金刚石烯基晶体管沟道解析模型与电流超敏特性*

甄嘉鹏¹⁾²⁾ 郭斯琳¹⁾ 张丹萍¹⁾²⁾ 巩仁峰¹⁾²⁾ 向自强¹⁾²⁾ 吕克洪¹⁾²⁾ 邱静¹⁾²⁾ 刘冠军^{1)2)†}

1) (国防科技大学智能科学学院,长沙 410073)

2) (国防科技大学,装备状态感知与敏捷保障全国重点实验室,长沙 410073)

(2025年1月2日收到; 2025年1月8日收到修改稿)

新一代检测装备对高灵敏检测器提出了迫切需求. 纵观半导体检测器件的发展现状,目前传统硅基检测器灵敏度及沟道尺寸已不满足未来所需,金刚石烯具有高载流子迁移率、宽带隙等优异性能,其优异的电子特性有望有效提升检测器的灵敏度性能,为下一代检测器发展提供新途径. 但基于金刚石烯的检测机理还尚不明晰. 基于上述问题,本文通过建立晶体管电流沟道理论模型,分析了检测器工作状态下电子流动机制,进一步结合沟道材料电子特性,建立一种基于沟道材料电子流动的晶体管电流理论模型,并开展金刚石烯基晶体管检测器的机理仿真验证、电子特性分析研究,证明了碳基二维材料——金刚石烯在超敏电子检测中的潜力,为新一代高性能检测器的研制提供技术基础.

关键词: 超敏检测器,沟道电子,灵敏度,迁移率 PACS: 72.10.Bg, 61.82.Fk, 73.20.-r, 61.46.-w CSTR: 32037.14.aps.74.20250009

DOI: 10.7498/aps.74.20250009

1 引 言

随着科技的不断发展,新一代检测装备对高灵 敏检测器的需求日益迫切.在航空航天、装备检测 等尖端领域,检测器的性能直接决定设备的检测 精度和可靠性.然而,当前传统硅基检测器由于其 灵敏度的限制和沟道尺寸的瓶颈^[1],已无法满足未 来高灵敏的检测需求.为突破这一瓶颈,研究人员 开始寻求新的材料和技术,以提高检测器的灵敏 度性能.为此,金刚石烯材料因具有高载流子迁 移率和宽带隙等优异性能成为了研究热点,金刚石 烯基检测器有望利用高载流子迁移率和低频噪 声的优势来提高检测器的灵敏度,进而为下一代 高性能检测器的发展提供新的可能.然而,尽管 金刚石烯在检测领域展现出诸多潜力,但其检测 机理仍未完全明晰.当前的研究主要集中于金刚石 烯的制备方法与基本物理特性分析,对于其在实际 检测器中的应用,特别是如何将其优异电子特性转 化为实际检测灵敏度的提升,仍需进行理论探索 研究.

场效应晶体管 (FET) 是检测电路的基本组成 单元之一. 在二维 FET 中, 当半导体表面施加垂 直外加电场时, 半导体沟道会发生带弯曲^[2]. 同时, 二维半导体的载流子在原子级平面内可进行输运 调控, 这使得二维 FET 成为检测灵敏性提升的理 想选择^[3]. 其中具有代表性的二维材料石墨烯, 具 有卓越的电子和机械性能, 在高性能检测灵敏器件 等领域被寄予厚望^[4]. 但石墨烯也被认为是半金属 的零带隙材料^[5], 该特性限制了其应用, 特别是在

* 国家自然科学基金 (批准号: 52275555) 和湖南省自然科学基金 (批准号: 2024JJ6476) 资助的课题.

[†] 通信作者. E-mail: liu342@nudt.edu.cn

^{© 2025} 中国物理学会 Chinese Physical Society

半导体技术中的应用^[6].为此,寻找兼具高载流子 迁移率和带隙的二维半导体是实现超灵敏检测的 可行性方案.近年来,研究人员发现,石墨烯的同 素异形体——金刚石烯可兼具所需特性 (如宽带 隙、高载流子迁移率、极高导热率等)^[7,8].因此,以 金刚石烯作为核心沟道材料有望在超灵敏检测领 域实现应用突破.

目前,国内外在超敏晶体管检测器的结构设 计、器件性能与材料研究等方面已有一些研究成果[9,10], 但大部分研究主要关注于通过替换或改善栅极/沟 道材料、优化栅极结构等方面来提升器件的检测能 力,对于超敏检测的机理及碳基低维晶体管的性能 等方面还缺乏探索.因此,本文首先从晶体管超敏 检测工作原理出发,针对沟道材料中电子工作状 态,构建表面电位及电子分布模型,深入分析其电 子分布特性,针对性提出经典晶体管沟道电子理论 与二维材料电子特性相结合的二维材料晶体管电 流理论模型. 以此为基础, 进一步开展理论模型的 计算验证,量化对比不同基底材料晶体管器件的电 流灵敏度,证实了金刚石烯基超敏检测的可行性, 为实现金刚石烯基超敏检测提供理论指导与技术 支撑,对新一代碳基超敏检测器件的设计和应用具 有重要意义.

2 超敏检测理论模型

2.1 低维晶体管沟道解析模型及机理

在晶体管工作时,考虑正常工作状态.当漏极 电压高于漏极饱和电压时,漏极结点附近电场高于 临界场强,使得载流子速度饱和.如图1所示,定 义 *L*_D区域为饱和区域. *E*_B, *E*₀和 *E*_x分别代表栅 极介质电场、饱和电场和侧向电场.





Fig. 1. Schematic diagram of the electron flow principle of the transistor.

根据高斯定律,利用电荷量守恒存在以下关系:

$$q \int_{0}^{x} \int_{0}^{h_{x}} (N+n) \mathrm{d}x \mathrm{d}h$$
$$= \int_{0}^{x} \varepsilon_{\mathrm{B}} E_{\mathrm{B}} \mathrm{d}x + \int_{0}^{h_{\mathrm{ch}}} \varepsilon_{\mathrm{B}} E_{\mathrm{B}} \mathrm{d}x.$$
(1)

进一步求导可得

$$\frac{\partial^2 \phi\left(x\right)}{\partial x^2} + \frac{V_{\rm ch} - F_{\rm FB} - \phi\left(x\right)}{\lambda^2} = \frac{q\left(N+N\right)}{\varepsilon_{\rm ch}}, \quad (2)$$

式中, $0 \le x \le L_D$ 为沟道内的表面电位, λ 为特征 栅极长度, 平带电压 V_{FB} 表达式为^[11]

$$V_{\rm FB} = \frac{h\nu_{\rm F}}{6qW} - V_{\rm T}\ln\left(\frac{N}{n}\right),\tag{3}$$

式中, $\nu_{\rm F} \approx 10^6 \text{ m/s}$ 为费米速度,热电压 $V_{\rm T} = k_{\rm B}T/q$. 根据高斯定律中高斯曲面上的封闭电荷为

$$Q = q \int_0^{h_{\rm ch}} \int_0^x (N+n) \mathrm{d}h \mathrm{d}x. \tag{4}$$

利用
$$Q/h_{ch}x$$
 替代 $q(N+n), (1)$ 式可写为

$$\frac{\partial^2 \phi(x)}{\partial x^2} + \frac{V_{\rm ch} - F_{\rm FB} - \phi(x)}{\lambda^2} = \frac{Q}{h_{\rm ch} x \varepsilon_{\rm ch}}.$$
 (5)

二维载流子浓度 n_{2D} 表达式为

$$n_{2\rm D} = \int_0^{+\infty} \text{DOS} \left[f \left(E - E_{F_{\rm d}} \right) - f \left(E - E_{F_{\rm s}} \right) \right] \mathrm{d}E,$$

$$f\left(E - E_{F_{\rm s}}\right) = \frac{1}{1 + \exp\left(\frac{E - E_{F_{\rm i}}}{KT}\right)} = \varsigma_i.$$
 (6)

对 (6) 式 进行 近 似 处 理 ^[12,13], $E_{F_s} = E_F$, $E_{F_d} = E_F - q\nu_{ds}$, $E_F = qV_{ch}$. 其中, V_{ch} 为沟道势 ^[14].

接下来对表面电位和侧向电场进行解析计算. 定义区域1中 $\phi_1(x)$ 的边界条件: $\phi_1(x) = V_0 + V_{bi}$, $\phi_1(L_D) = V_{bi} + V_{ds}$, $\varsigma_1(0) = \varsigma_0$.其中, V_0 , V_{ds} , L_D , V_{bi} , ς_0 分别为饱和区起始的饱和电压、漏极电压、 饱和区长度、漏极内置电压、饱和表面电场.通过 求解微分方程可得

$$\phi_{1}(x) = \lambda^{2} A \left[\cosh\left(\frac{x}{\lambda}\right) - 1 \right] + \left(V_{0} + V_{bi}\right) \cosh\left(\frac{x}{\lambda}\right) + \lambda_{\varsigma_{0}} \sinh\left(\frac{x}{\lambda}\right), A = \frac{Q}{h_{ch} x \varepsilon_{ch}} - \frac{V_{ch} - V_{bi}}{\lambda^{2}}.$$
(7)

存在以下关系: $x(x) = -\partial \phi(x) / \partial x$,则表面 电场分布 $\varsigma(x)$ 可表示为

$$\varsigma_{1}(x) = -\left(\lambda A + \frac{V_{0} - V_{bi}}{\lambda}\right) \sinh\left(x/\lambda\right) - \varsigma_{0} \cosh\left(x/\lambda\right).$$
(8)

同理,为模拟源点和饱和点之间的表面电位 $\phi_2(x)$,在区域2内应用高斯定律,同样边界条件 设定为 $\varsigma_2(0) = \varsigma_0 和 \phi_2(x) = V_0 + V_{bi}$.假设 $\phi_2(x) = V_0 + V_{bi}$, $\phi_2(L/2) = \phi_2(L/2 - L_D)$.因此, ϕ_{ch} 可 表示为

$$\phi_{ch} = \cosh\left[(L - 2L_{\rm D})/(2\lambda)\right]\lambda^2 A - \lambda^2 A + V_0$$

+ $V_{bi} \cosh\left[(L - 2L_{\rm D})/(2\lambda)\right]$
+ $\lambda \varsigma_0 \sinh\left[(L - 2L_{\rm D})/(2\lambda)\right].$ (9)

对 $\phi_1(x)$ 进行数值求解, 取 $x = L_D$, 最终可得 到有效沟道长度 $L_E = L - L_D$ 为

$$L_{\rm E} = L - \frac{\sinh\left(L_{\rm D}/\lambda\right)V_0\lambda}{V_{\rm ds} - \lambda^2 A\left[\cosh\left(L_{\rm D}/\lambda\right) - 1\right] - \left(V_0 + V_{\rm bi}\right)\cosh\left(L_{\rm D}/\lambda\right)}.$$
(10)

2.2 二维材料电子学特性

在二维材料中,导电性可通过掺杂或施加静电 场来调控.因此,栅控电压可调控二维材料电子在 带内和带间的跃迁.如果施加能量小于带隙,则发 生带内跃迁,如果施加能量大于带隙,则发生带间 跃迁.进一步,这些带内和带间跃迁可直接影响沟 道材料的带电导率,因此可通过栅压实现对沟道材 料电导率的可控性^[15].

二维电导率具有复值,值的大小与外界调控的 能量有关^[16],由带间和带内电导率两部分组成.二维 电导率与电子-空穴对的产生/复合有关,其表达式为

$$\sigma_{\rm 2D} = \sigma_{\rm intra} + \sigma_{\rm inter},\tag{11}$$

式中, σ_{intra} 和 σ_{inter} 分别代表水平跃迁电导率和带间电导率.

根据 Kubo 公式, 二维材料的电导率写为[17]

$$\sigma_{2D}(\omega,\mu_{c},\Gamma,T) = \frac{ie^{2}(\omega-2i\Gamma)}{\pi\hbar^{2}}$$

$$\times \left[\frac{1}{(\omega-2i\Gamma)^{2}}\int_{0}^{\infty}\xi\left(\frac{\partial f(\xi)}{\partial\xi} - \frac{\partial f(-\xi)}{\partial\xi}\right)d\xi$$

$$-\int_{0}^{\infty}\frac{f(-\xi) - f(\xi)}{(\omega-2i\Gamma)^{2} - 4(\xi/\hbar)^{2}}d\xi\right],$$
(12)

其中, e, ω , μ_c , \hbar , T, ξ , $f(\xi)$, Γ 分别为电子电 荷、辐射频率、费米能级、普朗克常数、温度、能 量、费米分布函数和色散率.根据式中每一部分与 带内/带间电导率的关系.上述方程也可写为

$$\begin{aligned} \sigma_{2\mathrm{D}}\left(\omega,\mu_{\mathrm{c}},\Gamma,T\right) &= N_{2\mathrm{D}}\left(\sigma_{\mathrm{intra}} + \sigma_{\mathrm{inter}}\right),\\ \sigma_{\mathrm{intra}} &= \frac{-\mathrm{i}e^{2}}{\pi\hbar^{2}\left(\omega+2\mathrm{i}\Gamma\right)} \int_{0}^{\infty} \xi \left[\frac{\partial f\left(\xi\right)}{\partial\xi} - \frac{\partial f\left(-\xi\right)}{\partial\xi}\right] \mathrm{d}\xi,\\ \sigma_{\mathrm{inter}} &= \frac{\mathrm{i}e^{2}\left(\omega+2\mathrm{i}\Gamma\right)}{\pi\hbar^{2}} \int_{0}^{\infty} \frac{f\left(-\xi\right) - f\left(\xi\right)}{\left(\omega+2\mathrm{i}\Gamma\right)^{2} - 4\left(\xi/\hbar\right)^{2}} \mathrm{d}\xi. \end{aligned}$$

$$(13)$$

色散率 Γ 与电子弛豫时间 τ 有关, 表达式为^[18]

$$\Gamma = 1/2\tau, \ \tau = \frac{\mu\mu_{\rm c}}{ev_{\rm F}^2},\tag{14}$$

式中, μ 为载流子迁移率. 波长 λ 、角频率 ω 和频率 f存在以下关系: $\lambda = c/f$, $\omega = 2\pi f$. 费米能级 μ_c 和费米分布函数分别定义为^[19]

$$\mu_{\rm c} = \hbar v_{\rm F} \sqrt{\pi n_{\rm s}}, \quad f(\xi) = \frac{1}{1 + \exp\left(\frac{\xi - \mu_{\rm c}}{k_{\rm B}T}\right)}, \quad (15)$$

式中, ns 为材料的掺杂水平, 与偏置电压的关系为^[20]

$$n_{\rm s} = \frac{\varepsilon_{\rm d}\varepsilon_0 \left|V_{\rm g} - V_{\rm Dirac}\right|}{ed},\tag{16}$$

式中, ε_d 和 ε_0 分别为介质相对介电常数和空间介 电常数, d为栅极介电层材料厚度. V_{Dirac} 为沟道材 料掺杂所产生的偏置电压, V_g 是栅控电压.

将 (15) 式代入 (13) 式并进一步计算积分可得

$$\sigma_{\text{intra}} = \frac{\mathrm{i}e^2 k_{\text{B}}T}{\pi\hbar^2 (\omega + \mathrm{i}\tau^{-1})} \left[\frac{\mu_{\text{c}}}{k_{\text{B}}T} + 2\ln\left[\exp\left(\frac{-\mu_{\text{c}}}{k_{\text{B}}T}\right) + 1\right] \right],$$

$$\sigma_{\text{inter}} = \frac{\mathrm{i}e^2}{4\pi\hbar} \ln\left[\frac{2\left|\mu_{\text{c}}\right| - \left(\omega + \mathrm{i}\tau^{-1}\right)\hbar}{2\left|\mu_{\text{c}}\right| + \left(\omega + \mathrm{i}\tau^{-1}\right)\hbar} \right].$$
(17)

当在栅控工作状态时, 沟道材料存在以下关系: $\mu \gg k_{\rm B}T$, $\exp\left(-\frac{\mu_{\rm c}}{k_{\rm B}T}\right) - 1 \cong 0$. 对 (17) 式进 一步简化可以得到:

$$\sigma_{\text{intra}} = \frac{ie^2}{\pi\hbar^2} \frac{|\mu_c|}{(\omega + i\tau^{-1})},$$

$$\sigma_{\text{inter}} = \frac{ie^2}{4\pi\hbar} \left[1 + \frac{i}{\pi} \ln \frac{(\omega + i\tau^{-})\hbar - 2|\mu_c|}{(\omega + i\tau^{-1})\hbar + 2|\mu_c|} \right].$$
(18)

在超敏检测中,参数介电常数 εg 和折射率 ng 也同样重要,会随费米能量的变化而变化,接下来 分析这些参数.介电位移矢量 **D**与电流密度矢量 **J**随电场矢量 **E**的关系为

$$D(\mathbf{k},\omega) = \varepsilon_0 \varepsilon_r(\mathbf{k},\omega) \mathbf{E}(\mathbf{k},\omega),$$
$$J(\mathbf{k},\omega) = \sigma(\mathbf{k},\omega) \mathbf{E}(\mathbf{k},\omega), \qquad (19)$$

其中, **k** 为波矢量, ε_r 为介电函数. 结合电导率运 算条件, 可以得到介电常数和折射率的表达式^[21]:

$$\varepsilon_{g}(\boldsymbol{k},\omega) = 1 + \frac{\mathrm{i}\sigma_{g}(\boldsymbol{k},\omega)}{\omega\varepsilon_{0}}, \quad n_{g} = \sqrt{\varepsilon_{g}}.$$
 (20)

2.3 晶体管工作相关参数

在上述分析基础上,接下来分析晶体管迁移率 等相关参数.在晶体管工作中,电流曲线可分为两 个部分:非饱和区(线性区)和饱和区.它们的表达 式分别为

$$I_{1} = \frac{\mu_{\rm n} C_{\rm ch} W}{L_{\rm E}} \left[(V_{\rm s} - V_{\rm g}) \, V_{\rm ds} - \frac{V_{\rm ds}^{2}}{2} \right], \qquad (21)$$

$$I_{2} = \frac{\mu_{\rm n} C_{\rm ch} W}{2L_{\rm E}} (V_{\rm s} - V_{\rm g})^{2}, \qquad (22)$$

其中, μ_c为沟道材料电子迁移率, W 为有效沟道 宽度, V_s为源极电压. 对于场效应晶体管的工作性能,可用场效应迁 移率 µi 表示^[22]:

$$\mu_{\rm i} = \frac{1}{C_{\rm b}} \left| \frac{\partial \sigma}{\partial V_{\rm g}} \right|,\tag{23}$$

其中, C_b为栅极电容, σ为电导.

为表征晶体管对电流的灵敏度,在此利用亚阈 值摆幅参数*S*,该参数定义为:非饱和区电流对数 与栅极电压关系 (log *I*₁-*V*_g)中斜率的倒数.表达 式为^[23]

$$S = \frac{\mathrm{d}V_{\mathrm{g}}}{\mathrm{d}\log I_1}.\tag{24}$$

根据亚阈值摆幅参数的定义,该值代表着晶体 管在非饱和区域输出电流的线性度,输出饱和电流 减小 10 倍时所需要改变的栅控电压的大小. S 越 小,说明晶体管在非饱和区的栅压变化越小,即检 测电流相对于栅压变化是非常灵敏的,在很小的栅 压变化下就能引起电流一个数量级的变化,说明该 晶体管的灵敏度更高.因此,最终评估晶体管电流 灵敏度特性的方程组为

$$L_{\rm E} = L - \frac{\sinh\left(L_{\rm D}/\lambda\right)V_0\lambda}{V_{\rm ds} - \lambda^2 A \left[\cosh\left(L_{\rm D}/\lambda\right) - 1\right] - \left(V_0 + V_{\rm bi}\right)\cosh\left(L_{\rm D}/\lambda\right)},$$

$$I_1 = \frac{\mu_{\rm n}C_{\rm ch}W}{L_{\rm E}} \left[\left(V_{\rm s} - V_{\rm g}\right)V_{\rm ds} - \frac{V_{\rm ds}^2}{2} \right], \qquad S = \frac{\mathrm{d}V_{\rm g}}{\mathrm{d}\log I_1}.$$
(25)

可以发现,该电流值大小依赖于与沟道材料相关的 物理参数.灵敏度的数值大小以及金刚石烯基检测 器的优势将在后文仿真中做量化对比.

3 金刚石烯基超敏检测仿真验证

3.1 金刚石烯基折射率和频率参数的灵敏度

由于金刚石烯与石墨烯为同素异形体,根据金 刚石烯的最小组成层数,对应为3层石墨烯,其主 要参数:单层厚度 h_g 为0.34 nm,层数为3,散射率 Γ 为0.514 meV,温度T为300 K,费米能级 μ_c 为 0—3 eV.

本文计算了在 200 nm, 300 nm 和 400 nm 波 长下, 材料折射率随费米能级的变化关系, 并对其 灵敏性进行分析.

由图 2 可知,在 0—3 eV 费米能量范围内, 图 2(b) 所示的虚部折射率存在一定范围的近零区 域 (300 nm 和 400 nm). 以 300 nm 为例,费米能 量范围在 2.2—2.8 eV 的虚部折射率为近零区域, 此区域也称为泡利阻挡区,此时材料对光是透明 的^[24].通过增大电压进一步提升费米能量,当费米 能量大于 2.8 eV 时打破泡利阻塞,此时材料呈导 体特性^[25].因此,由于泡利阻挡与费米能量有关, 只要改变费米能量,其介电常数和折射率也会随之 变化^[26].在超敏电子检测和光电检测等应用中也 都依赖于这一特性^[25].

3.2 金刚石烯基超敏工作仿真分析

基于金刚石烯基晶体管电流沟道理论模型,接 下来进一步仿真金刚石烯基超敏检测器工作中的 电势分布情况以及电子/空穴流动状态,并将其性 能与传统硅基检测器进行对比.仿真中金刚石烯与 硅材料设定的具体物理参数见表 1. 二者器件尺寸 等相关参数完全相同 (1.5 × 3 μm).



图 2 折射率实部 (a) 和虚部 (b) 随费米能量的变化关系 Fig. 2. Relationship between the real part (a) and the imaginary part (b) of the refractive index with Fermi energy.

表 1 金刚石烯与硅沟道材料仿真参数 Table 1. Simulation parameters of diamondene and silicon channel materials

smeon channer materials.		
材料	金刚石烯	硅
带隙/eV	2.7	1.12
电子迁移率/m-3	4500	1450
空穴迁移率/m⁻³	1000	500
电子亲和能/eV	3.64	4.05

通过有限元仿真,并对金刚石烯基超敏检测器 工作中的电势、电子/空穴分布进行可视化研究. 首先分析电势的变化关系 (见图 3). 根据 (10) 式计 算出的饱和区域长度 L_D.可以验证,在一定范围内, L_D 随栅压增大,但当栅压达到饱和值后, L_D不再变化.因此,栅控最佳范围为 0—4 V.接下来进一步分析工作中电势随漏压的作用关系,如图 4 所示.可以发现,在栅压恒定情况下,随着漏压的增大,两级电势差逐渐增大,进而产生电子流动,同时沟道电势逐渐减弱.因此,漏压对电势分布作用敏感.影响检测器电学性能的核心是内部的电子和空穴,为进一步分析工作状态中的增敏特性,接下来分析电子和空穴的分布情况.图 5 展示了电子和空穴随栅压的变化情况.



图 3 晶体管内截面电势分布随栅压的变化情况 Fig. 3. Distribution of the cross-section potential distribution in the transistor with the gate voltage.

由图 5(a) 可知, 当栅压由 1 V 增至 2 V 后, 沟 道电子显著增加, 说明金刚石烯沟道电子对栅压敏 感性较强. 受栅控作用影响, 沟道电子"被激活", 增强了沟道电子/空穴的"流动"性. 其内部电场会 随着栅极电压的增大而增大, 增大的电场会导致载 流子的动能增大, 从而加速它们在沟道中的作用^[27], 由于金刚石烯本身具有高载流子迁移率等优异特 性, 在输运中电流承载能力更强. 因此, 为提升检



图 4 晶体管内截面电势分布随漏压的变化情况

Fig. 4. Distribution of the cross-section potential distribution in the transistor with the drain voltage.



图 5 电子 (a) 和空穴 (b) 随栅压的分布关系

Fig. 5. Distribution of electrons (a) and holes (b) with gate voltage.



图 6 电子 (a) 和空穴 (b) 随漏压的分布关系 Fig. 6. Distribution of electrons (a) and holes (b) with drain voltage.

测器性能, 需采用高灵敏电子材料作为沟道敏感材料, 而金刚石烯具备高敏感电子特性, 满足超敏性能需求. 接下来进一步分析随漏压的变化关系. 随着漏压的加入, 初始平衡态被打破, 施加的漏压为工作极源源不断输入流动电荷. 由图 6 可知, 对于金刚石烯超敏材料来说, 电子/空穴分布易受漏源调控, 沟道流动平稳, 实现超敏检测性能.

3.3 金刚石烯基与传统硅基检测器仿真对比

接下来仿真传统硅基检测器的电子电流特性 并与金刚石烯基检测器进行对比.图7展示了二者 在相同外界调控下 (Vg = 2V, Vd = 5V)的电势、电子和空穴的分布特性. 从电子分布情况分析, 金刚石烯基检测器分布差低于硅基检测器. 在工作过程中, 由图 7 可知, 硅基两级处的电子/空穴分布差比 金刚石烯基较大, 硅基源极漏极电子分布存在较大 偏差, 对其性能影响较大^[28]. 相比之下, 金刚石烯 基检测器两级压降较低, 电路的效率和性能较高.

为进一步评估二者的检测性能,同时对二者的 检测电流进行了仿真对比,如图 8 所示.可以发现, 在相同栅控电压下,金刚石烯的电流高于硅基检测 器.为方便对比,仿真中用到的仿真模型尺寸保持





Fig. 7. Comparison of electric potential, electron, and hole distributions of silicon-based and diamondene-based transistors.

一致, 仅沟道材料不同. 因此, 利用场效应迁移率的对比可反映出沟道材料的检测水平, 根据 (23) 式, 可得金刚石基与硅基检测器迁移率之比 n_μ 为

$$n_{\rm u} = \mu_{\rm dio}/\mu_{\rm Si} \approx 2.5. \tag{26}$$

通过对比发现, 金刚石烯基比硅基检测器迁移 率性能要高 2.5 倍, 明显优于硅基材料. 接下来利 用 (24) 式进一步分析二者的电流灵敏度. 硅基与 金刚石烯基 log *I*₁-*V*_g 对比如图 9 所示.

根据图 9 和 (24) 式, 亚阈值摆幅参数 S 为拟 合斜率的倒数, 通过计算可以得出硅基和金刚石烯



Fig. 8. Comparison of the current performance of siliconbased (a) and diamondene-based (b) transistors. 基的 S 值之比 ns 为

$$n_S = S_{\rm Si} / S_{\rm dio} \approx 2.5. \tag{27}$$



图 9 硅基与金刚石烯基 log I₁-V_g 图

Fig. 9. The $\log I_{1}\text{-}V_{\rm g}$ of silicon-based and diamondene-based transistors.

可以发现, 硅基的亚阈值摆幅参数 S 值是金刚 石烯基的 2.5 倍, 也就是说, 在相同数量级电流的 检测下, 硅基所需施加的栅压是金刚石烯基的 2.5 倍. 因此, 金刚石烯的栅控电流较为灵敏, 在较 小的栅压下可引起电流在相同数量级上的变化. 转 换成检测电流灵敏度, 金刚石烯基检测电流灵敏度 约为硅基检测器的 10^{ns} ≈ 316 倍. 在相同结构中, 金刚石烯基检测器的 S_{dio} 值约为 49.6 mV/decade, 优于传统硅基检测器^[29]. 因此, 金刚石烯材料在超 敏检测中具有突出优势, 可实现更灵敏的高性能 检测.

4 结 论

针对传统硅基晶体管检测灵敏度不能满足现 代装备发展需求且沟道材料尺寸受限的问题,本文 开展了金刚石烯基超敏检测理论与特性研究.首先 开展了晶体管沟道解析模型及机理研究,通过分析 工作状态中电流沟道表面电势分布情况、有效沟道 尺寸的关系以及沟道二维材料电子的敏感特性,构 建了一种基于沟道材料电子特性的晶体管检测器 理论模型,揭示了检测器件的工作特性.基于有限 元仿真模拟了晶体管检测器的工作机制及电势、电 子分布,仿真结果显示金刚石烯基检测器的迁移率 水平是传统硅基检测器的 2.5 倍,检测电流灵敏度 是传统硅基的 316 倍,从理论层面验证了金刚石烯 基检测器的超敏检测特性.本文研究工作,可为实 现金刚石烯基超敏检测提供理论指导与技术支撑, 对新一代碳基超敏检测器件的设计和应用具有重 要意义.

参考文献

- [1] Jiang J F, Xu L, Qiu C G, Peng L M 2023 Nature 616 470
- [2] Dwivedi P, Soneja S, Dhanekar S 2018 IEEE Sensors New Delhi, India, October 28–31, 2018
- [3]~ Liu K L, Jin B, Han W, et al. 2021 Nat. Electron. 4 906
- [4] Grigorenko A N, Polini M, Novoselov K S 2012 Nat. Photonics 6 749
- [5] Gui G, Li J, Zhong J X 2008 Phys. Rev. B 78 075435
- [6] Lu G H, Yu K H, Wen Z H, Chen J H 2013 Nanoscale 5 1353
 [7] He Q, Su K, Zhang J F, Ren Z Y, Xing Y F, Zhang J C, Lei
- Y Q, Hao Y 2022 *IEEE T. Electron Dev.* **69** 1206 [8] Zhen J P, Huang Q S, Shen K, et al. 2024 *PNAS* **121**
- [0] Zhen J F, Huang Q S, Shen K, et al. 2024 FIVAS 121 e2403726121
- [9]~ Su K, Ren Z Y, Peng Y, Zhang J F, Zhang J C, Zhang Y C,

He Q, Zhang C F, Hao Y 2020 IEEE Access 8 20043

- [10] Sasama Y, Kageura T, Imura M, Watanabe K, Taniguchi T, Uchihashi T, Takahide Y 2022 Nature Electronics 5 37
- [11] Zhang Q, Fang T, Xing H, Seabaugh A, Jena D 2008 IEEE Electron. Device Lett. 29 1344
- [12] Cheli M, Michetti P, Iannaccone G 2010 IEEE Electron. Devices Trans 57 1936
- [13] Liang G, Neophytou N, Lundstrom M S, Nikonov D E 2008 J. Comput. Electron 7 394
- [14] Xing H L, Fang T, Konar A, Jena D 2007 Appl. Phys. Lett. 91 092109
- [15] Hanson G W 2008 J. Appl. Phys. 103 064302
- [16] Jabbarzadeh F, Heydari M, Sharif A H 2019 Mater. Res. Express 6 086209
- [17] Gusynin V P, Sharapov S G, Carbotte J P 2007 J. Phys.: Condens. Matter 19 026222
- [18] Xu W, Zhu Z H, Liu K, et al. 2015 Opt. Express 23 5147
- [19] Luo X G, Teng Q, Lu W B, Ni Z H 2013 Mater. Sci. Eng. R 74 351
- [20] Hua L, Gan X T, Mao D, Zhao J L 2017 Photonics Res. 5 162
- [21] Lima A W, Sombra A 2014 Opt. Commun. 321 150
- [22] Frank S 2010 Nat. Nanotech. 5 487
- [23] Ji Q Z, Liu J, Yang M, Ma G L, Hu X F, Liu S H 2023 Chinese Journal of Electronics 51 1486 (in Chinese) [季启政, 刘峻,杨铭,马贵蕾,胡小锋,刘尚合 2023 电子学报 51 1486]
- [24] Chakraborty I, Roy S, Dixit V, Debnath K 2021 Photonic Nanostruct. 43 100865
- [25]~Jabbarzadeh F, Habibzadeh S A2019~JOSA~B 36690~
- [26] Liu M, Yin X B, Erick U A, Geng B S, Zentgraf T, Ju L, Wang F, Zhang X 2011 Nature 474 64
- [27] Heidari M, Orouji A A, Bozorgi S A 2023 J Mater Sci: Mater Electron 34 1708
- [28] Santini T, Morand S, Fouladirad M, et al. 2014 Microelectronics Reliability 54 1718
- [29] Sreevani A, Swarnakar S, Krishna S V 2022 Silicon 14 9223

Channel analysis model and current hypersensitivity characteristics of diamondene-based transistor^{*}

ZHEN Jiapeng 1)2)GUO Silin 1)ZHANG Danping 1)2)GONG Renfeng 1)2)XIANG Ziqiang 1)2)LYU Kehong 1)2)QIU Jing 1)2)LIU Guanjun 1)2)†

1) (College of Intelligence Science and Technology, National University of Defense Technology, Changsha 410073, China)

2) (National Key Laboratory of Equipment State Sensing and Smart Support,

National University of Defense Technology, Changsha 410073, China)

(Received 2 January 2025; revised manuscript received 8 January 2025)

Abstract

The new generation of detection equipment urgently requires high-sensitivity detectors. Traditional siliconbased detectors cannot meet the requirements for sensitivity and channel size. Diamondene has excellent performance such as high carrier mobility and wide band gap. Its excellent electronic characteristics are

^{*} Project supported by the National Natural Science Foundation of China (Grant No. 52275555) and the Natural Science Foundation of Hunan Province, China (Grant No. 2024JJ6476).

[†] Corresponding author. E-mail: liu342@nudt.edu.cn

expected to effectively improve the sensitivity of the detector and provide a new way for developing the next generation of detectors. However, the detection mechanism based on diamondene is still unclear. Based on the above problems, the analytical model and mechanism of the transistor channel are first studied. By analyzing the relationship between the surface potential distribution of the current channel and the effective channel size in the working state and the sensitive characteristics of the two-dimensional material electrons of the channel, a theoretical model of the transistor detector is constructed based on the electronic characteristics of the channel material, and the working characteristics of the detector are investigated. The finite element simulation of the working mechanism, potential and electron distribution of the transistor detector is carried out. The simulation results show that the mobility level of the diamondene-based detector is 2.5 times that of the traditional siliconbased detector, which theoretically verifies the hypersensitive detection characteristics of the diamondene-based detector. This study is of great significance in designing and applying a new generation of carbon-based ultrasensitive detection devices.



Keywords: high-sensitivity detector, channel electronics, sensitivity, migration rate

PACS: 72.10.Bg, 61.82.Fk, 73.20.-r, 61.46.-w

DOI: 10.7498/aps.74.20250009

CSTR: 32037.14.aps.74.20250009







Institute of Physics, CAS

金刚石烯基晶体管沟道解析模型与电流超敏特性

甄嘉鹏 郭斯琳 张丹萍 巩仁峰 向自强 吕克洪 邱静 刘冠军

Channel analysis model and current hypersensitivity characteristics of diamondene-based transistor

ZHEN Jiapeng GUO Silin ZHANG Danping GONG Renfeng XIANG Ziqiang LYU Kehong QIU Jing LIU Guanjun

引用信息 Citation: Acta Physica Sinica, 74, 077201 (2025) DOI: 10.7498/aps.74.20250009 CSTR: 32037.14.aps.74.20250009 在线阅读 View online: https://doi.org/10.7498/aps.74.20250009

当期内容 View table of contents: http://wulixb.iphy.ac.cn

您可能感兴趣的其他文章

Articles you may be interested in

线性调频激光回馈粒度探测灵敏度提升方法

Sensitivity enhancement in laser self-mixing nano-particle sizer with linear current tuning based frequency shifting method 物理学报. 2023, 72(16): 169501 https://doi.org/10.7498/aps.72.20230569

基于超导单光子探测器的红外光学系统噪声分析和优化

Noise characteristics analysis and suppression of optical system based on infrared superconducting single-photon detector 物理学报. 2024, 73(6): 068501 https://doi.org/10.7498/aps.73.20231526

抽运-检测型原子磁力仪对电流源噪声的测量

Measurement of noise of current source by pump-probe atomic magnetometer 物理学报. 2022, 71(2): 024202 https://doi.org/10.7498/aps.71.20211122

基质与掺杂离子Pr³⁺荧光强度比的新型高灵敏度光学测温研究 Novel high-sensitivity optical thermometry based on fluorescence intensity ratio of to Pr³⁺ 物理学报. 2024, 73(9): 097801 https://doi.org/10.7498/aps.73.20240012

基于第一性原理计算单层IrSCI和IrSI的载流子迁移率 First-principles calculations of carrier mobility in monolayer IrSCl and IrSI 物理学报. 2024, 73(21): 217201 https://doi.org/10.7498/aps.73.20241044

AlGaN/GaN高电子迁移率晶体管的栅极电容模型 Gate capacitance model of AlGaN/GaN high electron mobility transistor 物理学报. 2021, 70(21): 217301 https://doi.org/10.7498/aps.70.20210700