招待論文

人体表面変位の高調波成分に着目した超広帯域ドップラレーダ による非接触心拍間隔測定

大石復	≢太郎 ^{†a)}	奥村	成皓†	阪本	卓也 ^{†,††}	佐藤	亨
水谷	研治†††	井上	謙一†††	福田	健志†††	酒井	啓之††††

Non-contact Interbeat Interval Measurement Using Higher Harmonic Components of Body Surface Displacement with Ultra-Wideband Doppler Radar

Kentaro OISHI^{†a)}, Shigeaki OKUMURA[†], Takuya SAKAMOTO^{†,††}, Toru SATO[†], Kenji MIZUTANI^{†††}, Kenichi INOUE^{†††}, Takeshi FUKUDA^{†††}, and Hiroyuki SAKAI^{††††}

キーワード 超広帯域ドップラレーダ,非接触,瞬時心拍間隔

1. まえがき

近年,孤独死の増加や健康意識の向上等により,心 拍数や呼吸等のバイタル情報を定常的にモニタリング するシステムの重要性が高まっている[1].バイタル 情報を測定する方法として,現在は心電計やスマート ウォッチ,呼吸計といった接触型の測定が一般的であ る.しかし,これらの接触型バイタルモニタは常に身

 [†]京都大学大学院情報学研究科,京都市 Graduate School of Informatics, Kyoto University, Yoshida-Honmachi, Sakyo-ku, Kyoto-shi, 606-8501 Japan
 ^{††}兵庫県立大学大学院工学研究科,姫路市

Graduate School of Engineering, University of Hyogo, 2167 Shosha, Himeji-shi, 671–2280 Japan

- *** パナソニック株式会社テクノロジーイノベーション本部センサ・デ バイス研究所,守口市 Institute for Sensors and Devices, Technology Innovation Division, Panasonic Corporation, 3-1-1 Yakumo-Naka, Moriguchi-shi, 570-8501 Japan
- ^{††††} パナソニック株式会社全社 CTO 室, 門真市 Groupwide CTO Office, Panasonic Corporation, 1006 Oaza Kadoma, Kadoma-shi, 571-8501 Japan
- a) E-mail: kooishi@sato-lab.0t0.jp

につけておく必要があるため,かぶれや不快感等の問 題が生じる.そのため,定常的にストレスなくバイタ ル情報を測定できる方法として,非接触型のバイタル モニタが重要となっている.

非接触でバイタル情報を測定する方法として,近年 マイクロ波を用いた方法が多く報告されている[2]~ [6].その中でも,高い距離分解能をもち,体表面の微 小変位まで観測することができる超広帯域レーダが注 目されており,心拍・呼吸推定の研究が多数報告され ている[7]~[11].これらは心臓の拍動や呼吸による体 表面の変位をマイクロ波により観測することで心拍間 隔や呼吸数を推定するものであるが,呼吸による体表 面の変位は心拍による体表面の変位の10倍以上あり, 心拍成分に呼吸成分の干渉が発生するため,多くの従 来技術では十分な精度での心拍間隔の推定が困難で あった.

そのような中,マイクロ波帯の超広帯域ドップラ レーダを用いて非接触で高精度な心拍間隔の測定を行 う方法 [12] が Sakamoto らにより提案された.この方

あらまし レーダを用いて非接触で心拍数や呼吸等のバイタル情報をモニタリングするシステムの開発が注目 を集めている.レーダは体表面の微小変位を測定してバイタル情報を推定することができる.近年,超広帯域 ドップラレーダを用いて,体表面の微小な変位を観測し,その繰り返しパターンから心拍間隔を推定する方法が 提案された.提案された方法では,呼吸による影響を除くためにフィルタが用いられている.本研究では,高周 波成分を強調するフィルタを用いることで測定精度が改善することを報告する.心拍数が1.2Hz 程度である 8 人 の被験者を測定し,従来法のフィルタを用いた場合と1.2,3.6,6.2,8.4Hz を中心周波数とする四つのフィルタを 用いた場合の推定精度を評価した.その結果,高次高調波成分を用いることで,基本波・低次高調波を用いる場 合と比べて心拍間隔推定精度が大きく改善することが明らかとなった.

法を本論文ではトポロジー法と呼ぶ.トポロジー法で は、マイクロ波帯の超広帯域レーダを用いて測定した 体表面変位の極値や停留点等の繰り返しパターンに着 目して高精度な心拍間隔の推定を実現した.

提案された手法を用いて心拍間隔を推定するために は、レーダで測定される体表面の変位から雑音や呼 吸に由来する成分を抑圧する必要があり、フィルタが 用いられる.しかし、先行研究[12]ではこのフィルタ の設計が最適化されておらず、呼吸による体表面変位 (0.1-0.3Hz 程度)の高調波成分が心拍による体表面変 位 (1-1.4Hz 程度)の基本波成分と重なった場合に心拍 間隔の推定が困難となっていた.そこで、本研究では 心拍の基本波成分ではなく、高調波成分を用いること で呼吸成分を抑圧し、高精度な心拍間隔の推定が可能 となることを示す.設計したフィルタを8人の被験者 から得られた信号に適用し、性能評価を行う.

本論文の構成は以下のとおりである.2.では、本研 究で行った心拍間隔の測定法について簡単に説明する. 3.では心拍成分の高調波を強調するフィルタについて 説明する.4.では、実験の概要と評価に用いた指標に ついて説明する.5.ではフィルタを通過した信号に対 しトポロジー法を適用し、従来法との比較を行う.6. では提案法に関する考察を述べ、最後に7.で結論を 記す.

2. 超広帯域ドップラレーダを用いた非接触 心拍測定法

本章では,超広帯域ドップラレーダを用いた非接触 心拍間隔測定法について説明する.

2.1 フィルタの適用

呼吸や心拍の影響による体表面の微小な変位はレー ダ受信信号の位相回転に現れる.体表面の変位 $s_0(t)$ は受信信号の位相時系列 $s_p(t)$ とレーダの中心周波数 の波長 λ を用いて次式で表される.

$$s_0(t) = \operatorname{unwrap} \left\{ s_{\mathrm{p}}(t) \right\} \frac{\lambda}{4\pi} \tag{1}$$

レーダ受信信号から算出した体表面の変位 $s_0(t)$ は, 心拍による成分に加えて体動や呼吸によって生じるト レンド成分を含む.そこで, $s_0(t)$ に窓幅 t_1 秒のハニ ング窓 $h_1(t)$ を畳み込むことでトレンド成分

$$s_{t}(t) = s_{0}(t) * h_{1}(t)$$
 (2)

を推定し,これを *s*₀(*t*) から減算することでトレンド 成分の除去を行う.更に,トレンド成分を除去した信

号に窓幅 t_2 秒のハニング窓 $h_2(t)$ を畳み込むことで雑 音成分を抑圧する.トレンド成分・雑音成分をともに 除去した信号 s(t) は次式で表される.

$$s(t) = [s_0(t) - s_t(t)] * h_2(t)$$
(3)

この s(t) にトポロジー法を適用し、心拍間隔の推定を 行う.

2.2 トポロジー法の適用

トポロジー法では,極値 (ds(t)/dt = 0)及び変曲点 $(d^2s(t)/dt^2 = 0)$ からなる6種類の特徴点 [12]を検 出し,位相信号の相関と特徴点の変化パターンの相関 (トポロジー相関)から心拍間隔を推定する.位相信号 の相関に加えて特徴点の変化パターンの相関を用いる ことで,信頼度の低い推定点を除外し,精度の高い心 拍間隔推定ができることがトポロジー法の特長である.

なお,先行研究[12]では式(2)のトレンド成分推定・ 式(3)の雑音成分除去とも2種類のガウシアン

$$g(t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} \exp\left(\frac{-t^2}{2\sigma^2}\right) \quad (\sigma = \sigma_1, \sigma_2) \quad (4)$$

を畳み込むことで行っていた.ただし次章に示すよう に,先行研究[12]ではこのフィルタは主にトレンドを 除去し,20Hzを超える高周波成分を抑圧することの みを目的としていた.本研究では,これらのフィルタ を用いて呼吸信号成分をより効果的に抑圧することを 目的として,最適なフィルタ特性を検討する.フィル タの設計にあたって,トポロジー法は位相時系列の特 徴点を用いて心拍間隔の推定を行うことから,時間応 答でなるべく不要なリンギングを抑え,かつ有限時間 で応答が収束するフィルタであることが望ましい.こ のことから,本研究ではハニング窓の畳み込みによっ てフィルタを実現した.

3. フィルタの設計

本章では、受信した位相信号に含まれる心拍成分を 強調し、トポロジー法による瞬時心拍間隔推定を行う ためのフィルタについて説明する.

2. で説明したとおり,本研究ではフィルタを実現する ため,位相信号に対し2種類のハニング窓 $h_1(t), h_2(t)$ の畳み込みを行う.ハニング窓 $h_1(t), h_2(t)$ の全幅は それぞれ t_1 秒, t_2 秒とする.

表 1 に示した 8 人の被験者について, 8 人の平均 心拍数は 73bpm であり,これは約 1.2Hz に相当する. 以下では心拍成分の基本波の周波数を 1.2Hz とする.



図 1 合フィルクの同仮気行性 Fig. 1 Frequency responses of the filters.

受信信号から心拍成分を強調するフィルタとして、 呼吸成分の基本波と体動による成分のみを抑圧し、心 拍成分の周波数付近に中心周波数をもつフィルタを $t_1 = 0.82s, t_2 = 0.83s$ で定義する. このフィルタの -3dB帯域は 0.60Hz - 1.9Hz であり、中心周波数は 1.2Hz である.以下、このフィルタをフィルタ1と 呼ぶ.

また, 心拍成分の 3 次高調波の周波数付近に中心周 波数をもつフィルタを $t_1 = 0.27$ s, $t_2 = 0.28$ s で, 5 次高調波の周波数付近に中心周波数をもつフィルタを $t_1 = 0.13$ s, $t_2 = 0.14$ s で, 7 次高調波の周波数付近に 中心周波数をもつフィルタを $t_1 = 0.11$ s, $t_2 = 0.12$ s でそれぞれ定義する. -3dB 帯域はそれぞれ 1.8 – 5.5Hz, 3.3 - 11Hz, 3.9 - 13Hz であり, 中心周波数は それぞれ 3.6Hz, 6.2Hz, 8.4Hz である. 以下, この 3 種のフィルタをそれぞれフィルタ2, フィルタ3, フィ ルタ4と呼ぶ.

先行研究[12] で用いられた従来のフィルタとして、体動によるトレンド成分を抑圧するフィルタを $\sigma_1 = 1.285s, \sigma_2 = 6.4ms$ で定義する.以下、このフィ ルタをフィルタ 5 と呼ぶ.各フィルタの周波数特性を 図 1 に示す.

4. 実験概要

本研究では、中心周波数 79GHz,帯域幅 2.0GHz, 距離分解能 7.5cm,パルス繰り返し間隔 0.238msの超 広帯域ドップラレーダを使用した [13].図2 にレーダ 装置の外観を示す.送信信号は疑似雑音 (PN; Pseu-



図 2 レーダ装置の外観 Fig. 2 Appearance of the radar system.

表 1 各被験者の情報

able	1	Charact	teristics	of	partici	pants

被験者	年齢	性別	BMI	平均心拍数
A	44	男	17.3	79bpm
В	46	女	23.9	71bpm
С	49	女	32.4	87bpm
D	44	男	19.2	64bpm
E	46	女	27.0	70bpm
F	45	男	28.0	65bpm
G	44	女	17.5	83bpm
H	49	男	30.8	72bpm



図 3 IBI の定義 Fig. 3 Definition of the interbeat interval.

dorandom Noise) 系列で変調される. 受信機は同一 の PN 系列によって復調を行い, 0.238ms ごとに I/Q データが保存される.本研究では,着座しており大き な動きがない状態での計測を行うことから,視線方向 速度の最大値を 0.25m/s とし, 32 点ごとにコヒーレン ト積分を行うことで 7.6ms 間隔でデータを取得した.

被験者はいずれも健康な 40 代の男女 4 人ずつの計 8 人とした.各被験者の情報を表 1 に示す.被験者の 体型を簡易的に表す指標として, BMI (Body Mass Index)を用いた.

また,被験者の胸部にマイクロ・メディカル・デバイ ス社製のワイヤレス生体センサ RF-ECG2 を装着し, 心電計として用いた.この装置は以下で単に ECG と 称す.図3に一般的な心電位の波形を示す.R波とそ の一つ前の R 波の発生時刻の差 (RR 間隔) を心拍間 隔とするのが一般的であり,本研究でも同様に,ECG によって得られた心電位波形の RR 間隔を心拍間隔の 真値とした.なお,ECG によって得られた心拍間隔の 真値は 1 秒間隔程度の不連続な値となるが,これを線 形補間したものを各時刻における心拍間隔の真値とし た.トポロジー法は 2. で述べたとおり,位相信号の 6 種類の特徴点から RR 間隔を推定する手法であり,心 電位の R 波に対応する体表面の変位のみから心拍間隔 を求めるものではない.以降,トポロジー法により推 定した心拍間隔,ECG により求めた心拍間隔をとも に瞬時心拍間隔 (IBI; InterBeat Interval)値と呼ぶ.

実験は被験者 8 人それぞれについて,被験者の正面 にレーダを設置した場合と左側面に設置した場合の 2 通り実施した.被験者の正面にレーダを配置した場合 の実験風景例を図 4 に示す.被験者は着衣で椅子に座 り,普通呼吸状態であった.また,レーダから被験者 までの距離は約 70cm であった.

本研究では,瞬時心拍間隔推定精度の指標として, 平均2乗誤差 (RMSE; Root Mean Square Error) と 3 種類の取得率 AR_{all}, AR₁, AR (AR; Acquisition Rate)を定義した. RMSE は,トポロジー法による推 定結果 (x_1, x_2, \dots, x_N) に対し,その各時刻における 瞬時心拍間隔の真値 (X_1, X_2, \dots, X_N) との誤差の 2 乗和の平均の正の平方根であり,以下の式で表される.

RMSE =
$$\sqrt{\frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} (X_i - x_i)^2}$$
 (5)

なお、トポロジー法による推定結果と真値との差が 0.1s 以上である推定点は外れ値として RMSE の算出



図 4 被験者正面にレーダを配置した場合の実験風景例 Fig.4 Experimental setup when the radar is located in front of the participant.

から除外した.

 AR_{all} は、トポロジー法による全推定点数 N_p に対し、真値との誤差が5%以下で推定できた点の割合とした。真値との誤差が5%以下で推定できた点数を $\hat{N_p}$ として、 AR_{all} は次式で表される。

$$AR_{all} = \frac{\hat{N}_{p}}{N_{p}} \tag{6}$$

AR₁ は次のように定義した.測定時間 T を時間幅 Δt で等分割し,各区間において接触型心電計により 得られた瞬時心拍間隔の真値との誤差が 5%以内であ る点が少なくとも1点存在すれば,その区間は瞬時心 拍間隔が推定できたとする.推定できた区間の数を Nとして,AR₁ は次式で表される.

$$AR_1 = \frac{N\Delta t}{T} \tag{7}$$

一般に, 瞬時心拍間隔は時系列で変動し, 精神的スト レスがある場合には 0.03Hz-0.15Hz 程度の低周波成 分が, リラックス時には 0.15Hz-0.45Hz 程度の高周波 成分がそれぞれ高くなることが知られている [14], [15]. 瞬時心拍間隔変動の高周波成分を推定できれば, 精神 的ストレスの評価に用いることができることから, 本 研究ではサンプリング定理を考慮し $\Delta t = 1s$ とした.

トポロジー法による推定点数が多く,推定点がラン ダムに分布している場合,AR₁は誤って高く算出さ れるが,AR_{all}は低くなる.逆に,推定点数が少なく, 推定点が1点もない区間が多発し,真値との誤差が 5%以内である推定点の割合が高い場合はAR_{all}が高 く算出されるが,AR₁は低くなる.AR_{all}とAR₁を 合わせて評価するため,AR_{all}とAR₁の積の2乗根 を総合取得率ARとして定義した.

$$AR = \sqrt{AR_1 \times AR_{all}} \tag{8}$$

また,今回の実験は,成人に限定して行った.その ため,瞬時心拍間隔が0.6-1.3secの範囲に収まると仮 定し,トポロジー法の出力を制限した.

5. 実験結果

図5に被験者1の胸部,左肩で測定された呼吸時の 変位と胸部で測定された無呼吸時の変位を示す.無呼 吸時の変位が0.1-0.2mm 程度であるのに対し,呼吸時 の胸部の変位は1-2mm 程度,左肩の変位は0.5-1mm 程度であり,呼吸の影響を大きく受けていることが分 かる.



図 5 胸, 左肩における変位 Fig.5 Displacement at chest wall and left shoulder.



図 6 胸, 左肩における変位のスペクトル (0-5Hz) Fig.6 Spectrum of displacement at chest wall and left shoulder (0-5Hz).

図 6,7に被験者1の胸部,左肩で測定された呼吸時の変位と胸部で測定された無呼吸時の変位の周波数 スペクトルを示す.呼吸時のスペクトルには胸部,左 肩とも0.2Hz付近に呼吸成分が見られ,その高調波の 影響も大きい.

被験者1について,以上5種類のフィルタ通過後の 信号を用いて,トポロジー法により瞬時心拍間隔を推 定した結果を図8,9に示す.図8が左肩からの反射 信号を用いた場合,図9が胸部からの反射信号を用 いた場合である.なお,図8,9共に,(a),(b),(c), (d),(e)がそれぞれフィルタ1,フィルタ2,フィル タ3,フィルタ4,フィルタ5を用いた場合の結果を 示す.

5 種類のフィルタを用いて 8 人の被験者にトポロ ジー法を適用した結果を表 2, 3, 4 に示す. * は各被



図 7 胸, 左肩における変位のスペクトル (0-20Hz) Fig. 7 Spectrum of displacement at chest wall and left shoulder (0-20Hz).



図8 被験者 A・左肩の反射信号で5種類のフィルタを用 いた場合の,瞬時心拍間隔推定結果

Fig. 8 Estimation results of the IBI of participant A with five different filters when the left shoulder was measured.

416



図 9 被験者 A・胸部の反射信号で 5 種類のフィルタを用 いた場合の, 瞬時心拍間隔推定結果

Fig. 9 Estimation results of the IBI of participant A with five different filters when the chest wall was measured.

験者に対して最も優れているフィルタを示す.表4の "-"は誤差0.1秒以内の推定点が無かったことを表す.

どの被験者・測定位置の組み合わせに対しても、従 来法のフィルタ・心拍の基本波成分を強調するフィルタ と比較して心拍の高調波成分を含む高周波成分を強調 するフィルタを用いた場合に AR₁ が向上した.また、 多くの場合で AR_{all}, RMSE も従来法のフィルタ・心 拍の基本波成分を強調するフィルタに比べて推定精度 が向上した.

表 5 に AR₁, AR_{all} の平均値についての総合取得 率 AR を示した. どの測定位置・フィルタの組み合わ せに対しても,高周波成分を強調するフィルタを用い た場合に AR が向上した.

	表 2	実験結果	(AR_1)	
Table 2	Exp	erimental	results	$(AR_1).$

加亞之志	测合位墨			7/11/	7		
极职有	侧正世世	71763					
		1	2	3	4	5	
A	胸部	19%	48%	75%	79%*	19%	
	左肩	9%	66%	94%	97%*	35%	
В	胸部	5%	15%	31%*	19%	17%	
	左肩	9%	51%	88%*	83%	14%	
C	胸部	14%	8%	40%	59%*	17%	
	左肩	11%	12%	70%*	67%	61%	
D	胸部	0%	14%	22%*	9%	2%	
	左肩	9%	25%	91%*	89%	51%	
E	胸部	3%	3%	34%*	34%*	6%	
	左肩	32%	33%	53%*	46%	26%	
F	胸部	2%	2%	9%*	9%*	0%	
	左肩	19%	28%	54%*	51%	20%	
G	胸部	3%	21%	46%	61%*	29%	
	左肩	3%	23%	88%*	85%	28%	
Н	胸部	20%	15%	42%*	29%	14%	
	左肩	17%	11%	83%*	83%*	20%	
平均值	胸部	8%	16%	37%*	37%*	13%	
	左肩	14%	31%	78%*	75%	32%	

表 3 実験結果 (AR_{all}) Table 3 Experimental results (AR_{all}).

被験者	測定位置	フィルタ						
		1	2	3	4	5		
A	胸部	61%	77%	73%	74%*	4%		
	左肩	32%	95%	89%	94%*	16%		
В	胸部	15%	27%	41%*	15%	10%		
	左肩	65%	97%	85%	89%*	11%		
С	胸部	78%*	17%	44%	61%*	3%		
	左肩	65%	13%	72%	77%*	51%		
D	胸部	0%	31%*	14%	6%	0.1%		
	左肩	59%	96%*	87%	86%	23%		
E	胸部	7%	4%	28%*	22%	2%		
	左肩	52%*	49%	34%	30%	17%		
F	胸部	7%	8%*	5%	6%	0%		
	左肩	49%	62%*	49%	42%	8%		
G	胸部	30%	53%	55%	64%*	11%		
	左肩	29%	91%	93%*	92%	20%		
Н	胸部	46%	59%*	33%	23%	5%		
	左肩	66%	41%	79%	84%*	4%		
平均值	胸部	31%	34%	37%*	34%	4%		
	左肩	52%	68%	74%*	74%*	19%		

6. 考 察

前節で,高周波を強調するフィルタを用いた方が推 定精度が向上することを述べた.本論文の主張点はト ポロジー法を用いる場合,フィルタの低周波側の遮断 特性で推定精度が大きく変化するということである.

従来はトレンド成分の除去のみを行い,心拍の基本 波成分を含む信号を用いて推定を行っていた[12]が, カットオフ周波数をより高周波側に寄せ,呼吸や体動 の成分の影響を強く受ける心拍の基本波成分も抑圧

被驗者	測定位置	フィルタ						
10天雨八~日	開た正直	1	0	2	4	F		
		1	2	3	4	Э		
A	胸部	$47 \mathrm{ms}$	26ms	24ms*	25 ms	73 ms		
	左肩	53ms	15ms*	22ms	20ms	52ms		
В	胸部	63ms	50ms	40 ms*	62ms	43ms		
	左肩	34ms	23ms*	28ms	25ms	43ms		
C	胸部	25ms*	36ms	43ms	39ms	$79 \mathrm{ms}$		
	左肩	45ms	34ms	17ms	15ms*	38 ms		
D	胸部	-	47 ms*	53ms	47ms	3ms*		
	左肩	40ms	26 ms *	28ms	26 ms*	42ms		
E	胸部	80ms	59ms	52ms*	60ms	64ms		
	左肩	39ms*	42ms	50ms	51ms	55 ms		
F	胸部	69ms	61 ms*	69ms	51 ms*	-		
	左肩	43ms	34ms*	35ms	37ms	$57 \mathrm{ms}$		
G	胸部	46ms	38ms	37ms	32ms*	$76 \mathrm{ms}$		
	左肩	56ms	12ms*	16ms	17ms	$47 \mathrm{ms}$		
Н	胸部	51ms	27ms*	44ms	60ms	$55 \mathrm{ms}$		
	左肩	37ms	38ms	29ms	27 ms*	51ms		
平均值	胸部	55ms	43ms	45ms*	47ms	56ms		
	左肩	43ms	28ms	28ms	27 ms*	48ms		

表 4 実験結果 (RMSE) Table 4 Experimental results (RMSE).

表 5 実験結果 (AR) Table 5 Experimental results (AR).

被験者	測定位置	フィルタ						
		1	2	3	4	5		
平均值	胸部	16%	23%	37%*	36%	7%		
	左肩	27%	46%	76%*	75%	24%		

した方(すなわち,心拍の高調波成分を用いた方)が 高精度な推定が可能であると考えられる.しかし,あ まりに高い周波数成分を用いた場合,雑音強度が増加 し,推定精度が劣化すると考えられる.そのため,高 周波成分のカットオフ周波数の決定は今後の課題であ る.また,フィルタとしてハニング関数を用いるのが 良いのか,バターワース関数を用いるのが良いのか等, フィルタの型状も最適化の余地がある.

前章で示したとおり、AR₁ は全ての被験者・測定 位置の組み合わせに対して、従来法・基本波成分を強 調するフィルタよりも心拍の高調波成分を含む高周波 成分を強調するフィルタの方が高くなった.しかし、 AR_{all} と RMSE は一部の組み合わせで従来法または 基本波成分を強調するフィルタの方が高くなった.こ れらはいずれも AR₁ が低い、すなわちトポロジー法 による推定点数が非常に少なく、心拍をごく短時間し か推定できていない場合である.多くの場合、高周波 成分を強調することで AR_{all}、RMSE は共に向上して おり、正確に推定が行われていることが分かり、高周 波成分を強調するフィルタの有効性が確認できる.

7. む す び

本論文では,79GHz帯の超広帯域ドップラレーダ を用いた瞬時心拍間隔の推定において重要となるフィ ルタの設計について述べた.従来は体動によるトレン ド成分または呼吸による体表面変位の基本波成分を抑 圧することを主眼においてフィルタが設計されていた が,心拍による体表面変位の高調波成分に着目するこ とで瞬時心拍間隔の取得率が向上することを示した.

謝辞 本研究は JSPS 科研費 25249057, 15K18077, 15KK0243, 12J05687,国立研究開発法人科学技術振 興機構 (JST)の研究成果展開事業「センター・オブ・ イノベーション (COI)プログラム」の支援によって 行われた助成を受けたものです.

献

文

- T. Suzuki, H. Tanaka, S. Minami, H. Yamada, and T. Miyata, "Wearable wireless vital monitoring technology for smart health care," 7th International Symposium on Medical Information and Communication Technology (ISMICT), pp.1–4, March 2013.
- [2] J. Kranjec, S. Beguš, J. Drnovšek, and G. Geršak, "Novel methods for noncontact heart rate measurement: A feasibility study," IEEE Trans. Instrum. Meas., vol.63, no.4, pp.838–847, April 2014.
- [3] B.K. Park, O. Boric-Lubecke, and V.M. Lubecke, "Arctangent demodulation with DC offset compensation in quadrature Doppler radar receiver systems," IEEE Trans. Microw. Theory Tech., vol.55, no.5, pp.1073–1079, May 2007.
- [4] W. Massagram, V.M. Lubecke, A. HØst-Madsen, and O. Boric-Lubecke, "Assessment of heart rate variability and respiratory sinus arrhythmia via Doppler radar," IEEE Trans. Microw. Theory Tech., vol.57, no.10, pp.2542–2549, Oct. 2009.
- [5] I.V. Mikhelson, P. Lee, S. Bakhtiari, T.W. Elmer, A.K. Katsaggelos, and A.V. Sahakian, "Noncontact millimeter-wave real-time detection and tracking of heart rate on an ambulatory subject," IEEE Trans. Inf. Technol. Biomed., vol.16, no.5, pp.927–934, Sept. 2012.
- [6] J. Wang, X. Wang, Z. Zhu, J. Huangfu, C. Li, and L. Ran, "1-D microwave imaging of human cardiac motion: An ab-initio investigation," IEEE Trans. Microw. Theory Tech., vol.61, no.5, pp.2101–2107, May 2013.
- [7] J.C.Y. Lai, Y. Xu, E. Gunawan, E.C.P. Chua, A. Maskooki, Y.L. Guan, K.S. Low, C.B. Soh, and C.L. Poh, "Wireless sensing of human respiratory parameters by low-power ultrawideband impulse radio radar," IEEE Trans. Instrum. Meas., vol.60, no.3, pp.928–938, March 2011.

- [8] J. Salmi and A.F. Molisch, "Propagation parameter estimation, modeling and measurements for ultrawideband MIMO radar," IEEE Trans. Antennas Propag., vol.59, no.11, pp.4257–4267, Nov. 2011.
- [9] P. Bernardi, R. Cicchetti, S. Pisa, E. Pittella, E. Piuzzi, and O. Testa, "Design, realization, and test of a UWB radar sensor for breath activity monitoring," IEEE Sensors Journal, vol.14, no.2, pp.584–596, Feb. 2014.
- [10] B. Schleicher, I. Nasr, A. Trasser, and H. Schumacher, "IR-UWB radar demonstrator for ultrafine movement detection and vital-sign monitoring," IEEE Trans. Microw. Theory Tech., vol.61, no.5, pp.2076–2085, May 2013.
- [11] C. Li, Y. Xiao, and J. Lin, "Experiment and spectral analysis of a low-power Ka-band heartbeat detector measuring from four sides of a human body," IEEE Trans. Microw. Theory Tech., vol.54, no.12, pp.4464– 4471, Dec. 2006.
- [12] T. Sakamoto, R. Imasaka, H. Taki, T. Sato, M. Yoshioka, K. Inoue, T. Fukuda, and H. Sakai, "Feature-based correlation and topological similarity for interbeat interval estimation using ultrawideband radar," IEEE Trans. Biomed. Eng., vol.63, no.4, pp.747–757, April 2016.
- [13] D. Guermandi, Q. Shi, A. Dewilde, V. Derudder, U. Ahmad, A. Spagnolo, A. Bourdoux, P. Wambacq, and W. vanThillo, "A 79GHz 2×2 MIMO PMCW radar SoC in 28nm CMOS," 2016 IEEE Asian Solid-State Circuits Conference (A-SSCC), pp.105–108, Nov. 2016.
- [14] D. Nagae and A. Mase, "Measurement of heart rate variability and stress evaluation by using microwave reflectometric vital signal sensing," Review of Scientific Instruments, vol.81, no.9, 094301, Sept. 2010.
- [15] M. Kumar, M. Weippert, R. Vilbrandt, S. Kreuzfeld, and R. Stoll, "Fuzzy evaluation of heart rate signals for mental stress assessment," IEEE Trans. Fuzzy Syst., vol.15, no.5, pp.791–808, Oct. 2007.

(平成 30 年 2 月 1 日受付, 5 月 20 日再受付, 10 月 10 日公開)



大石健太郎

平 29 京大・工・電気電子卒.同年同大 大学院情報学研究科通信情報システム専攻 修士課程入学.レーダによるバイタル信号 測定に関する研究に従事.



奥村 成皓

平 25 京大・工・電気電子卒. 平 30 同大 大学院情報学研究科通信情報システム専攻 博士課程了. 京都大学博士 (情報学).



阪本 卓也 (正員)

平 12 京大・工・電気電子卒. 平 17 同大 大学院情報学研究科通信情報システム専攻 博士課程了.同大学院にて日本学術振興会 特別研究員 PD を経て,平 18 同大学院情 報学研究科通信情報システム専攻助手,平 19 より同助教.平 23 から平 25 まで日本

学術振興会海外特別研究員としてオランダ王国デルフト工科大 学客員研究員兼任. 平 27 より兵庫県立大学大学院工学研究科 電子情報工学専攻准教授. また同年より京大大学院情報学研究 科通信情報システム専攻非常勤研究員兼任. 平 29 米国ハワイ 大学マノア校客員研究員兼任. 平 30 より兵庫県立工業技術セ ンター兵庫県技術開発指導員兼任. レーダ画像化及びレーダ信 号処理の研究に従事. アンテナ伝播国際シンボジウム最優秀論 文賞(平 24),電子情報通信学会通信ソサイエティ活動功労賞 (平 27),堀場雅夫賞(平 28)各受賞. IEEE シニア会員. 電気 学会正員. 日本超音波医学会正会員. 京都大学博士(情報学).



佐藤 亨 (正員:フェロー)

昭和 51 京大・工・電気第二卒.昭和 56 同大学院博士課程了.同超高層電波研究セ ンター助手,工学部講師,同助教授を経て, 平成 10 年より同大学院情報学研究科通信 情報システム専攻教授.レーダによる大気 のリモートセンシング並びに室内環境計測

等のレーダ信号処理の研究に従事.電気学会,地球電磁気・地 球惑星圏学会, IEEE, 米国気象学会等会員.工博.



水谷 研治

平成2京大・工・情報卒.平成4同大学 院博士前期課程了,松下電器産業(株)中 央研究所に入社し,音声対話システムの研 究開発に従事.平成9-11年本社 Business Incubation Unitにて、コミュニケーショ ンロボットの Proof of Concept 開発を担

当.人工知能をベースとしてマルチフィジックスシミュレーション、非接触生体センサの研究開発に従事、情報処理学会会員.



井上 謙一 (正員)

平成 12 年京大・工・電気電子卒.平成 14 年同大学院修士課程修了.同年,松下 電器産業(現・パナソニック)入社.半導体 レーザ・遠赤外線イメージセンサ等の光デ バイスの研究開発を経て,現在 UWB レー ダシステムの開発及び応用研究に従事.電

子情報通信学会,応用物理学会会員.



福田 健志

平成5年阪大・工・電子卒.平成7年同 大学院修士課程了,松下電子工業(株)電 子総合研究所に入社し,化合物半導体デバ イスの研究開発に従事.平成12年より高 周波化合物半導体回路の研究開発に従事. 平成15年より自動車レーダ用ミリ波化合

物半導体回路及びレーダシステムの開発を担当.現在パナソ ニック(株)テクノロジーイノベーション本部にて生体センシ ング向けレーダシステムの研究開発に従事.



酒井 啓之

昭和 59 阪大・基礎工・電気卒.昭和 61 年同大学院博士前期課程了,松下電器産業 (株)半導体研究センターに入社し,化合 物半導体デバイスの研究開発に従事.平成 10-12 年米国スタンフォード大学客員研究 員.平成 29 年までパナソニック株式会社

先端研究本部にてミリ波レーダ・システムの研究開発に従事. 現在同社全社 CTO 室技術渉外部産学連携推進課課長. IEEE 会員.