel numarul de teste ce detecteaza  $f$  este mai mic sau egal cu numarul de teste ce detecteaza  $d$ . Deci  $P_d < P_f$ .

In continuare este prezentata o procedura de determinare a celor mai dificile defecte aplicand practic ideile prezentate anterior:

```

for every defect  $d$  al punctelor de verificare
  begin
    repeat
      begin
        alege o cale de propagare inca neevaluata  $P$ 
        pentru  $d$ ;
        introdu  $G$  o poarta auxiliara SI a.i.  $p_G$  este
        probabilitatea de detectie a defectului  $d$  pe
        calea  $P$ ;
        calculeaza  $p_G^L$ , marginea inferioara a  $p_G$ ;
      end
    until  $p_G^L > p_L$  or s-au analizat toate caile de propagare;
    if  $p_G^L < p_L$  then marcheaza defectul  $d$  ca fiind dificil;
  end
```

De remarcat ca in algoritmul enuntat sunt analizate doar propagarile pe cai unice. Un defect ce poate fi detectat numai prin senzitivizarea unor cai multiple poate fi marcat ca fiind dificil. Defectele liniilor redundante vor fi deasemenea printre defectele dificile. O data defectele dificile identificate se pot opera modificari in structura respectivului circuit astfel incat probabilitatile de detectie sa devina acceptabile.

#### 8.4. TVGA avand distributii neuniforme ale LPI

Expunerea de pana acum a presupus asa cum s-a enuntat initial o distributie uniforma a vectorilor de intrare generati aleator. Aceasta inseamna ca orice LPI i avea probabilitatea  $p_i=0,5$ . Aceasta distributie uniforma nu este totusi in mod necesar si optimala; adica valori ale probabilitatilor  $p_i$  pot conduce la sechete de test mult mai scurte. S-a aratat, spre exemplu, ca pentru circuite fara ramificatii compuse din porti SI-NU cu numar constant de intrari ( $n$ ), valoarea optimala  $p_{opt}$  a probabilitatilor  $p_i$  este data de solutia pozitiva si subunitara a ecuatiei:

$$p_i = 1 - p_i^n$$

Pentru  $n = 2$ ,  $p_{opt} = 0,617$ . Circuite de tipul celui mentionat cu 10 nivele ar necesita aproximativ 8 000 de vectori generati aleator pentru a atinge o calitate a detectiei 0,99 folosind  $p_i$

= 0,5, în timp ce folosind  $p_{opt}$  aceeași calitate a detectiei se obține cu circa 700 de vectori generati aleator. Rezultate experimentale similare au aratat ca distributii neuniforme au condus la secvențe mai scurte de vectori aleatori chiar și pentru circuite combinationale oarecare. O abordare încă și mai bună a problemei se obține daca LPI au valori diferite ale probabilitatilor  $p_i$ . Astfel de vectori aleatori sunt numiti ponderati sau polarizati.

Metode adaptive de TVGA modifica dinamic valorile probabilitatilor  $p_i$  încercând să atinga valori "optimale". Astfel de proces necesita un mecanism de adaptare bazat pe monitorizarea procesului de TVGA pentru determinarea vectorilor aleatori "potriviti".

O metoda este dirijarea vectorilor aleatori prin numarul de defecte detectat. Se masoara frecventa valorilor 1 asupra LPI peste multimea testelor ce au detectat cele mai multe defecte și valorile probabilitatilor  $p_i$  sunt ajustate corespunzator acestor frecvente.

Există și alte metode, bazate pe alte principii, cum ar fi masurarea activitatii induse de schimbarea valorilor LPI, sau calcularea unei functii cost ce se încearcă să fie minimizată prin modificarea probabilitatilor LPI etc.

### **8.5 Generarea testelor într-o manieră combinată**

Deoarece TVGA este mult dependenta de modelul intern al circuitului, defectele ce au probabilitati mici de detectie necesita secvențe lungi de test pentru detectia acestora. Dar unele dintre aceste defecte pot fi detectate cu usurinta daca se foloseste un algoritm deterministic. Spre exemplu, să consideram o poarta SI cu 10 intrari. Probabilitatea oricărui defect al unei intrari este  $1/1024 < 0,001$  ceea ce reprezinta, totusi, o valoare mica. Sa observam însă, că generarea testelor pentru aceste defecte este o problema simplă pentru oricare algoritm de generare deterministică a testelor.

Sistemul **RAPS** (Random Path Sensitization) este un exemplu posibil de aplicare combinata a celor două maniere de abordare a problemei generarii testelor. Sistemul RAPS încearcă să creeze cai aleatoare critice între LPI și LPE. Initial toate valorile liniilor sunt x. Sistemul demarează prin alegerea aleatoare a unei LPE Z și a unei valori binare v. Apoi obiectivul  $(Z, v)$  este transformat într-o asociere de valori a LPI  $(i, v_i)$  printr-o procedura aleatoare de trasare înapoi (random backtrace) numita Rbacktrace. Procedura Rbacktrace este similară cu rutina Backtrace folosită în algoritmul PODEM exceptând faptul că alegerea unei intrari de poarta se face aleator. (In algoritmul PODEM aceasta alegere este dirijată prin costurile de controlabilitate.) Asocierea  $i = v_i$  este apoi simulată (folosind o simulare cu 3 valori 0, 1 și x), și procesul se repeta până când valoarea asociată LPE Z devine binara. Dupa ce toate LPE au asociate valori binare, o fază secundară a RAPS asociază valori acelor LPI cu valoare x (daca există vreuna), astfel încât probabilitatea creării de cai critice să crească. Intreaga procedura se repeta pentru a genera atâtea teste căte sunt necesare. În fiecare test sunt posibile generari de noi cai critice prin circuit .