風況を選ばないインテリジェント風力発電機の研究開発

研究代表者 九州工業大学工学部 教授 金元敏明

1. 緒言

地球温暖化防止,循環型社会の構築に向けて,非再生資源依存型からクリーンな再生可能 資源依存型への転換を担う一つとして,風力発電が世界的規模で導入されつつある^[1].しか し,日本における 2005 年 3 月末の発電能力は 92 万 kW であり^[2],国策 2010 年 300 万 kW の 達成には到底辿り着けそうにない.このままでは次の国策「新国家エネルギー戦略 2030 年目 標」は夢で終わりかねない.日本の海岸線全周(約 35,221km)に渡って風車ロータ径 100m の 風力発電機を隙間無く設置した場合,気象データによる全国平均風速 5m/s^[3]の下で約 9,334 万 kW(1 基出力 265kW として)程度となる.風力発電機の出力は風車ロータ径の 2 乗と風速 の 3 乗に比例するからあくまで参考値にほかならないが,この量は全原子力発電量の約 2 倍 にも達する.

この量を有効利用するにしても、日本に設置されている風車の約 82%^[2]は、風況が良好な 欧米に適した輸入風車に頼っているのが現状であり、次のような問題を持っている.

(1)高出力のためには大径風車ロータが適しているが微風下では稼動せず、微風下では軽量小 型風車ロータが適しているが強風下では出力が低いなど、適用範囲が限定される.

(2) 強風下における風車ロータの破損や発電機への過負荷を避け、かつ発生電力の質を確保す るため、ブレーキや可変ピッチなどの複雑な回転速度抑制機構を必要とする.

(3)破損,危険回避,効率の面から大径になるほど風車ロータの回転速度を抑制し,その分増 速機構を介して発電機の回転速度を増加させて所望の起電力を得る必要がある.

(4) 微風速と強風速の差が著しく,風車にとって良好な風況が安定して得られない,たとえば 日本における平均風速は岬で 5~8m/s,海岸で約 5m/s(ミドルグランデンウィンドファー ムでは約 9m/s),内陸で約 3m/s,山岳山頂で 5~10m/s(アルタモントパスウィンドファー ムでは 8~13m/s)であり,従来風車の定格運転開始風速約 11m/s に達する地域や季節/時 間はかなり限定される.

日本に代表されるような微風と強風の差が著しく、かつ風車にとって良好な風況が豊富に得 られない地域では、これらの問題を克服した独自の風車が望まれる.

以上のことを踏まえ,筆者らは大径の前段風車ロータと小径の後段風車ロータが固定子を 持たない発電機の内外二重回転電機子を互いに駆動する新たな風力発電機を提案した.前後 二段(タンデム)風車ロータと内外二重回転電機子の的確な連携プレー能力(インテリジェン スと呼ぶ)によって,特段の機械的制御機構なしで定格運転が可能となり,かつ極微風速から 強風速まで連続高出力運転ができる特徴を持っている.本研究では主に,従来の成果^[4]を踏 まえて好適風車ロータ形状の設計指針を求めるとともに,実用化に向けて二重回転電機子方 式二重巻線型誘導発電機とタンデム風車ロータからなるフィールド実験機を準備することに した.

2. インテリジェント風力発電機の着想

2.1 風車ロータと発電機の連携プレー 本風力発電機 は前述のように、直径が異なる前後二段の風車ロータ(前 段:大径、後段:小径)が固定子を持たない新たな発電機 の内外二重回転電機子をそれぞれ駆動する(Figure 1).こ のとき、内外二重回転電機子に働く相反回転トルク、すな わち前後二段の風車ロータそれぞれの発生トルク(方向は 逆)が同じ点で運転されるが、風車ロータ(回転電機子)の 回転速度や回転方向は任意である.本風力発電機の特徴は このことを利用する風車ロータと発電機の連携プレー能 力であり、風速に応じて次のような挙動をする(Figure 2). (1)ほんの微風速(カットイン風速)で、両風車ロータは互

いに逆方向に回転(相反回転)を始め,発電を開始する. (2)風速の増加に伴って後段風車ロータは回転速度を増

- し,後段風車ロータの最高回転速度 付近で定格運転状態に達する.この 間,両風車ロータの相対回転速度は 従来の単段風車に比べて格段に速い ので,微風速下でも従来風車に比べ て高出力となる.
- (3)後段風車ロータとは逆方向に回転している前段風車ロータの回転速度も同様に風速とともに増すが、定格運転域での増加は少ない(下述).

(4)一方,小径の後段風車ロータが高回

転速度(強風速)で風車運転として発



Figure 1 Schematic drawing of Intelligent Wind Turbine Generator





生できる回転トルクには限界があるので,回転トルクが前段風車ロータと一致するように 風に逆らった一種の送風運転,すなわち後段風車ロータの回転速度は徐々に遅くなり,停 止状態を経て前段風車ロータと同方向に回転するようになる.

- (5)このとき,機械的な制動機構なしで,両風車ロータ間の相対回転速度とトルクの積(出力) は風速によらず一定にすることができる.二重巻線型誘導発電機の採用により,安定した 出力が得られるようになり,周波数も一定に保つことができる.また,風に逆らう後段風 車ロータの影響により,前段風車ロータの過回転が自動的に抑えられる(強風時の自動ブ レーキ効果).
- (6)以上のような風車ロータの挙動(高出力化,ブレーキ効果等)は前段風車ロータ径を相対的 に小さく選定,あるいは低速型にできることを物語っており,同じ出力の従来風車に比べ て風車ロータにかかる遠心力が小さくなるからブレードの材料選定や内部構造設計に自

由度が増す.このとき,後 段の小径風車ロータを高速 型に選定することで増速機 構は不要となる.

2.2 実験的実証 前段風車ロ ータ径 d_F =550mm (ひねりのな い二次元ブレード枚数 Z_F =3,周 方向から測ったブレードの取 付角 β_F =25.2deg.),後段風車ロ ータ径 D_R =390mm(同ブレード



30

20

10

n

 $\beta_r = 25.2 \text{ deg.}$

=25.2 deg.

N

6

Figure 4 Performances at generating mode

Blade C

λ

12

 v_{m0} m/s

15

 $Z_{F}=3$ $Z_{R}=5$

L=0.08

Ę ^{0.21} Ż

0.07

0.00

1400

700

-700

-1400^L3

0

min⁻¹

 N_F,N_R

ы 0.14

≥

Ч



枚数 $Z_R=5$, 同取付角 $\beta_R=25.2$ deg.)の場合 (Figure 3)につ いて,風速 v_{m0} に対する出力 P,回転トルク T,回転 速度 N(添字 F,R:前後段風車ロータの値)を Figure 4 に示す.ここに,従来の成果で好適なブレード枚数と し^{[4][5]},定格運転開始風速を仮に 8m/s と決め,低風速 から定格運転開始風速までは最適回転速度で運転し, それ以降は出力一定となるように回転速度を制御し た.実機におけるこのような運転は,後述する二重回 転電機子方式二重巻線型誘導発電機の二次側周波数 変調により容易に実現できる.従来の単段風車ロータ

による定格運転ではブレーキやブレードのピッチコントロールで出力制御を行うのが普通で ある.これに対し本方式では、回転速度抑制機構は何ら必要なく、後段風車ロータが相反回 転から同方向回転に移行し、相対回転速度を自動的に制御することで出力を一定に保つこと ができ、ひねりがないブレードのため迎え角が半径方向に大きく変化して性能は期待できな いものの、着想通りの運転が可能である.

3. 好適な風車ロータ形状の把握

3.1 実験装置 本来の姿は、タンデム風車ロータと内外二重回転電機子 との組み合わせとなるが、ここでは基礎データを得るため、インバータ で回生制動させる電動機で風車ロータそれぞれの発生動力(回転トルク は同じ)を吸収させた.このとき、後段風車ロータの回転軸(外軸)はタイ ミングベルトとプーリを介して別軸に連結されている.それぞれの風車 ロータ回転軸と電動機の間にはトルク検出器と回転検出器が取り付けら れており、これら軸系の機械トルクを予め調べて実測値に加算すること により、風車ロータが発生する真のトルクで評価することにした.実験 に際して追加準備した二次元ブレード形状を Figure 5 に示す.風洞出口 (径 600mm)に設ける前段風車ロータ径は *d_F* =500mm、後段風車ロータ径



Figure 5 Blade E

-151 -

は $d_R = 260 \sim 560$ mm 間で変化さ せた. なお, ハブ径は 50mm で ある. ここに, ブレード端の翼 弦長を用いた実験レイノルズ 数は $Re=6 \times 10^4$ であり, 実機よ りかなり小さいが, 傾向を把握 する本研究目的は達成できる と考えている.

3.2 出力特性に及ぼすブレー ド取付角の影響前段風車ロ ータのみで運転したときに最 高出力が得られるブレード取 付角 β_F=11.3deg.の場合につい て,出力係数 C_P[=P/(ρAV³/2), ρ:空気密度, A:前段風車ロー タ面積]とトルク係数 C_M[=T/ (ρV²Ad_F/4)]に及ぼす後段ブレ ード取付角β_Rの影響を Figure 6





Figure 6 Performances of Blade E

に示す.ここに、 λ_{T} は周速比(=前段風車ロータ径を基準とした前後段風車ロータの相対外周速度/風速)である.後段ブレードの取付角によらず周速比 $\lambda_{T}=5$ 付近でトルク係数と出力係数は減少

Figure 7 Effect of rear blade setting angle on the performances



するが, λ₁=7~9 で最高出力がえられる. その最高出力係数 C_{Pmax}を示すときのトルク係数 C_{Mont}

 $p_{R} = p_{R} = 11.5 \text{ deg.}$ (b) at $p_{R} = 20.5 \text{ deg.}$, and $p_{R} = 20.5 \text{ deg.}$ (c) at $p_{R} = 200 \text{ at } p_{R} = 200 \text{ at } p_{R}$

Figure 8 Effect of the axial distance between both wind rotors on the performances

ドの取付角が $\beta_{R}=10\sim15$ deg.付近で高出力となり、それには前段風車ロータの回転速度(λ_{Fopt})の寄与が大きい.

3.3 出力特性に及ぼす前後段風車ロータ間距離の影響 前後段風車ロータの軸間距離 1(風車ロータ取付中心間, L=l/d_F)が出力特性に与える影響を Figure 8 に示す. ブレードの取付角度によって L に対する傾向は幾分異なるものの,先に求めた好適ブレード取付角付近で高出力となり[図 8(a)],本実験範囲では,軸間距離が短いほど出力係数 C_{Pmax} は高くなる. 前段風車ロータを通過した流れは外側に偏る傾向にあるので,軸間距離が短いほど後段風車ロータが吸収する風のエネルギーが相対的に増加するためと考えられる. しかし,軸間距離を短くするには限界があり,ブレードの材料や形状によるたわみを考慮して最適な軸間距離を選定する必要がある.

3.4 出力特性に及ぼす後段風車ロータ径の影響 次に後段風車ロータ径が出力特性に与え る影響を調べた(Figure 9, 10). ここに,両風車ロータ間距離は上記実験範囲において好適な L=0.04 とした.風車ロータ径比 D(=d_R/d_F)が1までは後段風車ロータ径が大きくなるにつれて C_{Pmax} と C_{Mopt}は高くなり,1以上になると低下する(Figure 9). このとき,後段風車ロータ径 の増加につれて, λ_{optT} は減少して増加するが,その寄与は後段風車ロータ周速比 λ_{optR} に比べ前 段風車ロータ周速比 λ_{optF} のほうが幾分大きい.相対回転速度が早い領域(N_T=3000 min⁻¹)にお

いては D にかかわ らず前段風車ロー タと後段風車ロー タが相反回転する [Figure 10(a)]. U かし,相対回転速 度が遅い領域(Nr =400 min⁻¹) におい て, Dが 0.84 以下 では後段風車ロー タの回転方向が前 段風車ロータと同 方向に回転するが, Dが 0.84 以上にな ると逆に前段風車 ロータの回転方向 が変わり、後段風 車ロータと同方向 に回転する[Figure 10(b)]. これは後 段風車ロータの回



Figure 9 Effects of the rear wind rotor diameter on the performances

Figure 10 Rotation behavior of wind rotor

転トルクが前段風車ロータよりも上回り,前段風車ロータが後段風車ロータの回転トルクと 釣り合うように回転方向を変えるためと考えられる.しかし,この回転挙動は本風力発電機 の着想から大きく外れるものである.従って,本風力発電機の着想に沿いかつ出力係数の高 い*D*=0.84 付近が最も適しているとみなしてよい.

3.5 数値計算によるブレード 設計の準備 数値計算を設計に 流用するため,反りと厚み分布 を持つ二次元ブレード(Figure 3) からなる風車ロータを計算対象 として運転シミュレーションを 試みた.このとき,三次元非圧 縮性 Navier-Stokes 方程式を支配 方程式とした定常計算を行うこ

とにし、 $k-\epsilon$ 乱流モデルを適用して保存形有限要 素法に基づく有限体積法を用いた CFX-5 を使用 した. Figure 11 に計算格子を示す.計算機容量 から十分広い範囲に微細な格子を膨大に設ける ことが不可能なので,計算格子を微細にとった 風車ロータを含む領域[Figure 11 (a),646,484 格 子点]の外側に格子が粗い領域[Figure 11 (b), 19,859 格子点]を設けた.両領域は速度と圧力で 接続され,前後段風車ロータ間は Frozen Rotor Interface で接続される.全境界では流れの横切 りを許し,前段風車ロータより600 mm上流に 設けられた境界上の風洞ノズル範囲で風速 v_{m0} =10.5m/s を与えた.

最高出力運転時における風車ロータ前後の流 れを実験結果(EXP:定常的に測定)とともに Figure 12 に示す.ここに, Rは無次元半径(= r/r_F , r_F :前段風車ロータ半径), V_{Mtm} は V_{Omn} , V_R はそ れぞれ周方向に平均した無次元(v_{m0} で除した 値)軸方向速度成分,旋回速度成分(前段風車ロ ータの回転方向が負),半径方向速度成分である (シミュレーション結果については両ブレード が Figure 13 の位置にあるときの値). 高い精度 での予測には限界があるものの,今まで未知で あった流れの概要を知るには十分な結果が得ら



(a) Fields close to the rotors (region I)



(b) Fields surrounding region I (region II)

Figure 11 Fields of the flow simulation with grid generation



Figure 12 Velocity distributions around the tandem wind rotors in the radial direction





Figure 13 Relative blade positions

Figure 14 Attack angle of the rear wind blade

れている. すなわち, 軸方向速度は風車ロ ータを通過する毎に 半径が小さい領域で 遅くなるが, 旋回速 度成分は逆に早くな る. また, 半径外向 きの流れも確認でき る. なお、半径が大 きいところで速度が 遅くなるが,これは 風車ロータ径が風洞 ノズル径に近いため であり,十分広い流 れ場ではほぼ一定速 度になると考えてよ い. Figure 14 に後段 ブレードに対する迎 え角 α_R を示すが、捻 りが必要なことを示 唆している.



Figure 15 Pressure distributions around wind rotor blades

Figure 15 にブレード前縁から測った無次元翼弦位置 x/C(C: 翼弦長)に対するブレード面上 圧力係数 $C_{PRESS}[=(P-P_0)/(\rho v_{m0}^2/2), P_0: 大気圧] 分布を示す(前後段ブレードの位置関係は$ Figure 13 参照). ブレード枚数が少ない前段のほうが当然翼負荷は大きく,前後段風車ロータ 間の干渉があるから、ブレードの位置によって圧力分布が異なり、後段ブレードのハブ側で その違いが目立つ.

4. フィールド実験用インテリジェント風力発電機モデルの準備

4.1 二重巻線型誘導発電機の二重回転電機子化 風車用発電機として,永久磁石同期発電機, 直流励磁同期発電機,誘導発電機,巻線形誘導発電機等が考えられるが,昨今のメガワット 級の大型風力発電機については,コスト,性能の点で巻線形誘導発電機が採用される傾向に

あるが,永久磁石同期発電機の例もある. 二重回転電機子方式永久磁石同期発電機 については既に保有している^[6]ので,ここ では,将来の大型化を想定して次の仕様 をもつ二重巻線型誘導発電機の二重回転 電機子方式化を試みた.試作したモデル を Figure 16 に示す(外側回転電機子から の出力:1.2kW,相対回転速度:360min⁻¹



Figure 16 Induction generator with double armatures

~1260min⁻¹,極数: 8極,起電圧:200V,起電流:4.5A,周波数:60Hz).本二重回転電機 子方式二重巻線型誘導発電機は系統連携電源(二重給電巻線形誘導発電機)のみならず独立電 源(二次励磁/定電圧/定周波数巻線形誘導発電機)にも適用できる.

4.2 風車ロータの設計 上記で準備した発電機の容量を踏まえ,前後段風車ロータ径 d_F =2000mm, d_R =1330mm, ハブ径 290mm, のフィールド実験用タンデム風車ロータを設計し た.このとき,前述の研究成果を踏まえて,前後段風車ロータのブレード枚数はそれぞれ Z_F =3, Z_R =5,両風車ロータ間距離は I=160mm, 設計(定格運転開始)風速は v_{m0} =8m/s(前後段風車ロー タの回転速度は N_F =400min⁻¹, N_R =500min⁻¹, 出力は P=450W)とした. 上述の数値計算のみで 設計するまでには至っていないので,前後段ブレードは産業技術総合研究所で風車専用翼型 として開発された MEL012 翼型^[7]を使用することにした.

(1)前段風車ロータ 一般的な翼素運動量理論を基本に、単段風車ロータとして最適なブレード取付角と翼弦長を以下の式から決定した.

$$\phi = \frac{2}{3} \tan^{-1} \frac{1}{\lambda_r} \qquad C = \frac{8\pi r}{BC_L} \left(1 - \cos \phi_{F_{in}} \right)$$
(4-1)

ここに、 *ϕ*は回転方向から測った相対流入角、*λ*,は局所周速比、*C*は翼弦長、*B*はブレード枚数、*C*_Lは揚力係数である.流れ場は軸方向誘導係数*a*(ディスク理論による軸方向速度成分の 減速割合)と旋回方向誘導係数*a*(同周方向速度成分の減速割合)によって決定される.式(4-1) は*a*および*a*によって*λ*,と*ϕ*との関係を結び付けた簡単化の式である^[8].上式から前段ブレー ド流入角*ϕ*_F と翼弦長を算出した後、風車ロータを通過する流れの角運動量変化がすべて回転 トルクに変換されると仮定して、所望の出力を満たす回転トルクが得られていることを確認 する方法をとった.ここに、微小環状流管の回転トルクは

$$dT_F = -\rho dQ_2 v_{u2} r_2$$

で与えられる(*dQ* は微小環状流管を 通る流量).

風速と翼弦長か ら求まるレイノル ズ数 $Re=1 \times 10^5$ にお いて, MEL012 翼型 の 揚 抗 比 (*ε=C_I*/ C_D)が最高となる 迎え角は 11deg.で あるが,その前後 で急激に揚抗比ε は低下するので危 険を避け,ここで は迎え角が 8deg.と なるようにブレー ドの取付角を決定 した.以上の方法 で求めた前段風車 ロータのブレード

形状を Figure 17 に示す.

(2)後段風車ロータ 上記で設計した前段 風車ロータのみで数値シミュレーションを 行い,後段風車ブレードの流入角*φ_{Rin}*を得た (図略).この結果から前段風車ロータと同じ 回転トルク(数値シミュレーション)が得ら れる後段ブレードへの相対流入角*φ_R*を角運 動量変化から求めた.このとき,流入角が半 径方向に自然に変化するように

$$\phi_R = k \tan^{-1} \frac{1}{\lambda_r}$$
 (4-3)

と仮定して,必要な角運動量変化から変数 k を決定した.ここに,必要な角運動量変化量 は以下の式から求められる.



Figure 17 Blade profile of the front wind rotor



Figure 18 Blade profile of the rear wind rotor

 $dT_F = -dT_R$ $dT_R = \rho dQ_3 v_{u3} r_3 - \rho dQ_4 v_{u4} r_4$ (4-4) このようにして求めた流入角を用いて, 翼素運動量理論の式(4-1)から翼弦長を求めること になるが,製作の都合上,後段ブレードの翼弦長はここで求まった値より40%~50%程度長く取っている.以上のように設計した後段風車ロータのブレード形状をFigure 18 に示す.

4.3 インテリジェント風力発電機モデル 上記の二重回転電機 子方式二重巻線型誘導発電機とタンデム風車ロータからなるイ ンテリジェント風力発電機を高さ 8m のタワーに設け(Figure 19) フィールド実験の準備をした.本フィールド実験では独立電源用 と系統連系用を対象とする.内外二重回転電機子の回転速度と回 転方向が検出できるようになっており,それらは二次側(内側回 転電機子)の周波数変調機能と外部負荷が調節できる簡単な制御 サーキットに連結され,風速に対応した,風車ロータと発電機の 的確な連携プレー運転を実現する.なお,本モデルは実験室で行 う基盤技術の確立に向けた問題点抽出とその改良後の評価(フィ ードバック),レイノルズ数の効果,および風洞における定常流 とフィールドでの実風況下における非定常流の穴埋めをするた めにも用いる.



Figure 19 Model Intelligent Wind Turbine Generator for field test

5. 結言

従来の研究成果を踏まえて好適風車ロータ形状の設計指針を

求めるとともに、実用化に向けて二重回転電機子方式二重巻線型誘導発電機とタンデム風車 ロータからなるインテリジェント風力発電機のフィールド実験用モデルを準備した.

最後に,財団法人 JFE21 世紀財団 2005 年度技術研究助成により本研究を格段に進展させる ことができたことを記し,関係諸兄に謝意を表す.

参考文献

- [1] 茅陽一, 新エネルギー大辞典, 2002, p.365.
- [2] http://www.nedo.go.jp/intro/pamph/fuuryoku/index.html
- [3] http://www.data.kishou.go.jp/etrn/index.html
- [4] Toshiaki Kanemoto and Ahmed Mohamed Galal, Development of Intelligent Wind Turbine Generator with Tandem Wind Rotors and Double Rotational Armature, JSME International Journal, Ser. B, Vol. 49, No. 2(2006), pp. 450-457.
- [5] Ahmed Mohamed Galal, Toshiaki Kanemoto, Yuko Konno, Kota Ikeda and Yuji Inada, Intelligent Wind Turbine Generator with Tandem Rotors Applicable to Offshore Wind Farm, Proceedongs of the 16th ISOPE, Vol. 1 (2006), pp.357-362.
- [6] 金元・金子・田中・八木"相反転方式水力発電に関する基礎研究:第1報",日本機会学会 論文集, 66-644, B (2000), pp. 1140~1146.
- [7] http://www.aist.go.jp/RIODB/db060/cgi-bin/contrl/menu.cgi.
- [8]牛山泉,風車工学入門(2002), p.100.