TITLUL PROIECTULUI: TRANZISTOR CILINDRIC NANOMETRIC IN FORMALISMUL LANDAUER-BÜTTIKER Cod proiect: RP-1 / Septembrie 2008 Durata proiectului: 2 ani Director: Dr. George-Alexandru NEMNES

#### Anul 2009

Obiectiv unic: Obtinerea functiilor de imprastiere pentru potentialul radial simetric al tranzistorului Activitati:

1) Obtinerea dezvoltarii potentialului si a Hamiltonianului pentru problema radial simetrica;

2) Obtinerea matricii S cu ajutorul formalismului matricii R pentru geometria cilindrica;

3) Elaborarea codului C/MPI pentru a obtine transmisiile si functiile de imprastiere.

1) Obtinerea dezvoltarii potentialului si a Hamiltonianului pentru problema radial simetrica

Sistemul analizat este prezentat schematic in Fig. 1. Tranzistorul este simetric in raport cu planul z = 0 si radial simetric in raport cu axa z.

Metoda matricii R presupune spatiul considerat in simulare divizat in doua regiuni: o regiune interna, corespunzatoare regiunii de imprastiere  $(r \leq R \text{ si } -Z \leq z \leq +Z)$  si o regiune externa  $(r \leq R \text{ si } z < -Z)$ , pentru sursa, z > +Z, pentru drena), corespunzatoare lead-urilor semi-infinite. Acestea din urma sunt invariante la translatie, iar potentialul perpendicular de confinare determina spectrul discret ce corespunde diferitelor canale pe care electronii se pot propaga in lungul firului. In general, pentru un potential arbitrar in regiunea de imprastiere, electronii vor fi imprastiati de pe un canal pe oricare altul, cu o probabilitate ce se determina cu ajutorul matricii de imprastiere S. Formalismul matricii R introduce o relatie explicita de calcul a matricii S, din care se determina atat coeficientii de transmisie, cat si functiile de unda.

Pentru sistemul considerat, functiile de unda sunt solutii ale ecuatiei Schrödinger stationare

$$\left[-\frac{\hbar^2}{2m^*} \bigtriangleup + W(\vec{r}) - E\right] \Psi(\vec{r}; E) = 0, \tag{1}$$

unde  $m^*$  este masa efectiva. Banda interzisa mare a izolatorului ce inconjoara firul implica cu o buna aproximatie  $\Psi(r = R) = 0$ . Datorita simetriei la rotatie, avem  $W(\vec{r}) = W(r, z)$  iar solutia poate fi scrisa:

$$\Psi_m(r, z, \theta; E) = \frac{e^{im\theta}}{\sqrt{2\pi}} \psi_m(r, z; E), \qquad (2)$$

unde  $m = 0, \pm 1, \pm 2, \ldots$  este numarul cuantic magnetic. Fiecare index *m* defineste o problema 2-dimensionala in coordonate (r, z). Folosind metoda separarii variabilelor, se obtine:

$$\left[-\frac{\hbar^2}{2m^*}\left(\frac{\partial^2}{\partial r^2} + \frac{1}{r}\frac{\partial}{\partial r} - \frac{m^2}{r^2} + \frac{\partial^2}{\partial z^2}\right) + W(r,z) - E\right]\psi_m(r,z;E) = 0.$$
(3)

Pentru calculul matricii R este necesara rezolvarea problemei Wigner-Eisenbud, asociata regiunii de imprastiere. Aceasta este similara ecuatiei (3):

$$\left[-\frac{\hbar^2}{2m^*}\left(\frac{\partial^2}{\partial r^2} + \frac{1}{r}\frac{\partial}{\partial r} - \frac{m^2}{r^2} + \frac{\partial^2}{\partial z^2}\right) + W(r,z) - E_{lm}\right]\chi_{lm}(r,z) = 0,\tag{4}$$

cu exceptia conditiilor la capete impuse la interfata cu lead-urile sursa/drena, care sunt:

$$\left[\frac{\partial\chi_{lm}}{\partial z}(r,z)\right]_{(z=\pm Z)} = 0.$$
(5)

Asadar, spre deosebire de problema de imprastiere (3) in care conditiile la frontiera regiunii de imprastiere (interfetele cu cele doua *lead*-uri) nu sunt cunoscute *a priori*, acum conditiile impuse pentru problema auxiliara Wigner-Eisenbud sunt cunoscute.

Functiile si energiile Wigner-Eisenbud au fost obtinute numeric, prin diagonalizarea matricii Hamiltonianului folosind baza ortonormata  $w_{ij}(r, z) = u_i(r)v_j(z)$ :

$$u_i(r) = \frac{\sqrt{2}}{RJ_{p+1}(\alpha_{ip})} J_p\left(\alpha_{ip}\frac{r}{R}\right) \qquad v_j(z) = \begin{cases} \frac{1}{\sqrt{2Z}}, & j = 0\\ \frac{1}{\sqrt{Z}}\cos\left[\frac{j\pi}{2Z}(z+Z)\right], & j \neq 0 \end{cases}$$
(6)



Figure 1: Sectiune in planul (r, z) a structurii radial simetrice, pentru  $r \ge 0$ . Regiunea de imprastiere  $(r \le R$  and  $-Z \le z \le +Z$ , marcata de linia punctata) cuprinde o parte a semiconductorului dopat n++ si regiunea intrinsica. Conditiile la limita pentru ecuatia Poisson vor fi aplicate pe linia poligonala intrerupta.

unde  $J_p(r)$  este functia Bessel de ordin p, cu zerourile  $\alpha_{ip}$ . Numeric, s-a considerat p = 0, in timp ce dezvoltarea potentialului a fost realizata cu  $N_{\rm br}$ ,  $N_{\rm bz}$  componente de baza, pentru directiile r si z, respectiv. Se observa faptul ca functiile  $v_i(z)$  respecta conditiile la capete impuse (ec. (5)).

Pentru calculul elementelor de matrice ale Hamiltonianului 2-dimensional  $H_{rz}$  din ecuatia (4),  $\langle w_{i'j'}|H_{rz}|w_{ij}\rangle$ , s-au calculat analitic derivatele  $\partial/\partial r$ ,  $\partial^2/\partial r^2$ ,  $\partial^2/\partial z^2$  aplicate elementelor din baza:

$$\frac{\partial^2}{\partial r^2} u_i(r) = \left[ \frac{1}{r} J_1\left(\alpha_{i0} \frac{r}{R}\right) - \frac{\alpha_{i0}}{R} J_0\left(\alpha_{i0} \frac{r}{R}\right) \right] \frac{\sqrt{2}\alpha_{i0}}{R^2 J_1(\alpha_{i0})} 
\frac{\partial}{\partial r} u_i(r) = -\frac{\sqrt{2}\alpha_{i0}}{R^2 J_1(\alpha_{i0})} J_1\left(\alpha_{i0} \frac{r}{R}\right) 
\frac{1}{r^2} m^2 u_i(r) = \frac{\sqrt{2}}{R J_1(\alpha_{i0})} m^2 \frac{1}{r^2} J_0\left(\alpha_{i0} \frac{r}{R}\right) 
\frac{\partial^2}{\partial z^2} v_j(z) = \begin{cases} 0, & j=0 \\ -\left(\frac{j\pi}{2Z}\right)^2 \frac{1}{\sqrt{Z}} \cos\left[\frac{j\pi}{2Z}(z+Z)\right], & j\neq 0 \end{cases}.$$
(7)

Cu ajutorul ecuatiilor (7) s-au obtinut elementele de matrice ale Hamiltonianului rezolvand numeric integralele aferente.

#### 2) Obtinerea matricii S cu ajutorul formalismului matricii R pentru geometria cilindrica

Functiile  $\chi_{lm}(r, z)$  si valorile proprii  $E_{lm}$  corespunzatoare problemei Wigner-Eisenbud formulate in ecuatiile (4) si (5) au fost determinate numeric folosind proceduri din pachetul LAPACK. Cu ajutorul acestora, s-a definit cate o matrice R pentru fiecare numar cuantic m:

$$R_{snm,s'n'm}(E) = -\frac{\hbar^2}{2m^*} \sum_{l}^{\infty} \frac{\tilde{\chi}_{l,snm}\tilde{\chi}_{l,s'n'm}}{E - E_{lm}},\tag{8}$$

unde coeficientii  $\tilde{\chi}_{l,snm}$  sunt determinati de

$$\tilde{\chi}_{l,snm} = \int_0^R dr' \ r' \ \chi_{lm}(r, (-1)^s Z) \ \Phi_{nm}(r'), \tag{9}$$

iar functiile  $\Phi_{nm}(r)$  sunt solutii ale ecuatiei Schrödinger radiale in *lead*-ul s, unde potentialul este constant in directia z ( $W(r, z) = W^{S/D}(r)$  pentru z < -Z si z > +Z):

$$\left[-\frac{\hbar^2}{2m^*}\left(\frac{\partial^2}{\partial r^2} + \frac{1}{r}\frac{\partial}{\partial r} - \frac{m^2}{r^2}\right) + W^{\rm S/D}(r) - E_{\perp}^{nm}\right]\Phi_{nm}(r) = 0.$$
 (10)

Modurile  $\Phi_{nm}(r)$  si energiile perpendiculare corespunzatoare,  $E_{\perp}^{nm}$  definesc canalele pe care se propaga electronii in fiecare *lead*. Vectorii de unda in lungul axei z, in *lead*-ul s, corespunzator numerelor cuantice radial n si unghiular m, se scriu:  $k_{snm} = \hbar^{-1} \sqrt{2m^*(E - E_{\perp}^{nm})}$ .

Relatia dintre matricile R si S se scrie in forma compacta:

$$\mathbf{S} = -\frac{\mathbf{1} + \frac{i}{m^*} \mathbf{R} \mathbf{k}}{\mathbf{1} - \frac{i}{m^*} \mathbf{R} \mathbf{k}},\tag{11}$$

unde  $(\mathbf{k})_{snm,s'n'm} = k_{snm} \delta_{ss'} \delta_{nn'}$  este o matrice diagonala.

Avantajul numeric al acestei abordari devine clar in contextul calculelor self-consistente in care este necesara determinarea matricii S pentru un set larg de energii. Astfel, intr-un prim pas, *independent* de energie, se rezolva problema Wigner-Eisenbud, care reprezinta partea cea mai mare a efortului numeric (diagonalizarea matricii Hamiltonianului). In al doilea pas, matricea R este construita conform relatiei (8) cu un efort neglijabil pentru fiecare din energiile E considerate, iar matricea S este determinata inversand matricea  $[1 - i/m^* \mathbf{Rk}]$ , care are o cardinalitate data de numarul canalelor considerate.

# 3) Elaborarea codului C/MPI pentru a obtine transmisiile si functiile de imprastiere

Transmisia totala intre doua contacte se determina cu ajutorul matricii S:  $T_{ss'}(E) = \sum_{i,i'} |\tilde{S}_{\nu\nu'}(E)|^2$ , unde  $\tilde{\mathbf{S}} = \mathbf{k}^{1/2} \mathbf{S} \mathbf{k}^{-1/2}$ ,  $\nu = snm$ , iar suma se face numai peste canalele deschise (vectori de unda  $k_{\nu}$  reali).

Considerand potential constant in lungul celor doua *lead*-uri,  $W(r, z) = W^{S/D}(r)$  pentru z < -Z si z > +Z, functiile de unda in *lead*-ul s se scriu:

$$\psi_{nm,S}^{(1)}(r,z;E) = \frac{1}{\sqrt{2L_z}} e^{ik_{1nm}(z+Z)} \Phi_{nm}(r) + \frac{1}{\sqrt{2L_z}} \sum_{n'} S_{1nm,1n'm}^t(E) e^{-ik_{1n'm}(z+Z)} \Phi_{n'm}(r) \psi_{nm,D}^{(1)}(r,z;E) = \frac{1}{\sqrt{2L_z}} \sum_{n'} S_{1nm,2n'm}^t(E) e^{ik_{2n'm}(z-Z)} \Phi_{n'm}(r) \psi_{nm,D}^{(2)}(r,z;E) = \frac{1}{\sqrt{2L_z}} e^{-ik_{2nm}(z-Z)} \Phi_{nm}(r) + \frac{1}{\sqrt{2L_z}} \sum_{n'} S_{2nm,2n'm}^t(E) e^{ik_{2n'm}(z-Z)} \Phi_{n'm}(r) \psi_{nm,S}^{(2)}(r,z;E) = \frac{1}{\sqrt{2L_z}} \sum_{n'} S_{2nm,1n'm}^t(E) e^{-ik_{1n'm}(z+Z)} \Phi_{n'm}(r),$$
(12)

pentru particule care vin dinspre sursa sau drena (directia este indicata prin indexul superior 1 sau 2).

Functiile de unda in regiunea de imprastiere (SR), pentru particule ce provin din contactele sursa/drena se pot scrie in functie de derivatele lor normale la interfetele cu cele doua *lead*-uri. Folosind relatia de continuitate la interfertele sursa/drena si ecuatia (12) se obtine:

$$\psi_{nm,SR}^{(1)}(r,z;E) = \frac{i}{\sqrt{2L_z}} \sum_{n'} [\delta_{nn'} - S_{1nm,1n'm}^t(E)] k_{1n'm} \tilde{R}_{1n'm}(r,z;E) + \frac{-i}{\sqrt{2L_z}} \sum_{n'} S_{1nm,2n'm}^t(E) k_{2n'm} \tilde{R}_{2n'm} \psi_{nm,SR}^{(2)}(r,z;E) = \frac{-i}{\sqrt{2L_z}} \sum_{n'} S_{2nm,1n'm}^t(E) k_{1n'm} \tilde{R}_{1n'm} + \frac{i}{\sqrt{2L_z}} \sum_{n'} [\delta_{nn'} - S_{2nm,2n'm}^t(E)] k_{2n'm} \tilde{R}_{2n'm}(r,z;E),$$
(13)

cu

$$\tilde{R}_{snm}(r,z;E) = \int_0^R dr' \ r' \ R_m(r,z,r',(-1)^s Z) \ \Phi_{nm}(r').$$
(14)

Normarea functiilor de unda se poate scrie formal:

$$\int_{0}^{R} dr \ r \ \int_{0}^{2\pi} d\theta \ \int_{-L_{z}}^{+L_{z}} dz \ |\Psi_{nm}^{(s)}(r,\theta,z;E)|^{2} = 1.$$
(15)

#### Anul 2010

Obiectivele etapei a II-a sunt:

- 1) Rezolvarea ecuatiei Poisson in coordonate cilindrice;
- 2) Obtinerea potentialului self-consistent si densitatea de sarcina electronica

pentru problema de imprastiere 2-dimensionala; 3) Determinarea caracteristicii I-V in limita balistica; 4) Implementarea algoritmului 3-dimensional pentru problema de imprastiere.

#### 1) <u>Rezolvarea ecuatiei Poisson in coordonate cilindrice</u>

Ecuatia Poisson este rezolvata numeric folosind metoda elementelor finite. Pentru sistemul analizat (Fig. 1) conditiile la capete in semi-planul z < 0 sunt mixte (de tip Dirichlet si Neumann), corespunzatoare liniei poligonale numerotate (vezi J. Appl. Phys. 106, 113714 (2009).

Marimea  $V^{S/D}(r)$  fixeaza conditia la capete pentru contactele de sursa si drena. Aceastea sunt date de potentialul radial self-consistent corespunzator unui fir infinit dopat n++, care este totodata potential asimptotic in cele doua contacte. Distributia exacta este dedusa in sectiunea urmatoare.  $V_g$  reprezinta tensiunea aplicata pe poarta, relativ la contactul impamantat (sursa).

# 2) <u>Obtinerea potentialului self-consistent si densitatea de sarcina electronica pentru problema de</u> imprastiere 2-dimensionala;

Procedura iterativa de rezolvare a sistemului cuplat de ecuatii, Schrödinger si Poisson, presupune un mixaj liniar intre energia potentiala  $W_{sc}$  si potentialul electrostatic V dat de ecuatia Poisson

$$W_{\rm sc}(r,z) = (1 - f_{\rm mix}) W_{\rm sc}(r,z) + f_{\rm mix} \ eV(r,z).$$
(16)

Parametrul de convergenta este definit pentru seturile de puncte  $\bar{W}_{sc}$  si  $\bar{V}$ :

$$\mathcal{C} = \frac{\|\bar{W}_{\rm sc} - e\bar{V}\|_{\infty}}{\min(\|\bar{W}_{\rm sc}\|_{\infty}, \|e\bar{V}\|_{\infty})},\tag{17}$$

unde  $||x||_{\infty} = \sup_n \{|x_n|\}$ . Prin aceasta definitie se urmareste limitarea erorii maxime relative in punctele de interes (regiunea de imprastiere).

Pentru a obtine potentialul self-consistent si densitatea de sarcina electronica in cazul structurii de tip tranzistor cilindric, s-au desfasurat trei etape:

#### (a) Fir infinit cu dopare n++

Se considera un fir infinit cu dopare n++ si se calculeaza potentialul radial self-consistent  $V^{S/D}(r)$ . Schema de calcul self-consistent are ca punct de pornire alegerea energiei potentiale  $W^{S/D}(r) = 0$ . Astfel, modurile proprii  $E_{\perp}^{nm}$  pot fi determinate. In continuare, la fiecare iteratie, energia Fermi este calculata astfel incat

$$N_{\rm d} = \frac{2}{\pi R^2} \int_0^{E_{\rm F}} dE \, \sum_{n,m} g_{\rm 1D} (E - E_{\perp}^{nm}), \qquad (18)$$

unde

$$g_{1\rm D}(E) = \frac{m^{*1/2}}{\sqrt{2\pi\hbar}} \frac{\mathcal{H}(E - E_{\perp}^{nm})}{\sqrt{E - E_{\perp}^{nm}}}$$
(19)

este densitatea de stari 1-dimensionala pentru particule cu spin, pentru o directie a vectorului de unda in directia  $z \ (k_z > 0)$  si  $\mathcal{H}(E)$  este distributia Heaviside. Datorita dopajului puternic, semiconductorul n++ este degenerat si benzile generate de impuritati se suprapun cu banda de conductie, ceea ce conduce la energii de ionizare mici. De aceea putem presupune ca toti donorii semicondutorului degenerat sunt ionizati.

Rezultatele obtinute pentru energia potentiala self-consistenta,  $W^{S/D}(r)$ , precum si pentru densitatea de electroni,  $n^{S/D}(r)$  sunt prezentate in Fig. 2. Factorul de mixing folosit este  $f_{mix} = 0.1$ , iar pentru parametrul de convergenta s-a impus conditia  $C < 10^{-9}$ . Conditia de anulare a functiei de unda la r = R comprima sarcina negativa in nanofir, introducand un salt in energia potentiala de 0.151 eV. Pentru potentialul self-consistent obtinut, energia Fermi este  $E_F = 0.361 eV$ . Exista numai 5 moduri proprii astfel incat  $E_{\perp}^{nm} \leq E_F$ . Numarul cuantic azimutal m poate lua valorile  $0, \pm 1, \pm 2, \pm 3$ , in timp ce numarul cuantic n corespunzator directiei radiale are doua valori numai pentru m = 0. Maximul larg in graficul densitatii de electroni in jurul valorii r = 3nm este consecinta suprapunerii contributiilor modurilor cu  $m \neq 0$ , care sunt similare functiilor Bessel corespunzatoare. De aceea este important de remarcat ca, desi doparea n++ are valori relativ mari, datorita faptului ca raza firului este mica, numarul redus de moduri tranversale produce un potential radial neuniform. Aceasta situatie contrasteaza cu imginea clasica a contactelor perfect ecranate.

#### (b) Fir infinit cu dopare n++ si o regiune finita intrinseca

In aceasta a doua etapa, este introdusa o regiune finita intrinseca, de lungime  $L_i$  in firul infinit dopat n++. Densitatea de sarcina mobila este construita in aproximatia Hartree, folosind funtiile de unda (de imprastiere)



Figure 2: (Stanga) Energia potentiala self-consistenta a firului dopat, infinit. Sageata marcheaza pozitia nivelului Fermi. Liniile punctate reprezinta energiile modurilor proprii perpendiculare  $E_{\perp}^{nm}$ . (Dreapta) Densitatea de electroni (cercuri) relativ la desitatea de sarcina pozitiva a donorilor ionizati (linie intrerupta).



Figure 3: Energia potentiala self-consistenta  $W_{\rm sc}$  (stanga) si densitatea de electroni  $n_{\rm sc}/N_{\rm d}$  (dreapta) pentru nano-firul dopat n++, avand o regiune intrinseca de lungime  $L_{\rm i} = 8nm$ .

ale sistemului cuantic deschis:

$$\rho(r,z) = e \int_0^{E_{\rm F}} dE \sum_{s,n,m} g_{\rm 1D}(E - E_{\perp}^{nm}) \times 2L_z |\Psi_{nm}^{(s)}(r,z;E)|^2.$$
(20)

In suma tripla, s ia valorile 1 si 2 pentru sursa si drena, in timp ce n, m indeplinesc conditia  $E_{\perp}^{nm} \leq E$ . Aceasta suma mai este cunoscuta si sub numele de densitate locala de stari.

Graficele in coordonate (r, z) realizate pentru energia potentiala  $W_{\rm sc}(r, z)$  si densitatea de electroni  $n_{\rm sc}(r, z)$  in regiunea de imprastiere, in cazul unui fir cu lungimea regiunii intrinseci  $L_{\rm i} = 8nm$  sunt descrise in Fig. 3. Cateva sectiuni pentru r = 0, r = R and z = 0 pentru  $L_{\rm i} = 4nm$ , 8nm sunt prezentate comparativ in Fig. 4. Ambele potentiale self-consistente au fost obtinute pentru un parametru de convergenta  $C < 10^{-6}$ , folosind o baza cu  $N_{\rm br} = 32$ ,  $N_{\rm bz} = 32$  componente. Functiile de unda au fost obtinute pentru un numar  $N_{\rm E} = 500$  energii in intervalul  $[E_{\perp}^{00}, E_{\rm F}]$ . Asa cum era de asteptat, regiunea intrinseca introduce o bariera in energia potentiale a firului omogen dopat n++. Se poate observa ca, pentru ambele structuri, maximul energiei potentiale ramane sub energia Fermi, ceea ce implica faptul ca nano-firele prezinta o conductie relativ buna. Pentru sistemul cu regiune intrinseca mai mare, bariera este mai inalta, iar densitatea de sarcina electronica in bariera mai scazuta. S-a stabilit ca, prin reducerea numarului de energii utilizate sub valoarea  $N_{\rm E} = 500$ , procedura self-consistenta nu mai converge in cazul sistemului cu  $L_{\rm i} = 8nm$ . In general, pentru bariere mai largi, rezonantele de tip Fabry-Perot au timpi de viata mai mari si, de aceea, un grid mai fin in energie este necesar.

Oscilatiile vizibile in ambele marimi self-consistente calculate,  $W_{\rm sc}(r, z)$  si  $n_{\rm sc}(r, z)$ , sunt oscilatii de tip Friedel, care apar din cauza reflexiilor undelor electronice la bariera, in special in cazul electronilor cu energii mici. Pentru a asigura o conexiune lenta intre lead-uri si regiunea de imprastiere, potentialul si sarcina in interiorul regiunii de imprastiere la interfetele cu leadurile sunt fixate la valori egale cu cele din lead-uri. Cele doua regiuni au o dimensiune liniara de 10nm in lungul directiei z.

#### (c) Tranzistor nanofir

In a treia etapa este adaugata poarta cilindrica care infasoara firul. Cu aceasta este introdusa functionalitatea de tranzistor. Pornind de la potentialele self-consistente obtinute la punctul (b) sunt calculate in continuare



Figure 4: Enegia potentiala self-consistenta  $W_{\rm sc}$  (graficele superioare) si densitatea de electroni  $n_{\rm sc}/N_{\rm d}$  in directie radiala si longitudinala, pentru firul infinit cu regiune intrinseca de 4nm (linii continue) si 8nm (linii intrerupte). Sagetile marcheaza pozitia nivelului Fermi.

potentialele corespunzatoare sistemului cu tensiune  $V_q$  aplicata pe poarta.

Asa cum s-a indicat anterior, tranzistorul este in stare ON (conductanta sursa-drena mare) cand nu exista tensiune aplicata pe poarta. Aplicand un potential negativ pe poarta, bariera introdusa de regiunea intrinseca se mareste, iar conductanta scade. Rezultatele sunt indicate in Fig. 5 (stanga), obtinute pentru  $C < 10^{-3}$ , folosind o baza formata din  $N_{\rm br} = 32$ ,  $N_{\rm bz} = 64$  elemente. Curbele reprezinta energia potentiala  $W_{\rm sc}$  in directie radiala pentru z = 0. Pe masura ce  $V_g$  descreste, inaltimea barierei ( $W_{\rm sc}(r)$ ) creste, in special in zonele radial periferice unde actiunea portii devine din ce in ce mai importanta. Sistemul cu regiune intrinseca mai mare ( $L_{\rm i} = 8nm$ ) releva un mai bun control exercitat de poarta cilindrica, prin faptul ca energia potentiala este mai ridicata in jurul valorii r = 0. O situatia diferita se regaseste in cazul tranzistorului cu regiune intrinseca mai mica ( $L_{\rm i} = 4nm$ ), unde campul electric generat de poarta este mai bine ecranat datorita concentratiei mari de electroni localizati in regiunea intrinseca.

### 3) Determinarea caracteristicii I-V in limita balistica;

In regim liniar sursa-drena ( $\Delta V_{SD} \rightarrow 0$ ) se poate defini o conductanta sursa drena, care in regim balistic este data de

$$G_{\rm SD} = \frac{\Delta I_{SD}}{\Delta V_{SD}} = \frac{2e^2}{h} \sum_{n,m} T_{nm}^{\rm SD}(E_{\rm F}),\tag{21}$$

pentru n, m astfel incat  $E_{\perp}^{nm} \leq E_{\rm F}$ , unde  $T_{nm}^{\rm SD}(E_{\rm F}) = \sum_{n'} \tilde{T}_{nm,n'm}^{\rm SD}(E_{\rm F})$  este transmisia totala sursa-drena evaluata la energia Fermi pentru modul perpendicular (n, m). Pentru un numar cuantic m fixat, marimile  $\tilde{T}_{nm,n'm}^{\rm SD}(E)$  reprezinta coeficientii de transmisie intre modul n in sursa si fiecare mod n' in drena, calculate cu ajutorul matricii S.

In Fig. 5 sunt reprezentate comparativ conductantele sursa-drena pentru cele doua marimi  $L_i$  ale regiunilor intrinseci. Datele numerice indica faptul ca, daca regiunea intrinseca este redusa la jumatate,  $G_{SD}$  creste cu 3 ordine de marime, datorita tunelarii sursa-drena.

Coeficientul de transmisie calculat numeric este sensibil la numarul de componente de baza in directia z. De aceea potentialele self-consistente si conductanta au fost calculate marind numarul de componente de la  $N_{\rm bz} = 64$  la  $N_{\rm bz} = 128$ . Se poate observa ca rezultatele obtinute cu  $N_{\rm bz} = 64$  sunt relativ precise, in contextul in care marimea de interes,  $G_{\rm SD}$ , variaza mai mult de 6 ordine de marime. Pentru structura simulata, modul m = n = 0 are cea mai mare contributie in conductanta, deoarece are cea mai mare enerie cinetica de-a lungul axei z si de aceea probabilitatea cea mai mare de a tunela in drena. Panta graficelor din Fig. 5 reprezinta un indicator important in analiza tranzistorului, prin trecerea din starea de conductie (ON) in starea OFF, fiind un element esential de urmarit in scalarea nanotranzistorilor.



Figure 5: (Stanga) Energia potentiala self-consistenta  $W_{\rm sc}$  in regiunea de imprastiere, pentru tensiuni diferite aplicate pe poarta  $V_g = -0.5V, -0.6V, -0.7V, -0.8V$  si doua regiuni intrinseci de lungime  $L_{\rm i} = 4nm$  (linie continua) si 8nm (linie intrerupta). Liniile punctate corespund potentialelor self-consistente in cazul firelor fara poarta. (Dreapta) Conductanta sursa-drena  $G_{\rm SD}$  pentru  $L_{\rm i} = 4nm$  si 8nm. Triunghiurile reprezinta date obtinute cu o baza mai extinsa,  $N_{\rm bz} = 128$ . (Dreapta) Curentul de drena  $I_{\rm D}$  vs. tensiunea aplicata pe drena  $U_{\rm SD}$ , pentru diferite valori ale tensiunii de poarta  $V_{\rm g}$ .

Regimul neliniar sursa-drena este analizat pentru structura cu  $L_i = 4nm$ , in vecinatatea zonei de tranzitie de la regimul ON ( $V_g = -0.5V$ ) la regimul OFF ( $V_g = -0.7V$ ). Ecuatia Poisson este rezolvata cu conditiile la capete  $V^S$  si  $V^D$  pentru sursa si, respectiv drena, avand relatia  $V^D = V^S + U_{SD}$ . Cum era de asteptat, panta carateristicii I-V scade pe masura ce tensiunea aplicata pe drena  $U_{SD}$  creste. Mecanismul cuantic de saturatie este indicat in lucrarea [G. A. Nemnes et al., J. Appl. Phys., 98, 084308 (2005)]. Intrucat regiunea intrinseca are o lungime foarte redusa, se observa doar tendinta de quasi-saturare a curentului de drena.

#### 4) Implementarea algoritmului 3-dimensional pentru problema de imprastiere.

Pentru rezolvarea problemei de imprastiere 3-dimensionale este folosita baza ortonormata  $a_{ijk}(r, z, \theta) = u_i(r)v_j(z)w_k(\theta)$ , cu

$$u_i(r) = \frac{\sqrt{2}}{RJ_{p+1}(\alpha_{ip})} J_p\left(\alpha_{ip}\frac{r}{R}\right), \quad 1 \le i \le N_r$$
(22)

$$\psi_j(z) = \begin{cases} \frac{1}{\sqrt{2Z}}, & j = 0\\ \frac{1}{\sqrt{Z}} \cos\left[\frac{j\pi}{2Z}(z+Z)\right], & 1 \le j \le N_z \end{cases}$$
(23)

$$w_k(\theta) = \begin{cases} \frac{1}{\sqrt{2\pi}}, & k = 0\\ \frac{1}{\sqrt{\pi}} \exp(ik\theta), & 1 \le |k| \le N_\theta \end{cases}$$
(24)

 $J_p(r)$  este functia Bessel de ordin p, iar  $\alpha_{ip}$  sunt zerourile functiilor  $J_p(r)$ . In continuare vom lua p = 0, pentru a asigura o functie de unda nenula pe axa firului. Aceasta baza ortonormata este folosita pentru determinarea functiilor Wigner-Eisenbud, ceea ce la randul lor constituie o baza pentru functiile de unda de imprastiere. Numarul elementelor din baza este  $N_b = N_r \times N_z \times (2N_{\theta} + 1)$ .

O aplicatie pentru problema de imprastiere 3-dimensionala o constituie firul dopat n++ avand o regiune de imputati in exces, care inlatura simetria cilindrica si translationala. Vom presupune ca regiunea cu impuritati are forma sferica. Forma exacta a regiunii nu este esentiala pentru aspectele calitative ce urmeaza a fi discutate. Impuritatile pot fi donori sau acceptori, care introduc mici perturbatii de potential  $\Delta W$  cu semne diferite. In acest model relativ simplu, energia potentiala a firului devine:

$$W(\vec{r}) = \begin{cases} W_{\rm sc}(r) + \Delta W, & \vec{r} \in \mathcal{D}_S \\ W_{\rm sc}(r), & \vec{r} \notin \mathcal{D}_S \end{cases},$$
(25)



Figure 6: Transmisie sursa-drena vs. energie totala, pentru o concentratie de dopaj n++  $N_{\rm d} = 10^{20} cm^{-3}$ si diferite potentiale perturbatoare  $\Delta W = \pm 0.1, \pm 0.2 eV$ .  $T_{\rm SD}$  creste in pasi de 1 (m = 0) sau 2 ( $|m| \neq 0$ ). Pozitiile treptelor sunt energiile modurilor perpendiculare  $E_{\perp}^{nm}$ . In inset este descrisa in detaliu transmisia primelor moduri.

unde  $\mathcal{D}_S$  este un domeniu sferic de raza  $R_0$  centrat in  $\vec{r}_0$ .  $W_{\rm sc}(r)$  reprezinta energia potentiala self-consistenta a firului nedeformat.

In Fig. 6 este descrisa transmisia sursa-drena  $T_{\rm SD}$  pentru un nano-fir cu dopare  $N_{\rm d} = 10^{20} cm^{-3}$ , pentru cele doua tipuri de impuritati, raza domeniului find  $R_0 = 2nm$ , plasat la  $|\vec{r}_0| = 2.5nm$  de axa firului. In graficul superior, pentru  $\Delta W < 0$  (defect de tip donor), se observa caderi bruste ale conductantei, inainte de startul fiecarui platou. Aceasta se explica prin faptul ca un mod cu o anumita energie cinetica perpendiculara ajunge intr-o regiune cu energie potentiala mai mica si, deoarece energia totala este conservata acesta se poate imprastia intr-un mod perpendicular superior care corespunde insa unui mod evanescent in cele doua contacte. In graficul inferior, perturbatiile in potential corespund unor regiuni de tip acceptor,  $\Delta W > 0$ , care joaca rolul unor contrictii in nano-fir. Treptele in transmisie (conductanta) sunt rotunjite, insa dependenta monotona de energie este pastrata.

#### Anul 2011

Obiectiv unic: Introducerea unei impuritati plasate arbitrar si determinarea modificarilor in caracteristica I-V

Activitati:

1) Implementarea unui algoritm eficient de calcul a primelor valori proprii in cazul matricilor mari

 $cu\ multe\ elemente\ nule$ 

2) Caracterizarea modificarilor in caracteristica I-V datorate imprastierii elastice pe impuritate (Fig. 6)

Rezultatele prezentate in Fig. 6 au fost obtinute folosind  $N_r = N_z = 2N_\theta = 16$  componente de baza, iar toate cele  $16 \times 16 \times 17$  valori proprii calculate au fost incluse in sumarea din ec. (8). Pentru a demonstra ca numai o fractiune din numarul total de valori proprii este necesara pentru a obtine o buna reprezentare a primelor moduri, am adaugat in Fig. 7 (stanga) seturi suplimentare, in care sumarea s-a facut pentru 200, respectiv 400 de valori proprii. Se poate observa ca, desi acestea reprezinta numai 5% si, respectiv, 10% din numarul total de valori proprii calculate, exista inca o buna acuratete a rezultatelor. Folosind algoritmul QR implementat de LAPACK, timpul de diagonalizare este proportional cu  $N_b^3$  ( $N_b$  este numarul elementelor din baza).

In continuare se va compara atat acuratetea cat si timpul de calcul, folosind implementarea algoritmului de diagonalizare bazat pe metoda Arnoldi cu restart implicit (IRAM). Sunt calculate primele 400 de valori proprii pentru doua alegeri privind numarul elementelor din baza,  $N_b = 16 \times 16 \times 17 = 4352$  si, respectiv,  $N_b = 32 \times 32 \times 17 = 17408$ . Criteriul de convergenta pentru valorile proprii, tol, care reprezinta acuratetea



Figure 7: (Stanga) Acuratetea calculului transmisiei sursa-drena. Grafic principal: valorile proprii sunt calcualte folosind algoritmul QR, avand  $N_b = 4352$  elemente de baza; un numar de 4352, i.e. toate (linie continua), 400 (linie punctata) si 200 (linie intrerupta) de valori proprii au fost considerate in sumarea din ec. (8). Inset stanga: primele 400 de valori proprii sunt calcualte folosind IRAM, pentru  $N_b = 4352$  (linie punctata) and  $N_b = 17408$  (linie intrerupta). Inset dreapta: valorile proprii Wigner-Eisenbud  $\epsilon_l$  vs. index l, corespunzator datelor din insetul stanga. (Dreapta) Coeficient Seebeck vs. temperatura pentru  $\Delta W = -0.2eV$ ,  $N_d =$  $1.5 \times 10^{19} cm^{-3}$  (graficul superior) and  $N_d = 4.5 \times 10^{19} cm^{-3}$  (graficul inferior), corespunzator ec. (27) (linie continua) si aproximatia pentru temperaturi joase (28) (linie intrerupta). Inseturile indica variatia conductantei in jurul nivelului Fermi (linia veritcal punctata), de la T = 0K (linie continua) la T = 100K (linie intrerupta).

relativa a fost stabilit la 0.001. Astfel, avem  $|\lambda_c - \lambda_t| < tol |\lambda_c|$ , unde  $\lambda_t$  si  $\lambda_c$  sunt valorile proprii adevarate si, respectiv, cele calculate. Tipic, reducerea valorii tol conduce la sporirea timpului de calcul. Pe de alta parte, fixarea unei valori prea mari conduce la eliminarea unora dintre valorile proprii, in cazul in care acestea sunt apropiate. Se poate vedea din insetul (dreapta) din Fig. 7 (dreapta) ca discrepantele apar in jurul valorilor de 0.75eV si 0.4eV, ceea ce are consecinte in acuratetea transmisiei (insetul stanga). Chiar si pentru cazul in care avem un numar mare de componente de baza, se obtine o buna descriere a primelor 3-4 moduri. Folosind metoda Arnoldi, timpul de calcul este redus de aproximativ 25 de ori, fata de algoritmul standard QR.

Ca o aplicatie, este calculat coeficientul Seebeck in fire cu impuritati. Pentru calculul acestui coeficient, in limita balistica, este necesara functia de transmisie (conductanta). In regim liniar, avem:

$$G(\mu, T) = \frac{2e^2}{h} \int_{-\infty}^{\infty} dE \left(-\frac{\partial f_{\rm FD}}{\partial E}\right) T_{\rm SD}(E), \qquad (26)$$

$$S(\mu,T) = \frac{1}{eT} \frac{\int_{-\infty}^{\infty} dE \left(\frac{\partial f_{\rm FD}}{\partial E}\right) (E-\mu) T_{\rm SD}(E)}{\int_{-\infty}^{\infty} dE \left(\frac{\partial f_{\rm FD}}{\partial E}\right) T_{\rm SD}(E)},\tag{27}$$

unde  $f_{\rm FD}$  este distributia Fermi-Dirac. Folosind dezvoltarea Sommerfeld, expresia (27) devine in limita temperaturilor mici relatia Cutler-Mott:

$$S^{CM}(\mu, T) = -\frac{\pi^2 k_{\rm B}^2 T}{3e} \frac{\partial \ln G}{\partial \mu}.$$
(28)

Consideram firul cu regiunea de impuritate de tip donor, cu potentialul de perturbatie maxim (in modul),  $\Delta W = -0.2eV$ . In Fig. 7 este redata dependenta coeficientului Seebeck ca functie de temperatura, pentru doua probe diferite, ce corespund doparilor  $N_d$ :  $1.5 \times 10^{19} cm^{-3}$  ( $E_F = 0.190eV$ ) and  $4.5 \times 10^{19} cm^{-3}$  ( $E_F = 0.342eV$ ). Parametrul  $N_d$  a fost ales astfel incat nivelul Fermi este situat in regiuni cu conductanta diferentiala diferita: negativa pentru prima proba si pozitiva pentru a doua (vezi inset). Semnul coeficientului Seebeck depinde de derivata logaritmului conductantei G, in raport cu potentialul chimic. De aceea, in astfel de cazuri, in care este prezenta conductanta diferentiala negativa, modificari mici in dopare pot induce coeficienti Seebeck cu semne diferite. Mai mult, crescand temperatura, se poate observa din Fig. 7 (upper plot) ca  $\partial \ln G/\partial \mu$  se mareste si chiar schimba semnul. Astfel, este posibila observarea de coeficienti Seebeck cu semne diferite in aceeasi proba variind temperatura. In graficul inferior, ce corespunde unui dopaj de  $4.5 \times 10^{19} cm^{-3}$ , panta  $\partial \ln G/\partial \mu$  descreste cu cresterea temperaturii, iar coeficientul Seebeck creste subliniar.

# Concluzii:

# Anul 2009:

Obiectivul unic al acestei etape a fost realizat in totalitate, obtinandu-se functiile de imprastiere pentru potentialul radial simentric al tranzistorului. In acest scop, au fost obtinute elementele de matrice ale Hamiltonianului, matricea S cu ajutorul formalismului matricii R si a fost elaborat codul C/MPI pentru obtinerea transmisiilor si functiilor de unda.

# Anul 2010:

Obiectivele (1-4) ale etapei a II-a au fost realizate in totalitate. Algoritmul cu diferente finite de rezolvare a ecuatiei Poisson a fost implementat pentru geometria cilindrica. Utilizand codul de calcul a functiilor de unda de imprastiere realizat in Etapa I, schema de calcul self-consistent a fost implementata. Sunt obtinute astfel potentialul si densitatea de sarcina pentru structuri de tip tranzistor cu poarta cilindrica. Efecte ale ecranarii in sistemele cuatice deschise analizate sunt puse in evidenta. Caracteristica I-V a fost analizata prin intermediul conductantei sursa-drena determinata in regim liniar cu ajutorul functiilor de transmisie. Esta indicata si analizata caracteristica de trecere de la starea ON la starea OFF a tranzistorului. Regimul neliniar sursa-drena a fost analizat, observandu-se o tendinta de quasi-saturatie a curentului de drena. Codul de calcul al functiilor de imprastiere este ulterior extins la cazul 3-dimensional. Este obtinuta functia de transmisie in structuri cu exces de impuritati, punandu-se in evidenta comportamentul calitativ diferit in cazul impuritatilor de tip donor si, respectiv, acceptor.

#### Anul 2011:

Este prezentata o abordare bazata pe metoda Arnoldi pentru determinarea sistemului de valori si vectori proprii, necesar in rezolvarea ecuatiei Schrödinger cu conditii asimptotice de imprastiere, in formalismul matricii R. Timpul de calcul este redus semnificativ, inconditiile in care se obtine o buna acuratete in descrierea transmisiei corespunzatoare primelor moduri. Analiza firelor nanostructurate indica comportamente calitativ diferite: in cazul impuritatilor de tip acceptor, transmisia ideala in trepte este rotunjita, la limita obtinandu-se o dependenta aproximativ liniara; in cazul impuritatilor de tip donor, minimele obtinute in transmisie au drept consecinta variatia semnului coeficientului Seebeck. Mai mult decat atat, acesta se poate schimba odata cu variatia temperaturii.

Obiectivele proiectului au fost realizate in totalitate. Suplimentar, tematica sistemului electronic in interactie in structuri de tip fir a fost abordata si extinsa din perspectiva tehnicilor specifice statisticii fractionare de excluzione cat si din perspectiva DFT si a calculelor atomistice.

#### In cadrul proiectului, au fost publicate urmatoarele lucrari ISI:

[1] G.A. Nemnes, L. Ion, S. Antohe, J. Appl. Phys. 106, 113714 (2009).

[2] G.A. Nemnes, L. Ion, S. Antohe, Physica E 42, 1613 (2010).

[3] G.A. Nemnes, D. V. Anghel, J. Stat. Mech. P09011 (2010), arXiv:1007:4491

[4] T.L. Mitran, Adela Nicolaev, G.A. Nemnes, L. Ion, S. Antohe, Computational Materials Science 50 (2011) pp. 2955-2959.

#### De asemenea, a fost publicat capitolul de carte:

[5] "Ballistic transistors: From planar to cylindrical nanowire transistors",
G.A. Nemnes, U. Wulf, L. Ion and S. Antohe,
Trends in nanophysics, Springer (2010), ISBN 978-3-642-12069-5 (2010);

Articol *under review*: **G.A. Nemnes**, C. Visan, S. Antohe, Thermopower of atomic-sized würtzite AlN wires, Physica E (minor revision)

Articol *in preparation*: C. Visan, T.L. Mitran, A. Nicolaev, G.A. Nemnes, L. Ion, S. Antohe, Ab initio study of defects and charge transport in AlN nanowires

# Numarul de articole ISI prevazut este 2. Numarul de articole ISI realizat este 4. Factorul de impact cumulat al publicatiilor este $\sim 7.4$ .

Director project RP, George Alexandru NEMNES