弹道 MOSFET 中栅隧穿电流的自洽计算

周 松,蒋建飞,蔡琪玉

(上海交通大学微纳米科学技术研究院,上海 200030)

摘 要: 本文用非平衡 Green 函数方法和模式表象技术对弹道 MOSFET 中的栅隧穿电流进行了研究.为了简化 计算,我们把栅分解成一系列的小栅并用相应的自能项来概括它们.计算结果表明栅电势和栅绝缘层厚度是起主导作 用的因素.尽管沟道区态密度的复杂变化和硅层的厚度对栅隧穿电流也有影响,但并不显著.

关键词: 非平衡 Green 函数;模式表象;隧穿; MOSFET 数值模拟

中图分类号: TN301 文献标识码: A 文章编号: 03722112(2005)022030203

Sel2Consistent Calculation of Gate Tunneling Current in Ballistic MOSFETs

ZHOU Song, JIANG Jian2fei, CAI Q2yu

(Research Institute of Mico/Nano Science and Technology, Shanghai Jiaotong University, Shanghai 200030, China)

Abstract: The gate tunneling current was calculated in the present paper by using non2 equilibrium Green s function formal2 ism. To simplify computation, the gate was decomposed into a series of small gates and taken corresponding self2 energies into account. The results show that the voltage and thickness of gate are crucial factors. Although the variation of density of states in channel and the thickness of silicon body have some effects, they are not significant.

Key words: non equilibrium Green. s function; mode space representation; tunneling; MOSFET modeling

1 引言

随着 MOSFET 技术的进步, 栅绝缘层变得越来越薄, 最近 甚至达到了 0.8 个纳米. 薄的绝缘层能够降低 MOSFET 中的 短沟道效应,诸如阈值电压的起伏和漏诱导的势垒降低,但另 一方面,随之而来的高的栅隧穿电流将大大增加器件的关态 电流并减小 Ion/ Ioff的比例,从而给按比例缩小设置了一个极 限.一些文章已经讨论了这个问题[14]并且也得到了一些有 价值的结果.然而这些文章要么使用了 Fowle2 Nordheim 模型, 要么不考虑器件沟道中载流子的非平衡分布(当然,在尺寸较 大的器件中这样做是没有什么问题的),但是我们知道 Fowled Nordheim 模型只适用于三角形势垒,并不适用于极薄的绝缘 层和低电压下工作的器件,而这正是我们所要讨论的情形.同 时,弹道MOSFET 沟道中载流子是处于高度的非平衡状态的, 因而也是不能不考虑的.为了刻画弹道 MOSFET 沟道的中的 非平衡分布,简化的 Green 函数 方法是一个很好的选择^[5].这 个方法对计算时间和内存的要求都很高,幸运的是由 Purdue 研究组提出的模式表象的技术能够给它带来很大的简化[6]. 在 Z Ren 等人的文章[7] 中, 他们用非平衡 Green 函数方法和 模式表象的技术对 10 个纳米的双栅 MOSFET 进行了详细的 研究,但是当他们处理到栅隧穿电流的时候又转而求助于前 面提到的 Fowler2Nordheim 模型. 因此本文的目的就是直接使 用非平衡 Green 函数方法和模式表象技术对栅 隧穿电流进行 自洽计算,从而避免前面所述的问题.

2 方法

图 1 给出了我们模拟的器件结构. 其中沟道方向沿[100] 晶向, 取为 x 轴. 高度方向也为[100] 晶向, 取为 z 轴. 源和漏

是 n 型掺杂的半导体硅, 掺杂浓度为 3e20/ cm³,从 而平衡态下的 Fermi 能级 为 150meV. L= 12nm 是沿 [100] 晶向的沟道长度.沟 道区为无掺杂的本征硅, 厚度为 3nm 栅绝缘 层介 质为 SiO₂. 金属栅 的功函 数取为 4. 25eV. 源、漏的扩



展部分当成完全的吸收端来处理.

我们使用文[5]中描述的简化的非平衡 Green 函数方法 来进行计算. 在弹道情况下这种方法就相当于解具有开放边 界条件的 Schft dinger 方程. 就像在文[6]中一样,在沟道方向 (x方向)我们采用差分离散,在z方向采用模式表象,而y方 向当成是无限长的. 使用模式表象技术的意义在于它把一个 二维的问题分解成了两个一维的问题.这一点可在本节的后 面部分得到理解. 描写源、漏的自能为:

收稿日期: 200420223; 修回日期: 2004208220

基金项制。对理图家良然科学基金(Nonfile 9920), 占准在M基金(No 28002) hing House. All rights reserved. http://www.cnki.net

(3)

邻的两点之间的耦合矩阵元.由于是等步长的差分离散,对任 意的 x, V_{x,x+1}为常数.g^c₅、g^c_b 是源和漏的表面推迟 Green 函 数.一般而言,这种表面推迟 Green 函数可从任意的初值开始 通过自迭代计算出^[8].在一维的情况下,分析求解也是可以 的:

$$g_{S}^{r} = \frac{-2V_{x,x+1} + E + iG - U_{S} + \sqrt{(E + iG - U_{S})^{2} - 4V_{x,x+} \#(E + iG - U_{S})}}{2V_{x,x+1}^{2}}$$
(2)

$$g_D^r = \frac{-2V_{x,x+1}+E+iG-U_D+\sqrt{(E+iG-U_D)^2-4V_{x,x+}\#(E+iG-U_D)}}{2V_{x,x+1}^2}$$

其中 E 是能量参数, G 代表 0⁺, Us 和 Ub 分别表示源和漏中的静电势.

为了用简化的方式描述栅,我们沿着沟道把栅分解成一 系列的小栅,每个小栅对应一个自能项.这些小栅具有相同的 静电势却又独立地发挥作用.直觉上这好像没有什么改变,但 事实上,这相当于忽略了栅自能项中的非对角项.忽略非对角 项是不严格的,但作为近似计算却值得考虑.从而我们有:

$$\mathbf{E}_{\mathbf{G}\mathbf{x}\mathbf{c}}^{\mathsf{T}} = \mathbf{V}_{\mathsf{G},\,\mathbf{x}} \mathbf{g}_{\mathsf{G},\,\mathbf{x}\mathbf{c}}^{\mathsf{T}} \mathbf{V}_{\mathsf{G},\,\mathbf{x}\mathbf{c}}^{\mathsf{T}} \tag{4}$$

$$g_{Ge}^{t} = \frac{-2V_{Z, Z+1} + E + iG U_{xe} + \sqrt{(E + iG U_{xe})^{2} - 4V_{x, x+} \#(E + iG U_{xe})}}{2V_{Z, Z+1}^{2}}$$
(5)

其中 xc 为沟道区中x 方向上的点, $\sum_{G_x}^r$ 是与沟道区 xc 相连的小 栅的自能项. gGxc 是这个小栅的表面推迟 Green 函数. Vz, z+1 是栅中 z 方向的耦合矩阵元. VG, xc 是沟道中 xc 位置与小栅之间的耦合矩阵元. 这个耦合矩阵元 VG, xc 中概括了绝缘层(在 我们的计算中是二氧化硅)的特性,诸如介电常数和厚度等.

器件的推迟 Green 函数是

$$G^{r} = [H_{0} + U + E_{S}^{r} + E_{D}^{r} + E_{G}^{r}]^{-1}$$
 (6)

其中 H_0 = - $\P^2 2m^*$ ² 为动能项(¶为 Planck 常数 h 除以 2P, m* 为电子有效质量), U 为器件中的静电势, E_G^r =

E E¹_{Gx}. 同时我们有扩展函数(Broadening Function)

$$\#_{k} = i [E_{k}^{r} - E_{k}^{r+}], (k = S, D, G)$$
 (7)

以及谱函数
$$A_k = G_k^r \#_k G_k^a, (k = S, D, G)$$
 (8)

从而分别考虑了源、栅、漏的贡献.接下来我们就可以得到二 维的电子分布密度和流过每个小栅的隧穿电流:

$$n_{2D}(x, y) = N \bigoplus_{k}^{E} E_{k} I_{-1/2}(L_{k}-E) A_{k}, (K=S, D, G)$$
 (9)

$$I_{ij} = (-q/h) N O E trace \left(\#_{i}A_{j}(I_{-1/2}(L_{i}-E) - I_{-1/2}(L_{j}-E)) \right)$$

$$(i = x \ i = S \ D) (10)$$

其中 I_{- V2}是 Ferm2Dirac 积分,这个积分概括了所有 y 方向模式的贡献. N₂ 是 2 维态密度常数, q 为电子电荷. 计算程序如下:我们先猜测器件中的初始电势 V(x,z). 用这个初始电势,我们在每个 x 处解一个 z 方向的 Schft dinger 方程(绝缘层与栅的接触面取为无穷高势垒的边界条件),得到波函数 7.(x, C 1994-2010 China Academic Journal Electronic P

z)和子能带(模式)E_i(x),那些最小值小于源、栅、漏中Femi能级的最大值的子能带都要考虑.

- $\frac{\P^2}{2m_z^*}\frac{9^2}{9z^2}$ 7_i(x,z)- qV(x,z)7_i(x,z)= E_i(x)7_i(x,z)(11) 其中 m_z* 是电子沿z方

向的有效质量.

接着,我们对每个 子带用公式(1)~(9)解 x 方向上的 Schfdinger 方程,再用公式(12)得 到三维的电子分布密 度, $n_{3D}(x, z) = n_{2D}(x) |$ 7_i(x,z)|² (12) 有了这个三维的电 子分布密度,在硅和绝 缘层中用标准的 Newtor² Raphson 方法解一个二 维的 Poisson 方程我们就 可以更新最初猜测的静



电势(计算中栅极的功函数固定取为 4.25 eV).这样反复进行 直至收敛.收敛后通过公式(10)就可以得到所需的栅隧穿电 流.详细的计算流程示于图 2.

3 结果及讨论

图 3 中, Tsi 为沟道中的硅体厚度. Tox 为栅氧化层厚度.

从图 3 可以看到,当靠 近漏端时,栅隧穿电流 增加到最大.这一点是 很自然的,但特别的是, 栅隧穿电流并非象我们 可能轻率地认为的那样 都是从漏到源单调地减 小的,而是在沟道中某 处出现了一个最小值, 从而使整个的电流分布 呈现一个 V字形.同时



我们还可以看到,这个栅隧穿电流最小值出现的位置是随着 栅源电压的减小逐渐向源端移动的,并且在栅源电压为零时 移到源端.

图 4 中,随着栅氧化层厚度的增加,栅隧穿电流指数减 小.这一简单的规律表明:虽然沟道中的态密度是影响栅隧穿 电流的复杂因素,但至少在栅氧化层单纯增加这一变化过程 中,态密度的影响并不显著.

图 5 中,随着栅电势的反向增加,一开始栅隧穿电流增加 得很快,中间慢慢变缓,最后趋于比较稳定的上升.这样一种 变化过程表明,有两种因素制约着栅隧穿电流:有效的绝缘层 厚度和栅电势.之所以称之为是有效的绝缘层厚度是因为这 个厚度中的一部分并不是真实的绝缘层,而是 z 方向的量子 局限造成的电子离开绝缘层的距离(见图 6).我们从图 4 中 101

101

10

10

F2=0(V) Vd+0.5(V) Fies-1.0(V)

260

下栅

SiO,

Toxin2 Seet

Nd-NdB +01am⁴ Nd-BF +Nd-BF =3e20fan

P=0(V), P=0.60/0, P==-1.0(V)

N#·讀 =N#·篇 =362(N#·問題 =0km⁴ F#=0/V1.F#+0.5(V)

Trivine

PerV

图 5 Jg-Vg曲线

电子波函数

6

厚度/nm

图 6 几个较低模式的波函数

Tsilen

图 7 Jg-Tsi 曲线

上栅

SiO:

图 4 Jg-Tox 曲线

图7中,栅隧穿电 流密度随着沟道区硅 层的增加,整体上变化 较小(在一个数量级以 内),但在细节上却既 有上升,又有下降.这 对纳米器件的设计者 来说不是一个好消息, 因为一个很可能减小 栅隧穿电流的因素)))沟道区硅层厚度)))的变化并不能确 定地减小栅隧穿电流. 这个现象表明在这-过程中有两种相互竞 争的因素制约着栅隧 穿电流. 第一个是位于 栅、漏 Fermi 能级之间 的模式数,第二个是位



的模式数,空出一些模式荷载栅电流,从而使栅隧穿电流增

加. 总而言之, 当第一 个因素起主导作用的 时候, 栅隧穿电流减 小, 第二个因素起主导 作用的时候, 栅隧穿电 流增加, 而当这两个因 素达到平衡的时候, 栅 隧穿电流就基本不变.





Na-38 =Na-3620cm

Nd-内世 =Olony 751-1月日 =3/8m

> 我们用非平衡 图 8 Fermi能级以下的模式(子能带) Green函数方法和模式 的示意图

表象技术研究了弹道 MOSFET 中的栅隧穿电流.为了简化计算,我们把栅分解成一系列的小栅并用相应的自能项来概括 它们.计算结果展示了几种影响栅隧穿电流的因素,并表明栅 电势和栅绝缘层厚度是起主导作用的因素.尽管沟道区态密 度的复杂变化和硅层的厚度对栅隧穿电流也有影响,但并不 显著.

参考文献:

- [1] Rana F, Tiwari S, Buchanan DA. Sel@consistent modeling of accumu@ lation layers and tunneling currents through very thin oxides [J]. Appl Phys Lett, 1996, 69: 1104- 1106.
- [2] Shen C J, Jang SL. A MOSFET gate current model with the direct tun2 neling mechanism[J]. Solid2State Electronics, 2000, 44: 1819-1824.
- [3] Clerc R, et al. Electrical characterization and modeling of MOS struc2 tures with an ultra2thin oxide[J]. Solid2State Electronics, 2002, 46: 407
 416.
- [4] Pettersson P O, et al. Dependence of the DV curve of a metal insulator semiconductor switch on insulator thickness))) an experimental and theoretical investigation [J]. IEEE Transaction on Electron Devices, 1998, 45: 286-292.
- [5] Datta S. Nanoscale device modeling the Green s function method [J]. Superlattices and Microstructures, 2000, 28: 253-278.
- [6] Ren Z. Nanoscale MOSFETS: physics, simulation and design [D]. Pu2 due University, West Lafayette, IN, Dec, 2001.
- [7] Ren Z, Venugopal R, Datta S, Lundstrom M S. Examination of design and manufacturing issues in a 10 nm double gate MOSFET using nonequilibrium Green. s function simulation [J]. IEDM, 2001. 107-110.
- [8] Damle P. Electronic transport in nanoscale devices: from MOSFETs to molecules[D]. Purdue University, West Lafayette, 1995.

作者简介:

周 松 男,1974年12月出生于贵州余庆,于199321997年在成 都电子科技大学获学士学位,2000年至今在上海交通大学微纳米科 学技术研究院攻读博士学位,主要研究方向为纳米 MOSFET 的数值模 拟. E2mail: zhspine@sjtu. edu. cn.

于源、漏 Fermi 能级之间的模式数(见图 8).

随着沟道区硅层逐渐变薄,各个模式之间的分离将越来越大,这将减少栅、漏 Fermi 能级之间的模式数,从而减小栅隧窒电流;但是另一方面,这又将减少源、漏 Fermi 能级之间

蒋建飞男,上海交通大学微纳米科学技术研究院教授、博士生导师,现在研究兴趣为纳米电子学和介观器件物理.