O-5

InGaAs/InP アバランシェフォトダイオードの為のリセット機能付き受動クエンチング回路

Passive-quenching circuit with active reset for an InGaAs/InP single-photon avalanche photodiode

○高野晃¹, 行方直人², 井上修一郎² *Akira Takano¹, Naoto Namekata², Shuichiro Inoue²

Abstract: We report on single-photon detection at 1550 nm using a Geiger-mode InGaAs/InP single-photon avalanche photodiode (SPAD) operated with a passive-quenching circuit with active reset. The Geiger-mode InGaAs/InP-SPAD realizes free-running single-photon detection with a detection efficiency of higher than 10% at 1550 nm, while an afterpulse probability is negligibly small when the dead time (the bias hold-off) is set to longer than 20 µs.

1. はじめに

近赤外単一光子検出器は超高感度イメージング, セ ンシングをはじめとする次世代フォトニクスを実現す る要素技術として精力的に開発が進められている. 様々な応用分野の中でも,量子情報通信や深宇宙通信 は単一光子検出性能に対する要求が極めて高く、高い 光子検出効率,低い暗計数率,フリーラン動作が同時 に実現されなければならない. それらは超伝導ナノ細 線光子検出器(SNSPD)によってほぼ達成されてきてい るが、極低温動作、偏波依存性等、実用上の課題が残 されている.他方,実用的な近赤外単一光子検出器と して, ガイガーモード動作(降伏電圧を超える逆電圧 を印加する)させた InGaAs/InP 単一光子検出アバラン シェフォトダイオード(SPAD)が挙げられる. それによ って 10~30%程度の光子検出効率が実現されてきてい るが、アフターパルスによる雑音計数(SNSPD では無 視することができる)による光子検出性能の劣化が問 題となっている.アフターパルスフリー光子検出は InGaAs/InP-SPAD をゲート動作することによって容易 に実現するものの、ゲート動作時では極めて短いゲー ト時間(ナノ秒以下)に同期された単一光子しか検出で きない(非フリーラン).

SPAD をガイガーモード動作させる最も単純な駆動 回路は受動クエンチング回路 (PQC) であり,これは フリーラン光子検出を実現する[1]. PQC による動作に おいては,時定数 $\tau \sim C_d R_q$ によって検出不可能時間 (DT) が決まり,数百 kΩ程度 ($\tau < 1$ µs)の R_q が用いられて きた.ここで C_d は SPAD の容量, R_q は PQC のクエン チング抵抗である(図 1 を参照).近年,高効率かつ低ア フターパルス雑音を実現するために SPAD からの光増 倍電流をできるだけ小さくする試みがなされている[2]. PQC においては, R_q を高くすることでそれが実現でき る.一方で,高 R_q (例えば>100 MΩ)の採用は DT を 著しく長くしてしまう. 今回, 我々は高 R_q と短い DT を両立する最も簡素な SPAD 駆動回路を試作し, それ によって駆動された InGaAs/InP-SPAD のフリーラン単 一光子検出性能の評価を行った.

2. 実験系

Fig.1 に提案する SPAD 駆動回路の概略を示す.本回路は PQC を基礎としており、SPAD 端子間電圧のリセットのみが能動的に行われる.今回、回路試験用の InGaAs/InP-SPAD として Princeton Lightwave 社製の PGA-300 (降伏電圧: 64.1 V)を用いた.FET の drain-source 間のオン抵抗は 160 Ω であり、一方、オフ 抵抗は~1G Ω である.よって、最大で 1G Ω 程度の R_g が



Figure 1. Passive-quenching circuit with active reset (PQC-AR).



Figure 2. Oscilloscope traces of the detection signals when the SPAD was driven by (a)PQC($R_q = 1$ G Ω) or (b)PQC-AR($R_q = 1$ G Ω).

1:日大理工・院(前) 2:日大理工・教員

採用できる. SPAD からの光増倍電流はディスクリミ ネータによってしきい検出され,また電圧ロジック信 号へ変換される.その信号は遅延発生器による遅延お よびパルス幅の制御を受けた後,FET の gate 端子へ入 力され,FET はオン状態となる.この時,SPAD アノ ードからグランド (GND) へは 160 Ω のバイパスがで き,時定数 τ ~ 1ns によって SPAD 端子間電圧が回復 し,再び光子検出可能な状態となる.能動リセット機 能が付加された PQC(PQC-AR)を用いることにより, PQC による駆動では本来 600 µs 以上となる DT を最短 1 µs 以下とすることが可能となった.(Fig.2)

3. PQC-AR 駆動 SPAD の光子検出性能

先ず, R_q 値(10 M, 100 M, 0.5 GΩ)に対する光増倍電 流信号の波高値を測定した. Fig. 3 より, R_q を高くする ことで,光増倍信号波高が低くなることがわかる.こ れは,高 R_q 値の採用により,単一光子を検出するため に必要な光増倍電流量を低減でき,その結果,捕獲さ れた荷電キャリア(アフターパルス雑音の発生源)の数 を低減できることを意味する. R_q = 0.5 GΩの場合,こ れまでの半分程度まで光増倍電流を低減できた.

PQC-AR (R_q = 0.5 GΩ)によって駆動された InGaAs/InP-SPAD のアフターパルス発生確率の評価 (Fig.4)を行った.本測定では,繰り返し周波数 10 kHz, 波長 1550 nm, パルス幅 < 100 ps の微弱コヒーレント パルス光を用いた. Fig.4 より, DT >20 µs とすること でアフターパルス雑音を抑圧できることがわかる. PQC-AR (R_q = 0.5 GΩ)の DT を 20 µs に固定し,光子検 出効率および暗計数をを測定した(Fig.5).光子検出効 率,暗計数はそれぞれ 11.29 %, 1.67 kcps を得た. それ ら性能は,高 R_q の PQC 駆動では計数飽和によって得 られないため, PQC-AR の能動リセット機能によって SPAD 端子間電圧回復時間の大幅な短縮,アフターパ ルス雑音計数の抑圧が同時に達成された結果といえる.

4. まとめ

PQCに能動リセット機構を加えた簡便な SPAD 駆動 回路を開発した.高 R_q 採用と能動リセット機構により, 低アフターパルス確率かつ短い検出不可能時間の両立 が可能となった.その結果,波長 1550nm において光 子検出効率 > 10%のフリーラン単一光子検出が実現し た.試験に用いた InGaAs/InP-SPAD の暗計数が高かっ た為,本実験結果は今回開発した PQC-AR の性能を十



Figure 3. Avalanche signal amplitude when R_q = 10 M,100 M,0.5G Ω .



Figure 4. Afterpulse probability as a function of the dead time.



Figure 5. Detection efficiency and dark count rate as functions of the excess bias voltage.

分に反映してはいないと考えられる.より低雑音な SPADを用いた性能評価が今後の課題となる.

参考文献

[1] S.Cova, M.Ghioni, A. Lacaita, C.Samori, and F. Zappa, Appl. Opt., **35**, 1956 (1996).

[2]X. Jiang, M. A. Itzler, K. O'Donnell, M. Entwistle, and K. Slomkowski, in Proc. SPIE, 8033, 80330K-1(2011).